# THESE

présentée à

### L'UNIVERSITE DE LIMOGES

pour l'obtention du

# DOCTORAT DE TROISIEME CYCLE

par

### Icannis ANDRITSOS

PROPAGATION DU MODE TE 11 DANS UN GUIDE CIRCULAIRE COURBE.

Soutenue le 6 février 1981 devant la Commission d'examen :

Messieurs Y. GARAULT

Président

J. CITERNE

C. FRAY

A. PAPIERNIK

Examinateurs

D. THEBAULT

"En toutes choses il n'y a qu'une manière de commencer quand on veut discuter convenablement: il faut bien comprendre l'objet de la discussion".

PLATON

### REMERCIEMENTS

Ce travail a été effectué au Laboratoire d'Electronique des Microondes de l'Université de LIMOGES, dirigé par Monsieur le Professeur Y. GARAULT. Je lui exprime toute ma gratitude pour m'avoir accueilli dans son Laboratoire.

Monsieur le Professeur A. PAPIERNIK a été mon Directeur de recherche. Je lui exprime toute ma reconnaissance et je le remercie pour les précieux conseils et sa grande disponibilité à mon égard.

Monsieur C. FRAY, Maître-Assistant à l'I.U.T. de LIMOGES a dirigé cette étude. Je lui exprime mes plus vifs remerciements pour les nombreux conseils dont il m'a fait bénéficier et pour l'aide constante qu'il m'a apportée afin que ce travail puisse être accompli.

Cette étude a été réalisée avec le soutien du C.N.E.T. et je tiens à remercier tout particulièrement Monsieur D. THEBAULT, Ingénieur des Télécommunications, qui a suivi et encouragé ce travail, et qui a bien voulu prendre part au jury.

De même, je tiens à remercier Monsieur J. CITERNE Professeur à l'INSA de RENNES qui a accepté de juger ce travail.

J'associe à ces remerciements Messieurs D. MAHE, M. GIRY, J. DUMONT du Centre de Calcul de l'Université de LIMOGES pour les conseils et l'aide qu'ils m'ont donnés lors de la réalisation des programmes.

Je tiens à remercier Madame M.T. FRUGIER qui a assuré le travail ingrat de la frappe et le personnel du service Imprimerie de l'U.E.R. des Sciences qui a effectué le tirage de ce mémoire.

### TABLE DES MATIERES

PRINCIPAUX	SYMBOLES UTILISES	1
INTRODUCTIO	N	3
CHAPITRE I	- PROPAGATION DU MODE TE <sub>11</sub> DANS UN GUIDE CIRCULAIRE PARFAIT.	6
	<ol> <li>Développement du champ électromagnétique dans un volume cylindrique</li> </ol>	7
	<ol><li>Calcul des coefficients des fonctions pro- pres et des vecteurs propres</li></ol>	8
	3. Les champs du mode TE <sub>mp</sub>	9
	4. Calcul du flux de puissance	10
	5. Pertes dans un guide circulaire	11
	6. Coefficient d'atténuation	12
	Conclusion	14
CHAPITRE II	- EQUATIONS DE PROPAGATION DU MODE TE <sub>11</sub> DANS UN GUIDE CIRCULAIRE COURBE.	15
	1. Système de coordonnées Serret-Frenet	16
	2. Equations fondamentales des modes TE <sub>mp</sub> , TM <sub>mp</sub>	17
	3. Couplage des modes	18
	4. Application au mode TE <sub>11</sub>	19
	Conclusion	21
CHAPITRE II	I - RESOLUTION PAR UNE METHODE DE PERTURBATION	22
	1. Principe de la méthode	23
	2. Systèmes à résoudre	24
	<ol><li>Polarisation perpendiculaire au plan de symétrie</li></ol>	24
	2.1.1 Approximation d'ordre (o) 2.1.2 Approximation d'ordre (1) 2.1.3 Conditions aux limites 2.1.4 Approximation d'ordre (2)	24 25 27 29

		2.2. Polarisation parallèle au plan de symétrie	32
		2.2.1. Approximation d'ordre (a) et (1) 2.2.2. Approximation d'ordre (2)	32 33
	з.	Relations énergétiques	36
	4.	Etude de deux coudes de longueur S <sub>1</sub> séparés par un tronçon de guide de longueur L	38
		Conclusion	41
CHAPITRE	IV	- RESOLUTION PAR LA METHODE MATRICIELLE	42
	1.	Principe de la méthode	43
		Algorithmes utilisés	43
		Systèmes d'équations différentielles	44
		Conclusion	49
CHAPITRE	٧	- COMPARAISON DES DEUX METHODES - EXPLOITATION DES RESULTATS OBTENUS	50
	1.	Comparaison de la méthode matricielle et de la méthode de perturbation	51
		1.1. Constante de propagation	51
		1.2. Relations énergétiques	54
		1.3. Conclusion	63
	2.	Exploitation de la méthode de perturbation	64
		2.1. Puissance transportée par le mode TE <sub>11</sub>	64
		2.2. Pertes additionnelles	64
		2.3. Angles de Jouguet	70
		<ol> <li>Puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> dans le cas de deux coudes séparés par un tronçon de guide</li> </ol>	72
		<ol><li>Ondulation du temps de propagation de groupe</li></ol>	78
		2.6. Diaphonie dans le cas du transport de deux polarisations	87
		2.6.1. Les causes de diaphonie 2.6.2. Calcul de la diaphonie	87 95
		2.7. Conclusion	95
CONCLUSI	ON	GENERALE	97

Α -	Définition et propriétés des fonctions propres et des vecteurs propres - Application au guide circulaire.	101
В-	Relations entre coordonnées toroïdales et coor- données cylindriques - établissement des équa- tions du guide courbé.	105
С -	Intégrales des fonctions de Bessel	116
D -	Systèmes d'équations différentielles	122
Ε-	Solutions des équations d'ordre (1)	137
F -	Solution d'ordre (2) du mode TE <sub>11</sub> à l'entrée et à la sortie du coude	143
G -	Expressions des coefficients Qq, Tq	145
н -	Relations énergétiques	150
I -	Résolution d'un système d'équations différentielles	152
	Calcul des valeurs propres par la méthode de Danilevski	156
к -	Recherche des racines d'un polynôme de degré n par la méthode de Bairstow	157
L -	Algorithme de la puissance itérée	159
м -	Expressions des coefficients de couplage	161
BIBLIOGRAPHI	E	174

### PRINCIPAUX SYMBOLES UTILISES

È	vecteur du champ électrique			
È <sub>t</sub>	vecteur de la composante transversale du champ électrique			
Ħ	vecteur du champ magnétique			
き <sub>t</sub> 前 前	vecteur de la composante transversale du champ magnétique			
Ez	champ électrique longitudinal			
Hz	champ magnétique longitudinal			
φ <sub>mp</sub>	fonction propre de type Dirichlet			
Y <sub>mp</sub>	fonction propre de type Neumann			
ρ	rayon polaire			
θ	angle azimutal			
amp,bmp,cmp	coefficients du développement en modes propres du champ			
	électrique È			
amp, 8mp, Ymp	coefficients du développement en modes propres du champ			
1 1 2 1 1 1	magnétique Ĥ			
gradt	l'opérateur gradient transversal donné par la relation :			
	$grad_t = \frac{\partial}{\partial x} \dot{1} + \frac{\partial}{\partial y} \dot{1}$ dans des coordonnées cartésiennes			
S	l'abscisse curviligne du guide courbé			
Φ	l'ouverture du coude			
ump	p <sup>ième</sup> racine de la fonction J <sub>m</sub> (x)			
v <sub>mp</sub>	pième racine de la fonction J' (x)			
Kmp	pième racine de la fonction J' (x) valeur propre donnée par K = ump a			
ℓ <sub>mp</sub>	valeur propre donnée par $\ell_{mp} = \frac{v_{mp}}{a}$			
a	rayon du guide			
R	rayon de courbure			
J <sub>m</sub> (x)	fonction de Bessel d'ordre m			
J'(x)	dérivée de la fonction de Bessel Jm(x) d'ordre m			
a/R	paramètre de perturbation			
n <sub>1</sub> ,n <sub>2</sub>	coefficients du développement en Poincaré pour la polari- sation perpendiculaire au plan de symétrie			
	sation perpendiculaire au plan de symétrie			

Z <sub>o</sub>	impédance des ondes planes
Ka	fréquence normalisée
s*	abscisse curviligne modifiée par Poincaré
Y11	constante de propagation du mode TE <sub>11</sub> du guide rectiligne
Ynq	constante de propagation du mode TE <sub>ng</sub>
ν <sub>nq</sub>	constante de propagation du mode TM <sub>nq</sub>
Fq,fq,gq,eq	d'ordre (o) et des modes parasites d'ordre (1)
H <sub>1</sub> (1=0,1,2.	) coefficients des couplages avec un mode TE
E1(1=0,1,2.	) coefficients des couplages avec un mode TM
Y11	constante de propagation modifiée du mode TE <sub>11</sub> pour la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie
Y11	constante de propagation modifiée du mode TE <sub>11</sub> pour la
	polarisation parallèle au plan de symétrie.
$P_T^{\perp}(TE_{ng}^{(1)})$	puissance transmise à travers le coude transportée par un
	mode TE <sub>nq</sub> d'ordre (1) pour la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie
S <sub>1</sub>	longueur totale du coude
-	longueur du tronçon du guide entre les deux coudes
b <sub>11</sub> (S <sub>1</sub> ) b <sub>11</sub> (S <sub>3</sub> )	amplitude de l'onde transmise à la sortie du coude du mode TE <sub>11</sub> pour la polarisation perpendiculaire
b14(S2)	amplitude de l'onde transmise à la sortie du deuxième coude
11 3	pour la polarisation perpendiculaire
λ	valeurs propres
(Y)	vecteurs propres associés aux valeurs propres
τ	temps de propagation du groupe
ф <mark>.</mark>	déphasage à la sortie du coude pour la polarisation perpen- diculaire.
φg	déphasage à la sortie du guide rectiligne
α	pertes additionnelles
φ <sub>p</sub>	différence de phase entre les deux polarisations.
D	affaiblissement diaphonique.

### INTRODUCTION

Actuellement le guide circulaire fonctionnant sur son mode fondamental TE44 commence à être utilisé comme feeder pour infrastructure hertzienne au-dessus de 10 GHz. Comparé aux liaisons feeders classiques en guide alliptique ou en guide rectangulaire (pertes en ligne de l'ordre de 15 dB/100m au-dessus de 10 GHz), le guide circulaire (pertes en ligne de l'ordre de 4 dB/100 m au-dessus de 10 GHz) minimise l'atténuation du feeder. De plus, dans une seule liaison en guide circulaire, on peut envisager de transporter deux polarisations simultanément grâce à la symétrie dipolaire du mode fondamental. Des guides circulaires rigides sont commercialisés mais uniquement pour les parties rectilignes de la liaison (du bas au sommet du pylone par exemple). Le prix de revient de ces guides avec les transitions et l'installation est très élevé car ils sont vendus par tronçons de 6 m rigoureusement rectiligne et le montage exige beaucoup de soin. Si les pertes concernant la partie rectiligne sont faibles, il faut tenir compte des pertes dues aux transitions guide circulaire - guide rectangulaire et au guide elliptique utilisé pour relier la sortie des amplificateurs au bas du pylone par exemple. Par suite, les pertes de la liaison sont nettement augmentées et peuvent atteindre 10 dB/100m. Aussi il paraît très intéressant d'utiliser comme liaison feeder un guide circulaire non rigide. Ce guide devra être fabriqué en continu et enroulé sur des tourets pour faciliter le transport et la pose ; les pertes additionnelles dues aux coudes devront rester faibles.

La fabrication en continu du guide circulaire non rigide ne semble pas poser de problèmes. Les pertes du mode TE<sub>11</sub> deviennent faibles lorsque la fréquence de fonctionnement dépasse 1.5 fois la fréquence de coupure. Dans ces conditions le guide est surdimentionné et il est susceptible de propager d'autres modes. Ces modes parasites apparaissent à la moindre irrégula-

rité de la ligne notamment en courbure et ils se couplent au mode TE<sub>11</sub>. La présence donc des coudes introduit nécessairement des couplages de modes qui peuvent dégrader la qualité de la ligne et créer des pertes adtionnelles dues aux phénomènes de conversion et de reconversion des modes. L'étude de l'influence de la courbure sur la propagation du mode TE<sub>11</sub> n'a été que très peu abordée à notre connaissance. Une étude très partielle a été faite par G. ANDREASEN (1,2) ; en étudiant le couplage mode à mode, il a mis en évidence deux directions de propagation privilégiées, l'une dans le plan de symétrie du coude et l'autre perpendiculaire à ce plan.

Par contre, l'étude de la propagation du mode TE<sub>01</sub> a fait l'objet de nombreux travaux dans le domaine de la recherche des lignes à faibles pertes. Le choix du mode TE<sub>01</sub> comme support de transmission s'explique par sa facilité relative d'excitation et surtout par son atténuation linéque très basse.

Les études de transmission du mode  ${\rm TE}_{01}$  sur guide d'ondes circulaires avaient permis :

- de mettre au point des mesures d'atténuation surtout dans le domaine des ondes millimétriques pour une transmission à grande distance (3,4,5)
  - . d'analyser les effets dus à la courbure :
  - a) dans des guides métalliques nus (6-10)
  - b) dans des guides à revêtement diélectrique (10,11)
  - c) dans des guides supraconducteurs (12)
  - d'étudier la transmission sur un guide à structure hélicoïdale droit et en courbure (13-18).
  - d'évaluer l'effet des irrégularités internes sur la propagation (19-21)

Ce guide millimétrique fonctionnant sur le mode TE<sub>O1</sub> a été abandonné (peut-être provisoirement) au profit des structures qui semblent plus prometteuses : les fibres optiques.

Pour une liaison feeder au-dessus de 10 GHz, l'utilisation du guide circulaire classique paraît intéressante à cause des faibles pertes du mode fondamental. Nous avons donc entrepris l'étude théorique de la propagation de ce mode dans un guide circulaire courbé avec comme objectif, la détermination des pertes additionnelles créées par un ou plusieurs coudes, de l'ondulation du temps de propagation de groupe et de la diaphonie dans le cas de transport de deux polarisations.

Après avoir brièvement rappelé dans le premier chapitre les propriétés électromagnétiques du mode TE<sub>11</sub> du guide circulaire rectiligne, le deuxième chapitre est consacré à l'établissement des systèmes d'équations différentielles vérifiés par les différents modes de propagation à l'intérieur du guide circulaire courbé. En introduisant un système de coordonnées toroIdales et en développant le champ électromagnétique en modes propres d'une section droite du guide courbé, on obtient un système d'équations différentielles couplées pour chacune des deux polarisations dont la résolution fait l'objet des chapitres suivants. Nous avons utilisé deux méthodes de résolution. La première méthode exposée dans le chapitre III est la méthode de perturbation. Cette méthode approximative conduit à des expressions analytiques des composantes du champ électromagnétique. Pour simplifier l'étude nous nous sommes limités à l'ordre (2). En fin de ce chapitre nous avons étudié le cas de deux coudes séparés par un tronçon de guide. La deuxième méthode décrite est la méthode matricielle. Elle est exposée dans le chapitre IV qui présente le principe de cette méthode numérique et les algorithmes de résolution des systèmes d'équations différentielles couplées obtenue. La première partie du chapitre V est consacrée à la comparaison des deux méthodes. Cette comparaison est faite sur la constante de propagation et la puissance transportée par le mode TE<sub>44</sub> à la sortie d'un coude. La deuxième partie est consacrée à l'étude de l'influence d'un coude sur les pertes additionnelles, le temps de propagation de groupe et la diaphonie dans le cas du transport de deux polarisations.

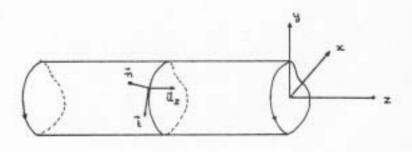
CHAPITRE I

# PROPAGATION DU MODE TE<sub>11</sub> DANS UN GUIDE CIRCULAIRE PARFAIT.

Ce premier chapitre est consacré à un rappel des propriétés électromagnétiques des modes dans un guide cylindrique rectiligne de section circulaire et parfaitement conducteur.

Un développement du champ électromagnétique en fonctions propres et vecteurs propres relatif à une section droite du guide lisse permet, à partir des équations de Maxwell, le calcul des composantes du champ électromagnétique. L'atténuation du mode  $\mathrm{TE}_{11}$  est calculée en tenant compte des pertes par effet Joule sur les parois du guide. En fin de chapitre, les courbes théoriques de l'atténuation des modes  $\mathrm{TE}_{11}$ ,  $\mathrm{TM}_{01}$ ,  $\mathrm{TE}_{21}$  et  $\mathrm{TE}_{01}$  sont présentées pour le guide circulaire WC 109.

#### 1 - DEVELOPPEMENT DU CHAMP ELECTROMAGNETIQUE DANS UN VOLUME CYLINDRIQUE.



- Fig.1 -

Le champ électrique et le champ magnétique peuvent être décomposés en composantes longitudinales dirigées suivant l'axe Oz et, en composantes transversales contenues dans le plan perpendiculaire à Oz telles que :

$$\vec{E} = \vec{E}_t + u_z E_z$$

$$\vec{H} = \vec{H}_t + u_z H_z$$
(1)

Les composantes longitudinales  $E_z$  et  $H_z$  peuvent être développées à l'aide des fonctions propres  $\phi_{mp}(\rho,\theta)$  et  $\Psi_{mp}(\rho,\theta)$  d'une section droite du guide. De même, les composantes transversales  $\vec{E}_t$  et  $\vec{H}_t$  peuvent être développées à l'aide des vecteurs propres de type électrique  $\vec{grad}_t$   $\phi_{mp}$  et  $\vec{u}_z$   $\Lambda$   $\vec{grad}_t$   $\Psi_{mp}$  ou de vecteurs propres de type magnétique  $\vec{u}_z$   $\Lambda$   $\vec{grad}_t$   $\phi_{mp}$  et  $\vec{grad}_t$   $\Psi_{mp}$ . La définition et les propriétés des fonctions propres et des vecteurs propres apparaissent dans l'annexe  $\Lambda$ .

Les fonctions propres  $\phi_{mp}$  et les vecteurs propres de type électrique dont les conditions aux limites sur le contour correspondent à celles vérifiées par le champ électrique, sont utilisées dans le développement du champ électrique. Les fonctions propres  $\Psi_{mp}$  et les vecteurs propres de type magnétique sont utilisés pour développer le champ magnétique.

Le développement du champ électromagnétique a donc pour expression :

$$\vec{E} = \sum_{m} \sum_{p} \alpha_{mp}(z,t) g v \vec{\alpha} d_{t} \varphi_{mp} + \sum_{m} \sum_{p} b_{mp}(z,t) \vec{u}_{z} \wedge g r \vec{\alpha} d_{t} \Psi_{mp} + \sum_{m} \sum_{p} c_{mp}(z,t) \varphi_{mp} \vec{u}_{z}$$

$$\vec{H} = \sum_{m} \sum_{p} \alpha_{mp}(z,t) \vec{u}_{z} \wedge g r \vec{\alpha} d_{t} \varphi_{mp} + \sum_{m} \sum_{p} p_{mp}(z,t) g r \vec{\alpha} d_{t} \Psi_{mp} + \sum_{m} \sum_{p} y_{mp}(z,t) \Psi_{mp} \vec{u}_{z}$$

Les coefficients de développements sont donnés par les intégrales :

$$\begin{array}{lll} \alpha_{mp} &= \frac{1}{t^2 mp} \int_s^s \vec{E}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds &= \frac{1}{t^2 mp} \int_s^s \vec{E} \cdot (\vec{u}_2 \wedge grad_t \, \varphi_{mp}) \, ds \\ \\ C_{mp} &= \frac{1}{t^2 mp} \int_s^s \vec{E}_t \cdot (\vec{u}_2 \wedge grad_t \, \varphi_{mp}) \, ds &= \frac{1}{t^2 mp} \int_s^s \vec{H} \cdot (\vec{u}_2 \wedge grad_t \, \varphi_{mp}) \, ds \\ \\ \alpha_{mp} &= \frac{1}{t^2 mp} \int_s^s \vec{H}_t \cdot (\vec{u}_2 \wedge grad_t \, \varphi_{mp}) \, ds &= \frac{1}{t^2 mp} \int_s^s \vec{H} \cdot (\vec{u}_2 \wedge grad_t \, \varphi_{mp}) \, ds \\ \\ \beta_{mp} &= \frac{1}{t^2 mp} \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds &= \frac{1}{t^2 mp} \int_s^s \vec{H} \cdot (\vec{u}_2 \wedge grad_t \, \varphi_{mp}) \, ds \\ \\ \beta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds &= \int_s^s \vec{H} \cdot \vec{u}_2 \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \beta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds &= \int_s^s \vec{H} \cdot \vec{u}_2 \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \beta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds \\ \\ \delta_{mp} &= \int_s^s \vec{H}_t \cdot grad_t \, \varphi_{mp} \, ds$$

### 2 - CALCUL DES COEFFICIENTS DES FONCTIONS PROPRES ET VECTEURS PROPRES

En développant les équations de Mexwell suivant les fonctions propres et les vecteurs propres et en tenant compts des conditions aux limites sur le cylindre r = a. on obtient les relations suivantes entre les coefficients des développements { 22 } :

$$\frac{\partial a_{mp}}{\partial z} + j\omega\mu\alpha mp - Cmp = 0 \qquad \frac{\partial \mu}{\partial z} - j\omega\mu p mp = 0$$

$$\frac{\partial a_{mp}}{\partial z} + j\omega\epsilon a_{mp} = 0 \qquad \frac{\partial \mu}{\partial z} - j\omega\mu p mp = 0$$

$$\frac{\partial \mu}{\partial z} - j\omega\mu p mp = 0$$

$$\frac{\partial \mu}{\partial z} - j\omega\mu p mp = 0$$

$$\frac{\partial \mu}{\partial z} - j\omega\mu p mp = 0$$

$$\frac{\partial \mu}{\partial z} - j\omega\mu p mp = 0$$
(3)

Le premier ensemble d'équations précédent correspond aux modes TM  $_{\rm mp}$  et le deuxième aux modes TE  $_{\rm mp}$  .

Les équations différentielles vérifiées par les coefficients se déduisent de ces relations.

$$\frac{\partial^{2} \alpha_{mp}}{\partial z^{2}} + (K^{2} - K^{2}_{mp}) \alpha_{mp} = 0 \qquad \frac{\partial^{2} b_{mp}}{\partial z^{2}} + (K^{2} - \ell^{2}_{mp}) b_{mp} = 0$$

$$\frac{\partial^{2} \alpha_{mp}}{\partial z^{2}} + (K^{2} - K^{2}_{mp}) \alpha_{mp} = 0 \qquad \frac{\partial^{2} \beta_{mp}}{\partial z^{2}} + (K^{2} - \ell^{2}_{mp}) \beta_{mp} = 0$$

$$\frac{\partial^{2} \alpha_{mp}}{\partial z^{2}} + (K^{2} - K^{2}_{mp}) \alpha_{mp} = 0 \qquad \frac{\partial^{2} \beta_{mp}}{\partial z^{2}} + (K^{2} - \ell^{2}_{mp}) \beta_{mp} = 0$$

$$\frac{\partial^{2} \alpha_{mp}}{\partial z^{2}} + (K^{2} - K^{2}_{mp}) \alpha_{mp} = 0 \qquad \frac{\partial^{2} \beta_{mp}}{\partial z^{2}} + (K^{2} - \ell^{2}_{mp}) \beta_{mp} = 0$$

### 3 - LES CHAMPS DU MODE TE

D'après le développement du champ électromagnétique en fonctions propres et en vecteurs propres, les champs électrique et magnétique transversaux et les champs magnétique et électrique longitudinaux pour les modes TE mp s'écrivent :

$$\vec{E}_{t} = b_{mp} \vec{u}_{z} \wedge g + \vec{a} d_{t} + w_{mp}$$

$$\vec{H}_{t} = \beta_{mp} g + \vec{a} d_{t} + w_{mp}$$

$$\vec{H}_{z} = \gamma_{mp} + w_{mp}$$

$$\vec{E}_{z} = 0$$
(5)

Compte tenu des relations précédentes et des équations (4) on trouve :

$$\vec{H}_{t} = -\frac{i8}{\ell_{mp}^{2}} g_{\tau} \vec{\alpha} d_{t} H_{z}$$
(6)

où  $y^2 * k^2 - \ell_{mp}^2$  la constante de propagation du mode  $TE_{mp}$ .

#### 4 - CALCUL DU FLUX DE PUISSANCE

Le flux de puissance moyenne est donné par le vecteur de Poynting :

$$\vec{P} = \frac{1}{2} Re \iint (\vec{E} \wedge H^*) \cdot \vec{u}_z ds$$
 (7)

En remplaçant E, H par :

la relation précédente s'écrit :

$$\vec{P} = \frac{1}{2} Re \iint_{S} (\vec{E}_{t} \wedge \vec{H}_{t}) \cdot \vec{u}_{z} ds$$

Compte tenu des expressions de E<sub>t</sub>, H<sub>t</sub> calculées dans le paragraphe précédent, on a :

$$\bar{P} = \frac{1}{2} \frac{\omega_H}{\xi_{mp}^2} \iint (g \tau \alpha \alpha_t H_z)^2 ds$$

En appliquent le théorème de la divergence et la condition aux limites (  $3H_2$  /  $3_n$  = 0 sur C) on obtient :

mais l'intégrale précédente peut s'écrire :

Donc à partir de ces trois expressions le flux de puissance s'écrit

$$\bar{P} = \frac{1}{2} \frac{KZY}{\ell_{mp}^2} \iint H_Z^2 ds$$
 (8)

### 5 - PERTES DANS UN GUIDE CIRCULAIRE

En chaque point de la surface du guide, on associe au champ magnétique la densité de courant superficielle :

$$\vec{J}_{5} = \vec{m} \wedge \vec{H}$$
 (9)

avec :

$$\vec{H} = \vec{H}_{t} + \vec{u}_{z} H_{z}$$

$$\vec{H}_{t} = -\frac{i \dot{z}}{\ell_{mp}^{2}} grad_{t} H_{z}$$
(10)

En remplaçant ces expressions dans la relation (9) on a :

$$\vec{J}_{S} = -\frac{j \chi}{\ell_{mp}^{2}} \frac{dH_{z}}{dc} \vec{u}_{z} - \vec{t} H_{z}$$
(11)

Les pertes par effet Joule sur les parois du guide par unité de longueur sont données par la relation suivante :

$$P_{J} = \frac{R_{s}}{2} \int_{c} \vec{J}_{s} \cdot \vec{J}_{s} \cdot dc \qquad (12)$$

où  $\mathrm{R}_{\mathrm{c}}$  est la résistivité superficielle du guide donnée par la relation :

$$R_{S} = \frac{1}{\sigma S} = \sqrt{\frac{n + \ell}{\sigma}}$$
 (13)

où f est la fréquence, et a la conductivité.

Donc les pertes par effet Joule sont données par la relation :

$$P_{J} = \frac{Rs}{2} \int_{c} \left( H_{z}^{2} + \frac{y^{2}}{\ell_{mp}^{a}} \left| \frac{dH_{z}}{dc} \right|^{2} \right) dc \qquad (14)$$

avec: 
$$dc = \alpha d\theta$$
 (15)

$$\frac{dH_z}{dc} = \frac{1}{a} \frac{dH_z}{d\theta}$$

### 6 - COEFFICIENT D'ATTENUATION

La puissance transportée moyenne est donnée par la relation :

$$P(z) = P_0 e^{-2dz}$$
 (16)

D'après cette expression le coefficient d'atténuation est donné par :

$$\alpha = \frac{1}{2} \frac{P_T}{\overline{P}}$$
 (17)

C'est-à-dire, le coefficient d'atténuation est le rapport de la puissance perdue par effet Joule sur deux fois la puissance transportée moyenne.

En remplaçant les relations (8) et (14) dans l'expression (17), le coefficient d'atténuation s'écrit :

$$\alpha = \frac{1}{2Z} R_s \frac{\ell_{mp}^2}{\xi K} \frac{\int_c \left(H_z^2 + \frac{\xi^2}{\ell_{mp}^4} \left| \frac{dH_z}{dc} \right|^2 \right) dc}{\iint_s H_z^2 ds}$$
(18)

En utilisant le développement du champ magnétique longitudinal H<sub>2</sub> en fonctions propres (voir Annexe A) on arrive à l'expression générale de l'atténuation

$$d_{Ne/m} = \frac{R_s}{\alpha Z} \left( \frac{1}{4} - \frac{U_{mp}^2}{K^2 \alpha^2} \right)^{1/2} \left( \frac{U_{mp}^2}{K^2 \alpha^2} + \frac{m^2}{U_{mp}^2 - m^2} \right)$$
(19)

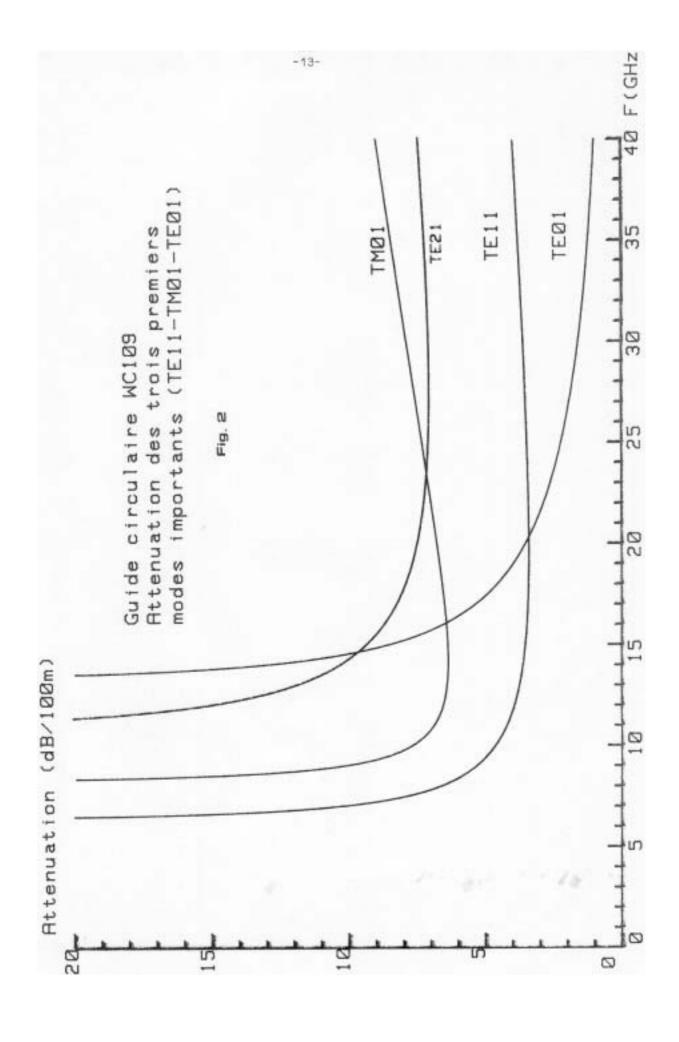
En remplaçant m et p par 1 dans cette relation on déduit l'atténuation du mode  $TE_{11}$  :

$$\alpha_{Ne/m} = \frac{R_s}{\alpha z} \left[ i - \left( \frac{f_c}{f} \right)^2 \right]^{-1/2} \left[ \left( \frac{f_c}{f} \right) + \frac{i}{\sigma_{n-1}^2} \right]$$
 (20)

où f<sub>c</sub> est la fréquence de coupure du mode TE<sub>11</sub> donné par la relation suivante

$$f_{c} = \frac{\sigma_{ii}}{2\pi\alpha\sqrt{\epsilon\gamma}}$$
 (21)

La figure 2 présente l'atténuation en dB/100 m des quatre premiers modes  $TE_{11}$  ,  $TM_{01}$  ,  $TE_{21}$  et  $TE_{01}$  en fonction de la fréquence pour le guide circulaire WC 109.



### CONCLUSION

Le guide circulaire fonctionnant sur son mode fondamental TE<sub>11</sub> présente donc une atténuation inférieure à 4 dB/ 100 m pour une bande de fréquence comprise entre 10 et 20 GHz, dans le cas du guide WC 109 de diamètre 2,779 cm (fig.2). Mais dans cette bande de fréquence le guide est surdimensionné et d'autres modes sont susceptibles de se propager par couplage avec le mode TE<sub>11</sub> à la moindre irrégularité de la ligne de transmission. Ainsi la présence des coudes crée des conversions de modes qui vont augmenter l'atténuation de la ligne. Au cours des chapitres auivants nous allons étudier le mécanisme de ces couplages et les conséquences sur la propagation du mode TE<sub>11</sub>.

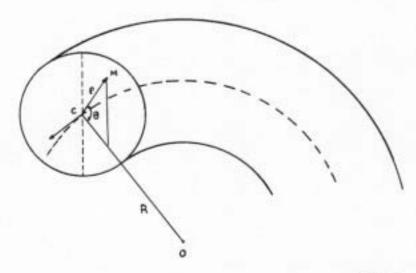
CHAPITRE II

ÉQUATIONS DE PROPAGATION DU MODE TE<sub>11</sub> DANS UN GUIDE CIRCULAIRE COURBÉ.

Dans le chapitre précédent, on a donné les expressions des composantes du champ électromagnétique du guide rectiligne. Le deuxième chapitre est consacré à l'établissement des équations générales de propagation vérifiées par les modes  $TE_{mp}$  ou  $TM_{mp}$  susceptibles de se propager dans un guide courbé. Les équations différentielles couplées sont obtenues en utilisant le même développement en modes propres d'une section droite et en tenant compte de la déformation géométrique de la structure.

### 1 - SYSTEME DE COORDONNEES SERRET-FRENET

Pour étudier un guide en courbure, il est commode d'introduire un système de coordonnées curvilignes dont les éléments métriques tiennent compte de la déformation géométrique.



rig.3

Supposons un guide d'ondes circulaire de rayon intérieur a dont l'axe décrit un arc de circonférence de centre O et de rayon R supposé très supérieur au rayon a Fig. (3). Soit M un point quelconque du guide ; le plan de section droite passant par M coupe l'axe en un point C dont la position est déterminée par l'angle d'ouverture • et l'abscisse curviligne S = R•. Dans le système de coordonnées toroidales de Serret-Franet {8,9} (p. 0, S) le carré de l'élément d'arc dr est donné par :

$$dr^2 = d\rho^2 + \rho^2 d\theta^2 + (1 - \frac{\rho}{R} \cos \theta)^2 ds^2$$
 (1)

et les éléments métriques sont :

$$h_{\rho} = 1$$

$$h_{\phi} = \rho$$

$$h_{\phi} = 1 - \frac{\rho}{R} \cos \theta$$
(2)

## 2 - EQUATIONS FONDAMENTALES DES MODES TE MODES TE

A l'aide de ces nouvelles coordonnées, les équations de Maxwell

$$rot \vec{E} = -j\omega \mu \vec{H}$$

$$rot \vec{H} = j\omega \epsilon \vec{E}$$
(3)

projetées sur le plan transversal, s'écrivent :

$$grad_{\ell}(h_{s}E_{s})\wedge\vec{u}_{s}+\vec{u}_{s}\wedge\frac{\partial\vec{E}_{\ell}}{\partial s}=-j\omega_{\ell}\vec{H}_{\ell}$$
  
 $grad_{\ell}(h_{s}H_{s})\wedge\vec{u}_{s}+\vec{u}_{s}\wedge\frac{\partial\vec{H}_{\ell}}{\partial s}=j\omega_{\ell}\vec{E}_{\ell}$ 
(4)

A partir de ces équations et en utilisant un développement des composantes transversales du champ magnétique et électrique en vecteurs propres et des composantes longitudinales en fonctions propres comme ci-dessous

$$\begin{split} \vec{E}_t(s,t) &= \sum_{m} \sum_{p} \alpha_{mp}(s,t) \operatorname{grad}_t \varphi_{mp} + \sum_{m} \sum_{p} b_{mp}(s,t) \vec{u}_{s} \wedge \operatorname{grad}_t \varphi_{mp} \\ \vec{H}_t(s,t) &= \sum_{m} \sum_{p} d_{mp}(s,t) \vec{u}_{s} \wedge \operatorname{grad}_t \varphi_{mp} + \sum_{m} \sum_{p} \beta_{mp}(s,t) \operatorname{grad}_t \varphi_{mp} \\ \vec{E}_s(s,t) &= \sum_{m} \sum_{p} c_{mp}(s,t) \varphi_{mp} \\ \vec{H}_s(s,t) &= \sum_{m} \sum_{p} \gamma_{mp}(s,t) \varphi_{mp} \end{split}$$

nous obtenons six équations différentielles couplées du premier ordre, ayant pour inconnues les coefficients du développement

Mode TM<sub>mp</sub>

$$\frac{\partial \alpha_{mp}}{\partial s} + j \frac{\kappa^2 - \kappa_{mp}^2}{\omega \epsilon} dmp = \frac{j\omega \mu}{\kappa_{mp}^2} \iint_S \frac{\rho}{R} \cos \theta \vec{H}_L \cdot (\vec{u}_S \wedge grad_L \phi_{mp}) ds - \iint_S \frac{\rho}{R} \cos \theta \vec{E}_S \phi_{mp} ds$$

$$\frac{\partial dm\rho}{\partial s} + j \omega \epsilon \alpha_{mp} = \frac{j\omega \epsilon}{\kappa_{mp}^2} \iint_S \frac{\rho}{R} \cos \theta \vec{E}_L \cdot grad_L \phi_{mp} ds$$
(6)

$$\frac{\partial \beta_{mp}}{\partial s} - j \frac{\kappa^2 - \kappa^2_{mp}}{\omega \gamma} b_{mp} = -\frac{j \omega \epsilon}{\epsilon_{mp}^2} \iint_S \frac{\rho}{R} \cos \theta \vec{E}_{\xi} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge g \vec{v} \vec{a} d_{\xi} \vec{v}_{mp}) ds - \iint_S \frac{\rho}{R} \cos \theta \vec{H}_S \vec{v}_{mp} ds$$

$$\frac{\partial b_{mp}}{\partial s} - j \omega \psi \beta mp = -\frac{j \omega \psi}{\ell_{mp}^2} \iint_{S} \frac{e}{R} \cos \theta \vec{H}_t \cdot g \vec{r} dd_t \Psi_{mp} ds$$
 (7)

$$p^{mb} - \frac{i_m \lambda}{f_m^{mb}} \chi_{mb} = 0$$

οù K = ω√εμ

 $K_{mp}$ ,  $\ell_{mp}$  sont les valeurs propres données par les relations suivantes :

$$K_{mp} = \frac{u_{mp}}{a}$$
 ,  $\ell_{mp} = \frac{v_{mp}}{a}$ 

où  $u_{mp}$  est la p<sup>ième</sup> racine de la fonction  $J_m(x)$  et  $v_{mp}$  est la p<sup>ième</sup> racine de la fonction  $J_m'(x)$ 

 $\vec{grad}_t \phi_{mp}$ ,  $\vec{u}_s \Lambda \vec{grad}_t \Psi_{mp}$  sont les vecteurs propres de type "électrique",  $\vec{grad}_t \Psi_{mp}$ ,  $\vec{u}_s \Lambda \vec{grad}_t \phi_{mp}$  sont les vecteurs propres de type "magnétique", et  $\phi_{mp}$ ,  $\Psi_{mp}$  sont les fonctions propres qui sont données dans l'Annexe (A).

#### 3 - COUPLAGE DES MODES

Le système d'équations précédent est valable pour un mode  $TE_{mp}$  ou  $TM_{mp}$  quelconque qui se propage dans un guide courbé. Etant donné que la variation azimutale des fonctions propres  $\phi_{mp}$ ,  $\psi_{mp}$  est en sin me ou cos me dans le second membre des équations différentielles couplées (6), (7), 11 apparaît des intégrales de la forme :

$$\int_{0}^{2n} \cos n\theta \cos m\theta \cos \theta d\theta = \begin{cases} \pi & n=1 & , m=0 \text{ ou } n=0, \text{ } m=1 \\ \pi/2 & n = m \pm 1 \end{cases}$$

$$0 \text{ pour toutes les autres valeurs}$$

$$\int_{0}^{2n} \sin n\theta \sin m\theta \cos \theta d\theta = \begin{cases} \pi/2 & n = m \pm 1 \\ 0 \text{ pour toutes les autres valeurs} \end{cases}$$

En conséquence la courbure introduit un couplage uniquement entre les modes dont l'indice azimutal diffère de ± 1, c'est-à-dire qu'un mode de symétrie m ne se couple qu'avec les modes de symétrie m+1 et m-1.

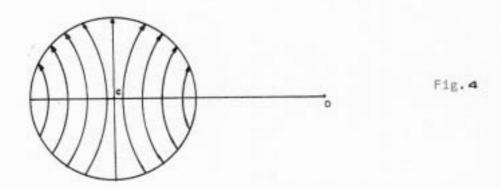
## 4 - APPLICATION AU MODE TE 11

Dans le cas particulier du mode  $TE_{11}$  la variation azimutale de la fonction propre  $\phi_{11}$  est soit en sin0 soit en cos0 . On distingue alors les deux cas suivants :

### I) Variation azimutale en sine .

Cette variation correspond à un vecteur champ électrique ayant au point C une polarisation rectiligne dans le plan perpendiculaire au plan de symétrie du guide courbé (Fig.4).

Cette direction de polarisation sera appelée "polarisation perpendiculaire" et notée  $\mathsf{E}^\perp$  par la suite.



Le système d'équations différentielles couplées vérifié par les modes TE<sub>1p</sub> est donné dans l'Annexe D (équations 3). Il a été obtenu après avoir calculé analytiquement les intégrales des seconds membres des équations (6),(7) Les résultats de ces intégrations et des différentes étapes de la résolution sont donnés respectivement dans l'Annexe D (équations 1) et dans l'Annexe C.

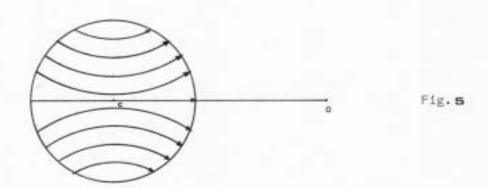
Les modes qui se couplent avec le mode TE<sub>1p</sub> dans le cas de polarisation perpendiculaire au plan de symétrie sont successivement :

$$\begin{array}{c} \text{TE}_{1p} & \left\{ \begin{array}{c} \text{TE}_{2q} \\ \text{TE}_{0q} \\ \text{TM}_{2q} \end{array} \right\} & , \quad \text{TE}_{2q} & \left\{ \begin{array}{c} \text{TE}_{1p} \\ \text{TE}_{3p} \\ \text{TM}_{3p} \\ \text{TM}_{1p} \end{array} \right\} & , \quad \text{TE}_{0q} & \left\{ \begin{array}{c} \text{TE}_{1p} \\ \text{TE}_{1p} \\ \text{TM}_{2p} \end{array} \right\} & \\ \text{TM}_{2q} & \left\{ \begin{array}{c} \text{TE}_{1p} \\ \text{TE}_{3p} \\ \text{TM}_{1p} \\ \text{TM}_{3p} \end{array} \right\} \\ \end{array}$$

### II) Variation azimutale en cose

Cette variation correspond à un vecteur électrique ayant au point C une polarisation rectiligne dans le plan de symétrie du guide courbé (Fig. 5 ).

Cette direction de polarisation sera appelée "polarisation parallèle" et notée E" par la suite.



Nous obtanons un second système d'équations différentielles couplées donné dans l'Annexe D par les équations (4).

Les modes qui se couplent avec le mode  $TE_{1p}$  dans le cas de polarisation parallèle au plan de symétrie sont successivement :

$$\begin{split} & \text{TE}_{1p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{0q} \\ \text{TE}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \quad & \text{TE}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TE}_{1p} \\ \text{TE}_{3p} \\ \text{TM}_{1p} \\ \text{TM}_{3p} \end{matrix} \right\} \quad & \text{TM}_{0q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{1p} \\ \text{TE}_{1p} \end{matrix} \right\} \quad & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TE}_{1p} \\ \text{TE}_{3p} \\ \text{TM}_{1p} \\ \text{TM}_{3p} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TE}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TE}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \quad & \text{TM}_{1p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{0q} \\ \text{TE}_{2q} \end{matrix} \right\} \quad & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TE}_{3p} \\ \text{TM}_{3p} \end{matrix} \right\} \quad & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TE}_{4q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{3p} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2q} \left\{ \begin{matrix} \text{TM}_{2q} \\ \text{TM}_{2q} \end{matrix} \right\} \\ & \text{TM}_{2$$

#### CONCLUSION

Le développement du champ électromagnétique en modes propres d'une section droite injecté dans les équations de Maxwell nous permet d'obtenir le système d'équations différentielles couplées vérifié par les différents modes susceptibles de se propager dans un guide courbé.

Dans le cas du mode TE<sub>11</sub> la courbure introduit deux directions privilégiées qui sont l'une parallèle au plan de symétrie du guide courbé et l'autre perpendiculaire à ce plan. Selon la direction le mode TE<sub>11</sub> se couple directement :

- avec les modes  $\text{TE}_{2q}$ ,  $\text{TE}_{oq}$ ,  $\text{TM}_{2q}$  pour la polarisation  $\text{E}^{\pm}$
- avec les modes  ${\rm TE}_{\rm 2q}$ ,  ${\rm TM}_{\rm oq}$ ,  ${\rm TM}_{\rm 2q}$  pour la polarisation E

b' après les systèmes d'équations différentielles les coefficients de couplage sont fonction de la fréquence normalisée Ka et sont proportionnels au rapport a/R entre le rayon a du guide et la rayon R de courbure.

CHA	PIT	RE	III

RÉSOLUTION PAR UNE MÉTHODE DE PERTURBATION.

Dans le chapitre précédent nous avons montré que les coefficients des couplages entre modes sont proportionnels au paramètre a/R. Cette propriété nous autorise à rechercher les coefficients des modes propres sous la forme d'un développement en série entière de ce paramètre. Chaque membre du système d'équations (3), (4) (Annexe D) apparaît alors sous la forme d'un développement en série de a/R. Cette méthode de perturbation fait apparaître dès l'ordre (1) des termes séculaires, c'est-à-dire des termes devenant infinis dans l'expression des champs. Pour éviter l'apparition de tels termes on utilise la méthode de Poincaré (25). L'identification des termes du même ordre permet alors en principe de déterminer complètement les coefficients du développement en modes propres et ensuite le champ électromagnétique.

#### 1. PRINCIPE DE LA METHODE

Développons les coefficients  $a_{nq}$ ,  $a_{nq}$ ,  $b_{nq}$ ,  $\beta_{nq}$  en série entière suivant les puissances croissantes du paramètre a/R:

$$\begin{aligned} & \alpha_{nq}(s) = \alpha_{nq}^{(o)}(s)_{+} + \frac{\alpha}{R} \alpha_{nq}^{(i)}(s)_{+} + \frac{\alpha^{2}}{R^{2}} \alpha_{nq}^{(2)}(s)_{+} ... + \frac{\alpha^{n}}{R^{n}} \alpha_{nq}^{(n)}(s) \\ & \alpha_{nq}(s) = \alpha_{nq}^{(o)}(s)_{+} + \frac{\alpha}{R} \alpha_{nq}^{(i)}(s)_{+} + \frac{\alpha^{2}}{R^{2}} \alpha_{nq}^{(2)}(s)_{+} ... + \frac{\alpha^{n}}{R^{n}} \alpha_{nq}^{(n)}(s) \\ & b_{nq}(s) = b_{nq}^{(o)}(s)_{+} + \frac{\alpha}{R} b_{nq}^{(i)}(s)_{+} + \frac{\alpha^{2}}{R^{2}} b_{nq}^{(2)}(s)_{+} ... + \frac{\alpha^{n}}{R^{n}} b_{nq}^{(n)}(s) \\ & \beta_{nq}(s) = \beta_{nq}^{(o)}(s)_{+} + \frac{\alpha}{R} \beta_{nq}^{(i)}(s)_{+} + \frac{\alpha^{2}}{R^{2}} \beta_{nq}^{(2)}(s)_{+} ... + \frac{\alpha^{n}}{R^{n}} \beta_{nq}^{(n)}(s) \end{aligned}$$

La détermination des coefficients à l'ordre n est faite en commençant par l'ordre (o), puis par l'ordre (1) et ainsi de suite jusqu'à l'ordre (n). Pour simplifier cette analyse, nous nous sommes limités à l'ordre (2) car à partir de l'ordre (3) les termes du développement sont extrêmement faibles.

Le terme d'ordre (o) du développement est obtenu sans aucune difficulté car il correspond au guide rectiligne. Par contre, dès l'ordre (1), il apparaît dans le second membre des équations différentielles un terme contenant une expression en  $\exp(-j\gamma_{11} S/a)$ , ce qui conduit à une solution comprenant un terme infini appelé terme séculaire.

Pour éliminer ces termes séculaires, on utilise une méthode de perturbation plus élaborée inspirée de celle de Poincaré {25} , qui consiste à changer la variable S par une nouvelle variable notée S\* et définie par :

$$S = S^* \left( A + \frac{\alpha}{B} \eta_1 + \frac{\alpha^2}{B^2} \eta_2 + \cdots \right)$$
 (2)

où  $n_1$  et  $n_2$  sont des constantes convenablement choisies afin d'empêcher l'apparition de termes séculaires.

### 2. SYSTEMES A RESOUDRE

En utilisant les développements (1),(2) limités à l'ordre (2) dans les équations (3),(4) de l'Annexe D, nous obtenons un système d'équations différentielles relatif à chaque ordre pour chacune des deux polarisations.

### 2.1. Polarisation perpendiculaire au plan de symétrie

### 2.1.1. Approximation d'ordre (c)

A l'approximation d'ordre zéro on est ramené au cas bien connu du guide rectiligne dans lequel ne se propage que le mode TE<sub>11</sub>. Rappelons rapidement les résultats.

Le système d'équations (3) donné dans l'Annexe (D) se réduit au système suivant :

$$\alpha \frac{\partial \beta_{ii}^{(o)}}{\partial s^{*}} - \frac{j}{Z_{o}} \frac{g_{ii}^{z}}{K\alpha} b_{ii}^{(o)} = 0$$

$$\alpha \frac{\partial b_{ii}^{(o)}}{\partial s^{*}} - JZ_{o} K\alpha \beta_{ii}^{(o)} = 0$$
(3)

qui permet d'écrire :

$$\alpha_{S} \frac{3^{2} s_{(0)}}{3^{2} b_{(0)}^{*}} + \lambda_{S}^{**} b_{(0)}^{**} = 0$$

$$\alpha_{S} \frac{3^{2} s_{(0)}}{3^{2} b_{(0)}^{**}} + \lambda_{S}^{**} b_{(0)}^{**} = 0$$
(4)

avec  $\gamma_{11}$  la constante de propagation normalisée par rapport au rayon du guide donnée par la relation :

Les solutions des équations précédentes sont :

où b $_0$  et  $\beta_0$  sont des constantes qui représentent respectivement l'amplitude de l'onde incidente du champ électrique et du champ magnétique. Entre ces deux constantes existe la relation :

$$\frac{b_o}{\beta_o} = -Z_o \frac{\kappa a}{\gamma_n}$$

où 
$$Z_0 = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$$
 l'impédance d'onde et  $K = \omega \sqrt{\epsilon \mu}$ 

### 2.1.2. Approximation d'ordre (1)

Pour l'approximation d'ordre (1), on trouve le système suivant :

$$\frac{\partial \beta_{n}^{(i)}}{\partial S^{*}} - \frac{i}{Z_{o}} \frac{y_{n}^{2}}{K\alpha} b_{n}^{(i)} = \frac{i}{Z_{o}} \frac{y_{n}^{2}}{K\alpha} \eta_{i} b_{n}^{(o)}$$

$$\frac{\partial b_{n}^{(i)}}{\partial S^{*}} - j Z_{o} K\alpha \beta_{n}^{(i)} = j Z_{o} K\alpha \eta_{i} \beta_{n}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \frac{\partial b_{n}^{(i)}}{\partial S^{*}} + j Z_{o} \frac{y_{2q}^{2}}{K\alpha} \alpha_{2q}^{(o)} = j Z_{o} K\alpha F_{q} \beta_{n}^{(o)}$$

$$\frac{\partial a_{2q}^{(o)}}{\partial S^{*}} + \frac{i}{Z_{o}} k\alpha \alpha_{2q}^{(o)} = -\frac{j}{Z_{o}} k\alpha F_{q} b_{n}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \beta_{2q}^{(o)}}{\partial S^{*}} - \frac{j}{Z_{o}} \frac{y_{2q}^{2}}{K\alpha} b_{2q}^{(o)} = \frac{j}{Z_{o}} \frac{f_{q}}{K\alpha} b_{n}^{(o)}$$

$$\frac{\partial b_{2q}^{(o)}}{\partial S^{*}} - j Z_{o} k\alpha \beta_{2q}^{(o)} = j Z_{o} k\alpha \beta_{q} \beta_{n}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \beta_{2q}^{(o)}}{\partial S^{*}} - \frac{j}{Z_{o}} \frac{y_{2q}^{2}}{K\alpha} b_{0q}^{(o)} = \frac{j}{Z_{o}} \frac{e_{q}}{K\alpha} b_{n}^{(o)}$$

$$\frac{\partial b_{2q}^{(o)}}{\partial S^{*}} - j Z_{o} k\alpha \beta_{0q}^{(o)} = -j Z_{o} k\alpha \beta_{n}^{(o)} h_{q}$$

$$\frac{\partial b_{0q}^{(o)}}{\partial S^{*}} - j Z_{o} k\alpha \beta_{0q}^{(o)} = -j Z_{o} k\alpha \beta_{n}^{(o)} h_{q}$$

$$\frac{\partial b_{0q}^{(o)}}{\partial S^{*}} - j Z_{o} k\alpha \beta_{0q}^{(o)} = -j Z_{o} k\alpha \beta_{n}^{(o)} h_{q}$$

$$\frac{\partial b_{0q}^{(o)}}{\partial S^{*}} - j Z_{o} k\alpha \beta_{0q}^{(o)} = -j Z_{o} k\alpha \beta_{n}^{(o)} h_{q}$$

où  $\gamma_{nq}$  et  $\nu_{nq}$  sont respectivement les constantes de propagation normalisées des modes  $TE_{nq}$ ,  $TM_{nq}$  définies par les relations :

$$y_{nq}^2 = k^2 \alpha^2 - U_{nq}^2$$

$$v_{nq}^2 = k^2 \alpha^2 - U_{nq}^2$$

f<sub>q</sub>, F<sub>q</sub>, g<sub>q</sub>, h<sub>q</sub>, e<sub>q</sub> sont définies par :

$$\begin{split} & \frac{f_{q}}{\sigma_{q}} = \frac{\sigma_{tt} \left[ 2 \kappa_{\alpha}^{2} \left( \sigma_{tt}^{2} + \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{2q}^{2} \sigma_{tt}^{2} \right) - \sigma_{2q}^{2} \sigma_{tt}^{2} \left( 4 - \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{tt}^{2} \right) \right]}{\sigma_{2q} \left( \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{tt}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( \sigma_{x}^{2} - 1 \right) \left( \sigma_{2q}^{2} - 4 \right)}} \end{split}$$

$$F_{q} = \frac{\sigma_{tt}}{\sigma_{2q} \left( \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{tt}^{2} \right) \sqrt{\sigma_{tt}^{2} - 1}} \\ g_{q} = \frac{2 \sigma_{tt} \left( \sigma_{x}^{2} + \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{x}^{2} \right) \sqrt{\sigma_{x}^{2} - 1}}{\sigma_{2q} \left( \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{tt}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( \sigma_{tt}^{2} - 1 \right) \left( \sigma_{2q}^{2} - 4 \right)}} \\ h_{q} = \frac{2 \sqrt{2} \sigma_{tt}^{3}}{\left( \sigma_{qq}^{2} - \sigma_{tt}^{2} \right)^{2} \sqrt{\sigma_{x}^{2} - 1}} \\ e_{q} = \frac{\sqrt{2} \sigma_{tt}^{3} \left( \sigma_{qq}^{2} + \sigma_{x}^{2} - 2 \kappa^{2} \sigma_{x}^{2} \right)}{\left( \sigma_{qq}^{2} - \sigma_{tt}^{2} \right)^{2} \sqrt{\sigma_{x}^{2} - 1}} \\ \end{split}$$

Le système différentiel précédent conduit à :

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{11}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{11}^{2} \beta_{11}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{11}^{2} \beta_{11}^{(1)}} = -2 \chi_{11}^{2} \eta_{11} \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{11}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{11}^{2} \beta_{11}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{11}^{2} \beta_{11}^{(1)} = -2 \chi_{11}^{2} \eta_{11} \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \alpha_{12}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(\chi_{12}^{2} + \chi_{11}^{2}) F_{11} \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{12}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = 2 \chi^{2} \alpha^{2} F_{11} \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{12}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{12}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{12}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{12}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{12}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{12}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{11}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{11}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{11}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{12}^{(1)} = -(f_{11} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}) \beta_{10} e^{-i\chi_{11} S^{*2} / \alpha}$$

$$\frac{a^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{11}^{(1)}}{\partial S^{*2}} + \chi_{12}^{2} \alpha_{11}^{(1)} + \chi_{12}^{2} \alpha$$

Dans les solutions des équations (9) apparaissent des termes séculaires. L'élimination de ces termes implique :

Dans ces conditions on retrouve les équations du guide rectiligne pour lequel il n'y a pas de terme d'ordre (1).

En conséquence :

$$b_{11}^{(1)}(S^*)=0$$

$$\beta_{11}^{(1)} (S^*) = 0$$

"il n'y a donc pas de perturbation d'ordre (1) pour le mode TE<sub>11</sub> dans le guide courbé". Par contre les équations (7) montrent que " le mode TE<sub>11</sub> d'ordre (o) excite les modes TM<sub>2q</sub>, TE<sub>2q</sub>, TE<sub>oq</sub> à l'ordre (1)" que nous appelerons modes "parasites".

### 2.1.3. Conditions aux limites

Supposons maintenant que le guide se compose de deux parties rigoureusement rectilignes raccordées par un coude de longueur S<sub>1</sub>. Les équations différentielles précédentes sont résolues en utilisant les conditions aux limites à l'entrée et à la sortie du coude.

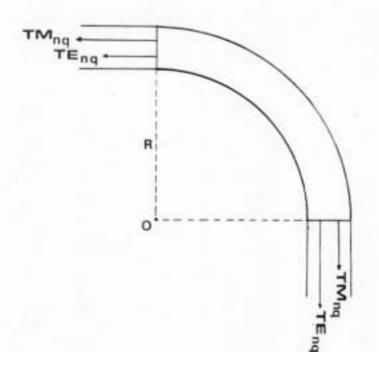


Fig.6

### (I) Conditions à l'entrée du coude :

Un mode qui se propage dans la direction de S<sup>\*</sup> décroissant vérifie à l'entrée du coude les relations :

$$\frac{\alpha_{nq(o)}}{\alpha_{nq(o)}} = -Z_o \frac{\nu_{nq}}{k\alpha}$$
 pour un mode TM<sub>nq</sub> (12)

$$\frac{b_{nq}(o)}{\beta_{nq}(o)} = Z_o \frac{K\alpha}{\delta^{nq}}$$
 pour un mode TE<sub>nq</sub> (13)

#### (II) Conditions à la sortie du coude :

Un mode qui se propage dans la direction de S croissant vérifie à la sortie du coude les relations :

$$\frac{\alpha_{nq}(s,^*)}{\alpha_{nq}(s,^*)} = Z_o \frac{\nu_{nq}}{\kappa \alpha}$$
 pour un mode TM nq (14)

$$\frac{b_{nq}(s_i^*)}{\beta_{nq}(s_i^*)} = -Z_0 \frac{k\alpha}{\delta_{nq}}$$
 pour un mode TE<sub>ng</sub> (15)

Autrement dit, à l'entrée du coude, nous avons des ondes réfléchies TM not TE qui sont des modes du guide rectiligne et à la sortie des ondes TM not transmises qui sont également des modes du guide rectiligne.

Ces conditions aux limites permettent de déterminer entièrement les solutions du système d'équations différentielles (10). Les expressions analytiques de ces solutions à l'ordre (1) apparaissent dans l'Annexe E. A partir de ces expressions on peut déterminer l'amplitude des ondes parasites qui apparaissent à l'entrée et à la sortie du coude. Leur amplitude est donnée par les relations (3) de l'Annexe E.

### 2.1.4. Approximation d'ordre (2)

Pour l'approximation d'ordre (2) on trouve le système suivant :

$$\alpha \frac{\Im \beta_{n}^{(2)}}{\Im S^{*}} - \frac{j}{Z_{o}} \frac{g_{n}^{2}}{K\alpha} b_{n}^{(2)} = \frac{j}{Z_{o}} \frac{g_{n}^{2}}{K\alpha} \eta_{2} b_{n}^{(a)} + \frac{j}{Z_{o}} \sum_{q} \left\{ b_{2q}^{(1)} H_{1} + b_{oq}^{(1)} H_{2} + \alpha_{2q}^{(1)} E_{1} \right\}$$

[16]

00 1

$$H_{1} = \frac{U_{2q} \left[ 2 \kappa^{2}_{\alpha} \left( U_{n}^{2} + U_{2q}^{2} - U_{2q}^{2} U_{n}^{2} \right) - U_{2q}^{2} U_{n}^{2} \left( 4 - U_{2q}^{2} - U_{n}^{2} \right) \right]}{\kappa_{\alpha} U_{n} \left( U_{2q}^{2} - U_{n}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( U_{n}^{2} - 1 \right) \left( U_{2q}^{2} - U_{n}^{2} \right)}}$$

$$H_{2} = \frac{\sqrt{2} \, J_{11} \, J_{0q}^{2} \left( J_{0q}^{2} + J_{11}^{2} - 2 \, K_{0}^{2} \right)}{K_{0} \left( J_{0q}^{2} - J_{11}^{2} \right)^{2} \sqrt{J_{11}^{2} - L}}$$

$$E_{1} = E_{2} = \frac{K\alpha u_{2q}}{\sigma_{11}(u_{2q}^{2} - \sigma_{11}^{2})\sqrt{\sigma_{11}^{2} - L}}$$
(17)

$$H_{5} = \frac{2 \kappa \alpha \, \mathcal{J}_{2q} \left( \mathcal{J}_{n}^{2} + \mathcal{J}_{2q}^{2} - \mathcal{J}_{2q}^{2} \, \mathcal{J}_{n}^{2} \right)}{\mathcal{J}_{n} \left( \mathcal{J}_{2q}^{2} - \mathcal{J}_{n}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( \mathcal{J}_{n}^{2} - 1 \right) \left( \mathcal{J}_{2q}^{2} - A \right)}}$$

$$H_{4} = \frac{2\sqrt{2} \, Ka \, J_{11} \, J_{04}^{2}}{(J_{04}^{2} - J_{11}^{2})^{2} \sqrt{J_{11}^{2} - L}}$$

On a encore les relations suivantes entre les coefficients de couplage des systèmes (7)et (16).

$$H_1 = \frac{1}{K\alpha} \frac{U_{2q}^2}{U_{11}^2} f_q$$
  $H_3 = K\alpha \frac{U_{2q}^2}{U_{11}^2} g_q$ 

$$H_2 = \frac{1}{k\alpha} \frac{\sigma_{eq}^2}{\sigma_{ii}^2} e_q \qquad H_q = k\alpha \frac{\sigma_{eq}^2}{\sigma_{ii}^2} h_q$$

$$E_1 = E_2 = k \alpha \frac{u_{2q}^2}{r_1^2} F_q$$

(18)

En introduisant les relations (18) dans les équations (16) et en passant aux équations différentielles du second ordre, on obtient :

$$\begin{split} & \frac{1}{2} \frac{J^{2} \beta_{n}^{(s)}}{J S^{s2}} + \chi_{n}^{2} \beta_{n}^{(s)} = -2 \chi_{n}^{2} \eta_{2} \beta_{n}^{(s)} - \frac{\Sigma}{q} \Big\{ \beta_{2q}^{(s)} \left( \beta_{q} + \chi_{n}^{2} \beta_{q} \right) \frac{\sigma_{2q}^{2}}{\sigma_{n}^{2}} + \beta_{0q} \left( e_{q} - \chi_{n}^{2} h_{q} \right) \frac{\sigma_{2q}^{2}}{\sigma_{n}^{2}} - \\ & - \alpha_{2q}^{(s)} \left( \sigma_{2q}^{2} + \chi_{n}^{2} \right) \frac{u_{2q}^{2}}{\sigma_{n}^{2}} F_{q} + \frac{1}{\sigma_{n}^{2}} \left( \sigma_{2q}^{2} \beta_{q} \beta_{q} - \sigma_{0q}^{2} h_{q} e_{q} + \kappa_{0}^{2} F_{q}^{2} \sigma_{2q}^{2} \right) \beta_{n}^{(s)} \Big\} \end{split}$$

$$\frac{a^{2} \int_{0}^{2} b_{n}^{(a)}}{\partial s^{*2}} + \chi_{n}^{2} b_{n}^{(a)} = -2\chi_{n}^{2} \gamma_{n}^{2} b_{n}^{(a)} - \frac{\Sigma}{q} \left\{ b_{2q}^{(i)} (f_{q} + \chi_{2q}^{2} g_{q}) \frac{\sigma_{2q}^{2}}{\sigma_{n}^{2}} + b_{0q}^{(i)} (e_{q} - \chi_{0q}^{2} h_{q}) \frac{\sigma_{0q}^{2}}{\sigma_{n}^{2}} + \frac{\sigma_{0q}^{2}}{\sigma_{0q}^{2}} + \frac{\sigma_{0q}^{2}}{\sigma_{n}^{2}} + \frac{\sigma_{0q}^{2}}{\sigma_{n}^{2}} + \frac{\sigma_{0q}^{2}}{\sigma_{0q}^{2}} + \frac{\sigma_{$$

L'élimination de termes séculaires nous permet d'avoir l'expression du coefficient  $\mathfrak{n}_2$ 

$$\begin{split} \eta_{2} &= \frac{4}{2\sigma_{n}^{2}\gamma_{n}^{2}} \sum_{q} \left\{ \frac{\sigma_{q}^{2}h_{q}^{2}}{\delta_{n}^{2}-\delta_{n}^{2}} \left( \frac{e_{q}^{2}}{h_{q}^{2}} - 2 \frac{e_{q}}{h_{q}} \gamma_{n}^{2} + \gamma_{n}^{2}\gamma_{n}^{2} \right) + \frac{\sigma_{2q}^{2}\beta_{q}^{2}}{\gamma_{2q}^{2}-\delta_{n}^{2}} \left( \frac{\beta_{q}^{2}}{\beta_{q}^{2}} + 2 \frac{\beta_{q}}{\beta_{q}} \gamma_{n}^{2} + \gamma_{n}^{2}\gamma_{2q}^{2} \right) + \\ &+ \frac{\sigma_{2q}^{2}\kappa_{n}^{2}+\delta_{n}^{2}}{\gamma_{2q}^{2}-\delta_{n}^{2}} \left( \gamma_{2q}^{2} + 3\gamma_{n}^{2} \right) \right\} \end{split} \tag{20}$$

Le système précédent devient :

$$\alpha^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{n}^{(2)}}{\partial S^{2}} + \xi_{n}^{2} \beta_{n}^{(2)} = -\frac{1}{U_{n}^{2}} \sum_{q} \left\{ U_{2q}^{2} \left( \xi_{q} + \xi_{n}^{2} g_{q} \right) \beta_{2q}^{(1)} + U_{0q}^{2} \left( e_{q} - \xi_{n}^{2} k_{q} \right) \beta_{0q}^{(1)} - U_{2q}^{2} F_{q} \left( V_{2q}^{2} + \xi_{n}^{2} \right) \alpha_{2q}^{(1)} \right\} \\
\alpha^{2} \frac{\partial^{2} \beta_{n}^{(2)}}{\partial S^{2}} + \xi_{n}^{2} \beta_{n}^{(2)} = -\frac{1}{U_{n}^{2}} \sum_{q} \left\{ U_{2q}^{2} \left( \xi_{q} + \xi_{2q}^{2} g_{q} \right) \beta_{2q}^{(1)} + U_{0q}^{2} \left( e_{q} - \xi_{0q}^{2} k_{q} \right) \beta_{0q}^{(1)} + 2 K_{0q}^{2} k_{q}^{2} F_{q} \left( V_{2q}^{2} + \xi_{n}^{2} \right) \alpha_{2q}^{(1)} \right\} \right\} \tag{21}$$

evec 
$$\beta^{(1)}$$
 (S\*),  $b^{(1)}_{q}$  (S\*),  $\beta^{(1)}_{q}$  (S\*),  $b^{(1)}_{q}$  (S\*),  $a^{(1)}_{2q}$  (S\*),  $\alpha^{(1)}_{2q}$  (S\*) sont

les solutions des équations homogènes relatives à chacun de ces coefficients. Ceux-ci sont donnés par les relations (5) de l'Annexe E. En reportant ces relations dans le système (21) et en utilisant les mêmes conditions aux limites on trouve les solutions d'ordre (2) pour l'onde réfléchie et transmise du mode TE<sub>11</sub>. Ces solutions sont données dans l'Annexe (F) par les relations (1).

En changeant la variable S par S, d'après la relation :

$$S_1^* = \frac{S_1}{1 + \frac{\alpha^2}{R^2} \eta_2}$$
 (22)

on fait apparaître la constante de propagation  $\gamma^{\underline{k}}_{11}$  de ce mode dans le coude :

$$\gamma_{ii}^{\perp} = \frac{\gamma_{ii}}{1 + \frac{\alpha^2}{R^2} \gamma_2}$$
 (23)

D'après le développement (1) la solution complète pour le mode TE<sub>44</sub> est donnée à l'entrée du coude par :

$$b_{11}^{1}(0) = \frac{\alpha^{2}}{R^{2}}b_{0}Q_{q}^{1}(\kappa\alpha)$$
 (24)

et à la sortie :

$$b_{ii}^{\perp}(s_i) = b_0 \left[ 1 + \frac{\alpha^2}{R^2} T_q^{\perp}(\kappa \alpha) \right] e^{-\frac{1}{2} \chi_{ii}^{\perp} s_i / \alpha}$$
 (25)

où  $\mathbb{Q}_q^{\underline{l}}$ ,  $\mathbb{T}_q^{\underline{l}}$  fonctions de la fréquence normalisée ka données dans l'Annexe (G) par les relations (1).

### 2.2. Polarisation parallèle au plan de symétrie

#### 2.2.1. Approximation d'ordre (o) et (1)

Dans le cas de polarisation parallèle nous avons suivi le même processus que pour la polarisation perpendiculaire. Nous avons posé :

$$5 = 5' \left( 1 + \frac{\alpha}{B} \xi_1 + \frac{\alpha^2}{B^2} \xi_2 + ... \right)$$

L'élimination des termes séculaires qui apparaissent à l'ordre (1) conduit à :

ce qui implique "l'absence de perturbation d'ordre (1) du mode  $TE_{11}$  dans le guide courbé ". Par contre, à partir des équations (4) de l'Annexe D. on trouve que " le mode  $TE_{11}$  d'ordre (0) excite les modes parasites  $TE_{2q}$ ,  $TM_{2q}$  à l'ordre (1) " selon les équations :

$$\frac{\partial \alpha_{2q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + jZ_{0} \frac{y_{2q}^{2}}{k\alpha} \alpha_{2q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha F_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{2q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{i}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{2q}^{(i)} = \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha F_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \beta_{2q}^{(i)}}{\partial s^{2}} - \frac{j}{Z_{0}} \frac{y_{2q}^{2}}{k\alpha} \beta_{2q}^{(i)} = \frac{j}{Z_{0}} \frac{f_{q}}{\kappa \alpha} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \beta_{2q}^{(i)}}{\partial s^{2}} - jZ_{0} \kappa \alpha \beta_{2q}^{(i)} = jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + jZ_{0} \frac{y_{0q}^{2}}{\kappa \alpha} \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

$$\frac{\partial \alpha_{0q}^{(i)}}{\partial s^{2}} + \frac{j}{Z_{0}} \kappa \alpha \alpha_{0q}^{(i)} = -jZ_{0} \kappa \alpha g_{q} \beta_{1}^{(o)}$$

avec  $f_q$ ,  $F_q$ ,  $g_q$  coefficients donnés par les relations (8) et  $d_q$  donné par :

$$d_{q} = \frac{\sqrt{2} \, U_{H}}{U_{eq} \left( U_{eq}^{2} - U_{H}^{2} \right) \sqrt{U_{h}^{2} - 1}}$$
(29)

A partir des équations (28) on obtient les équations différentielles du second ordre :

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}a_{2q}^{(1)}}{JS^{*2}} + V^{2}_{2q} \alpha_{2q}^{(1)} = \left(V^{2}_{2q} + y^{2}_{11}\right) F_{q} b_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}a_{2q}^{(1)}}{JS^{*2}} + V^{2}_{2q} \alpha_{2q}^{(1)} = -2K^{2}a^{2} F_{q} \beta_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}\beta_{2q}^{(1)}}{JS^{*2}} + y^{2}_{2q} \beta_{2q}^{(1)} = -(f_{q} + y^{2}_{2q} g_{q}) \beta_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}a_{0q}^{(1)}}{JS^{*2}} + y^{2}_{2q} \beta_{2q}^{(1)} = -(f_{q} + y^{2}_{11} g_{q}) b_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}a_{0q}^{(1)}}{JS^{*2}} + y^{2}_{0q} \alpha_{0q}^{(1)} = (y^{2}_{0q} + y^{2}_{11}) d_{q} b_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}a_{0q}^{(1)}}{JS^{*2}} + y^{2}_{0q} \alpha_{0q}^{(1)} = -2K^{2}a^{2} d_{q} \beta_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}a_{0q}^{(1)}}{JS^{*2}} + y^{2}_{0q} \alpha_{0q}^{(1)} = -2K^{2}a^{2} d_{q} \beta_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}a_{0q}^{(1)}}{JS^{*2}} + y^{2}_{0q} \alpha_{0q}^{(1)} = -2K^{2}a^{2} d_{q} \beta_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{J^{2}a_{0q}^{(1)}}{JS^{*2}} + y^{2}_{0q} \alpha_{0q}^{(1)} = -2K^{2}a^{2} d_{q} \beta_{0} e^{-Jy_{11}S^{*}/\alpha}$$

Les conditions aux limites appliquées aux équations (30) permettent d'obtenir leurs solutions. Les expressions analytiques de ces solutions à l'ordre (1) apparaissent dans l'Annexe E. A partir de ces expressions, on peut déterminer l'amplitude des ondes réfléchis et transmise des modes parasites, à l'entrée et à la sortie du coude. Leur amplitude est donnée par les relations (4) dans l'Annexe E.

#### 2.2.2. Approximation d'ordre (2)

Pour l'approximation d'ordre (2) on a le système suivant :

$$\begin{array}{l} \alpha \frac{\Im \beta_{n}^{(2)}}{\Im 5^{\circ}} - \frac{j}{Z_{\circ}} \frac{\chi_{n}^{2}}{K\alpha} b_{n}^{(2)} = \frac{j}{Z_{\circ}} \frac{\chi_{n}^{2}}{K\alpha} \xi_{2} b_{n}^{(6)} + \frac{j}{Z_{\circ}} \sum_{q} \left\{ b_{2q}^{(1)} H_{1} - \alpha_{2q}^{(1)} E_{1} - \alpha_{0q}^{(1)} E_{0} \right\} \\ \alpha \frac{\Im b_{n}^{(2)}}{\Im 5^{\circ}} - j Z_{\circ} K\alpha \beta_{n}^{(2)} = j Z_{\circ} K\alpha \xi_{2} \beta_{n}^{(0)} + j Z_{\circ} \sum_{q} \left\{ \beta_{2q}^{(1)} H_{3} + \alpha_{2q}^{(0)} E_{2} + \alpha_{0q}^{(1)} E_{3} \right\} \\ 00 \\ H_{1} = \frac{\sigma_{2q} \left[ 2 K^{2} \alpha^{2} \left( \sigma_{n}^{2} + \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{2q}^{2} \sigma_{n}^{2} \right) - \sigma_{2q}^{2} \sigma_{n}^{2} \left( 4 - \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{n}^{2} \right) \right]}{K\alpha \sigma_{n} \left( \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{n}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( \sigma_{n}^{2} - 1 \right) \left( \sigma_{2q}^{2} - 4 \right)} \\ H_{3} = \frac{2 K\alpha \sigma_{2q}^{2} \left( \sigma_{n}^{2} + \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{2q}^{2} \sigma_{n}^{2} \right)}{\sigma_{n} \left( \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{n}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( \sigma_{n}^{2} - 1 \right) \left( \sigma_{2q}^{2} - 4 \right)}} \\ E_{4} = E_{2} = \frac{K\alpha \sigma_{2q}^{2}}{\sigma_{n} \left( \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{n}^{2} \right) \sqrt{\sigma_{n}^{2} - 1}} , \quad E_{0} = E_{3} = \frac{\sqrt{2} K\alpha \sigma_{0q}^{2}}{\sigma_{n} \left( \sigma_{2q}^{2} - \sigma_{n}^{2} \right) \sqrt{\sigma_{n}^{2} - 1}} \end{array}$$

$$(32)$$

avec :

$$H_1 = \frac{1}{k\alpha} \frac{U_{2q}^2}{U_n^2} f_q$$

$$H_z = K\alpha \frac{\sigma_{zq}^z}{\sigma_H^z} g_q$$
(33)

$$E_1 = E_2 = K\alpha \frac{u_{2q}^2}{v_{11}^2} F_q$$
,  $E_0 = E_3 = K\alpha \frac{u_{0q}^2}{v_{11}^2} d_q$ 

En introduisant les relations (33) dans les équations (31) et en passant aux équations différentielles du second ordre on obtient :

$$\begin{split} \alpha \frac{J^{2}\beta_{n}^{(2)}}{Js^{-2}} + \chi_{n}^{2}\beta_{n}^{(2)} &= -2\chi_{n}^{2}\xi_{2}\beta_{n}^{(0)} - \frac{\Sigma}{q} \left\{ \beta_{2q}^{(1)} \left(f_{q} + \chi_{n}^{2}g_{q}\right) \frac{U_{2q}^{2}}{U_{n}^{2}} + \alpha_{2q}^{(1)} \left(V_{2q}^{2} + \chi_{n}^{2}\right) \frac{U_{2q}^{2}}{U_{n}^{2}} F_{q} + \right. \\ &\quad + \alpha_{0q}^{(1)} \left(V_{0q}^{2} + \xi_{n}^{2}\right) \frac{U_{0q}^{2}}{U_{n}^{2}} d_{q} + \frac{1}{U_{n}^{2}} \left(V_{2q}^{2}f_{q}g_{q} + K^{2}_{2}u_{2q}^{2}F_{q}^{2} + K^{2}_{2}u_{0q}^{2}d_{q}^{2}\right) \beta_{n}^{(0)} \right\} \\ \alpha \frac{\partial^{2}\beta_{n}^{(2)}}{Js^{-2}} + \xi_{n}^{2}\beta_{n}^{(2)} &= -2\xi_{n}^{2}\xi_{2}b_{n}^{(0)} - \frac{\Sigma}{q} \left\{ b_{2q}^{(1)} \left(\frac{1}{2}q + \xi_{2q}^{2}g_{q}\right) \frac{U_{2q}^{2}}{U_{n}^{2}} - \alpha_{2q}^{(1)}2 \frac{u_{2q}^{2}}{U_{n}^{2}} K^{2}a^{2}F_{q} - \right. \\ &\quad - \alpha_{0q}^{(1)}2 \frac{u_{0q}^{2}}{U_{n}^{2}} K^{2}a^{2}d_{q} + \frac{1}{U_{n}^{2}} \left(U_{2q}^{2}f_{q}g_{q} + K^{2}a^{2}u_{2q}^{2}F_{q} + K^{2}a^{2}u_{0q}^{2}d_{q}\right) b_{n}^{(0)} \right\} \end{split}$$

L'élimination de termes séculaires nous permet d'avoir l'expression du coefficient  $\xi_2$  :

$$\begin{split} \xi_{2} &= \frac{1}{2 \sigma_{n}^{2} \gamma_{n}^{2}} \sum_{q} \left\{ \frac{\kappa^{2} \alpha^{2} u_{2q}^{2} F_{q}^{2}}{\nu_{2q}^{2} - \gamma_{n}^{2}} \left( \nu_{2q}^{2} + 3 \gamma_{n}^{2} \right) + \frac{\kappa^{2} \alpha^{2} u_{2q}^{2} d_{q}^{2}}{\nu_{2q}^{2} - \gamma_{n}^{2}} \left( \nu_{2q}^{2} + 3 \gamma_{n}^{2} \right) + \frac{\sigma_{2q}^{2} \gamma_{2q}^{2}}{\gamma_{2q}^{2} - \gamma_{n}^{2}} \left( \frac{\beta_{q}^{2}}{\gamma_{q}^{2}} + 2 \frac{\beta_{q}}{\beta_{q}} \gamma_{n}^{2} + \gamma_{n}^{2} \gamma_{2q}^{2} \right) \right\} \end{split}$$
(35)

Le système précédent devient alors :

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{\partial^{2} \beta_{n}^{(2)}}{\partial S^{-2}} + y_{n}^{2} \beta_{n}^{(2)} = -\frac{1}{U_{n}^{2}} \sum_{q} \left\{ U_{2q}^{2} (\hat{f}_{q} + y_{n}^{2} g_{q}) \beta_{2q}^{(1)} + U_{2q}^{2} F_{q} (v_{2q}^{2} + y_{n}^{2}) \alpha_{2q}^{(1)} + U_{0q}^{2} d_{q} (v_{0q}^{2} + y_{n}^{2}) \alpha_{0q}^{(1)} \right\}$$

$$\frac{a^{2}}{3} \frac{\partial^{2} \beta_{n}^{(2)}}{\partial S^{-2}} + y_{n}^{2} \beta_{n}^{(2)} = -\frac{1}{U_{n}^{2}} \sum_{q} \left\{ U_{2q}^{2} (\hat{f}_{q} + y_{2q}^{2} g_{q}) \beta_{2q}^{(1)} - 2K^{2} a^{2} u_{2q}^{2} F_{q} \alpha_{2q}^{(1)} - 2K^{2} a^{2} u_{0q}^{2} d_{q} \alpha_{0q}^{(1)} \right\}$$

$$(36)$$

où  $\beta_{2s}^{*(1)}(S^*)$ ,  $b_{2q}^{*(1)}(S^*)$ ,  $a_{2q}^{*(1)}(S^*)$ ,  $a_{2q}^{*(1)}(S^*)$ ,  $a_{0q}^{*(1)}(S^*)$ ,  $a_{0q}^{*(1)}(S^*)$  sont respectivement les solutions des équations homogènes relatives à chacun de ces coefficients. Ceux-ci sont donnés par les relations (6) de l'Annexe E.

Pour la constante de propagation ainsi que pour les ondes TE<sub>11</sub>
réfléchie et transmise on trouve les relations similaires à celles obtenues
pour la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie :

$$y_{ii}'' = \frac{y_{ii}}{1 + \frac{\alpha^2}{R^2} \xi_2}$$
 (37)

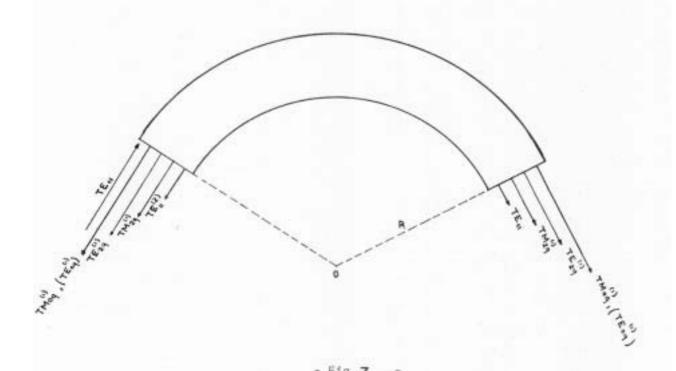
$$b''_{n}(0) = \frac{\alpha^{2}}{B^{2}}b_{o}Q''_{q}(k\alpha)$$
 (38)

$$b_{11}''(s_i) = b_0 \left[ 1 + \frac{\alpha^2}{R^2} T_q''(\kappa \alpha) \right] e^{-i\gamma_m'' s_i/\alpha}$$
 (39)

où Q\*, T\* sont aussi fonctions de la fréquence normalisée Ka données dans l'Annexe G par les relations (2).

#### 3. RELATIONS ENERGETIQUES

Un bilan énergétique peut être effectué en calculant le flux du vecteur de Poynting sortant de la surface constituée par le guide courbé, fermé par ses sections d'entrée et de sortie (Fig. 7 ).



La conservation de l'énergie s'exprime par la relation :

$$\frac{1}{2}\operatorname{Re}\iint_{S} \left(\vec{E}_{t_{T}} \wedge \vec{H}_{t_{T}}^{*}\right) \cdot \vec{u}_{S} \, ds - \frac{1}{2} \operatorname{Re}\iint_{S} \left(\vec{E}_{t_{R}} \wedge \vec{H}_{t_{R}}^{*}\right) \cdot \vec{u}_{S} \, ds =$$

$$= \frac{1}{2}\operatorname{Re}\iint_{S} \left(\vec{E}_{t_{Z}} \wedge \vec{H}_{t_{Z}}^{*}\right) \cdot \vec{u}_{S} \, ds$$

$$= \frac{1}{2}\operatorname{Re}\iint_{S} \left(\vec{E}_{t_{Z}} \wedge \vec{H}_{t_{Z}}^{*}\right) \cdot \vec{u}_{S} \, ds$$

$$(40)$$

Les indices T,R et I désignent respectivement les ondes transmise, réfléchie et incidente.

La première intégrale représente la puissance totale transmise, transportée par le mode  $TE_{44}$  et par les modes parasites d'ordre  $\{1\}$ .

La deuxième intégrale représente la puissante totale réfléchie, transportée par les modes parasites d'ordre (1). La puissance **réfléchie** transportée par le mode TE<sub>11</sub> a été négligée car elle est d'ordre (4).

L'intégrale du second membre représente la puissance incidente transportée par le mode TE<sub>4+</sub> à l'entrée du coude.

On a alors les relations énergétiques suivantes pour chacune des deux polarisations :

$$\frac{1}{2} \text{Re} \iint_{S} (\vec{E}_{t_{T}} \wedge \vec{H}_{t_{T}}^{*}) \cdot \vec{u}_{S} \, dS = \begin{cases} P_{T}^{"}(TE_{2q}^{(i)})_{+} P_{T}^{"}(TM_{eq}^{(i)})_{+} P_{T}^{"}(TM_{2q}^{(i)})_{+} P_{T}^{"}(TE_{H}) \\ P_{T}^{i}(TE_{2q}^{(i)})_{+} P_{T}^{i}(TE_{eq}^{(i)})_{+} P_{T}^{i}(TM_{2q}^{(i)})_{+} P_{T}^{i}(TE_{H}) \end{cases}$$

$$(41)$$

$$\frac{1}{2} \text{Re} \iint_{5} (\vec{E}_{t_{R}} \wedge \vec{H}_{t_{R}}^{*}) \cdot \vec{u}_{s} \, ds \, = \, \begin{cases} P_{R}^{''} (\top E_{2q}^{(i)})_{+} P_{R}^{''} (\top M_{eq}^{(i)})_{+} P_{R}^{''} (\top M_{2q}^{(i)})_{+} \\ P_{R}^{\perp} (\top E_{2q}^{(i)})_{+} P_{R}^{\perp} (\top E_{eq}^{(i)})_{+} P_{R}^{\perp} (\top M_{2q}^{(i)})_{+} \end{cases}$$

Dans ces expressions, un terme tel que  $P_T^{r}(TE_{2q}^{[1]})$  désigne la puissance transmise à travers le coude et transportée par le mode  $TE_{2q}$  d'ordre (1) pour la polarisation parallèle au plan de symétrie du coude.

Afin de simplifier les expressions on a considéré que la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> est normalisée à l'unité à l'entrée du coude :

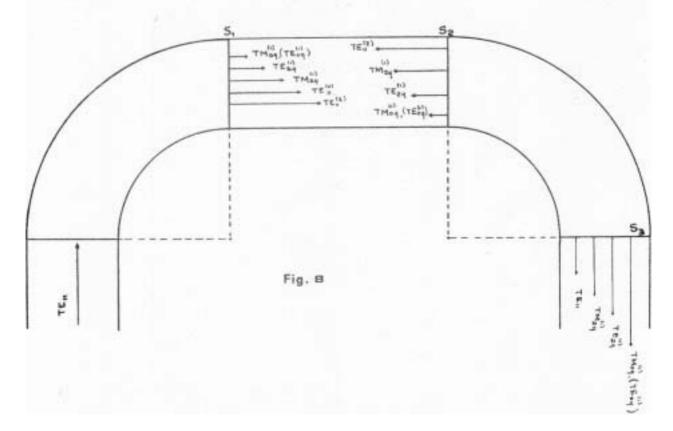
$$\frac{1}{2} \operatorname{Re} \iint \left( \vec{E}_{t_{\Sigma}} \wedge \vec{H}_{t_{\Sigma}}^* \right) \cdot \vec{u}_{S} dS = P_{\Sigma} \left( T E_{\pi} \right) = 1$$

L'expression du développement du champ électromagnétique en modes propres dont les coefficients ont été déterminés précédemment, ainsi que les relations d'orthogonalité données dans l'Annexe A permettent de calculer les expressions des puissances réfléchie et transmise relatives à chaque mode. Ce calcul est présenté dans l'Annexe H qui comporte en outre une vérification à l'ordre (2) de la conservation de l'énergie.

# 4. ETUDE DE DEUX COUDES DE LONGUEUR S, SEPARES PAR UN TRONCON DE GUIDE DE LONGUEUR L

L'étude théorique limitée à un coude de longueur S<sub>1</sub> peut être généralisée au cas de structures plus complexes comprenant des coudes successifs dans plusieurs plans séparés par des tronçons de guide de longueur quelconques.

Nous nous sommes limités au cas de deux coudes successifs ayant les mêmes caractéristiques géométriques (rayon de courbure et longueur identiques). Les deux coudes sont séparés par un tronçon de guide rectiligne de longueur L variable. De plus nous evons considéré le cas le plus défavorable où les deux coudes se trouvent dans le même plan.



Nous avons montré dans les paragraphes précédents qu'à la sortie du premier coude nous avons des modes "parasites" d'ordre (1) et le mode TE<sub>11</sub>. Pour ce dernier, nous avons montré que son amplitude est obtenue par la superposition d'une onde TE<sub>11</sub> d'ordre (0) et d'une onde TE<sub>11</sub> d'ordre (2). Ces modes, après avoir parcouru le tronçon du guide, pénètrent dans le deuxième coude.

Dans ce deuxième coude nous avons donc des ondes transmises qui sont la superposition des modes "parasites" dûs au premier coude et des modes parasites qui sont excités dans le deuxième coude par le mode TE<sub>44</sub> d'ordre (o).

Les ondes réfléchies des modes "parasites" après avoir parcouru le tronçon du guide dans le sens inverse excitent dans le premier coude le mode TE<sub>44</sub> d'ordre (2).

A la sortie du deuxième coude l'amplitude du mode TE<sub>11</sub> est donc modifiée et peut être décomposée de la manière suivante :

- un terme d'ordre (o) correspondant à l'approximation du guide rectiligne
- un terme d'ordre (2) excité par les modes parasites d'ordre (1) du premier coude
- un terme d'ordre (2) excité par les modes parasites d'ordre (1) du deuxième coude
- un terme d'ordre (2) provenant du premier coude excité par les modes parasites d'ordre (1) réfléchis dans le deuxième coude.

Pour trouver les solutions d'ordre (2) du mode TE<sub>11</sub>, il suffit alors de résoudre les systèmes d'équations différentielles (10) et (30) vérifiés par les modes parasites d'ordre (1), en modifiant les conditions aux limites à la sortie du premier coude et à l'entrée du deuxième. Ces conditions pour les modes d'ordre (1) sont données par les relations suiventes :

#### I. Conditions à la sortie du premier coude

$$Q_{nq}^{(i)}(s_{1}^{*}) - Z_{0} \frac{\lambda_{nq}}{kq} A_{nq}^{(i)}(s_{1}^{*}) = 2A_{R}(s_{2}^{*}) e^{-j\lambda_{nq}L/\alpha} \qquad \text{pour un mode } TM_{nq}^{(1)}$$

$$b_{nq}^{(i)}(s_{1}^{*}) + Z_{0} \frac{k\alpha}{\gamma_{nq}} \beta_{nq}^{(i)}(s_{1}^{*}) = 2B_{R}(s_{1}^{*}) e^{-j\gamma_{nq}L/\alpha} \qquad \text{pour un mode } TE_{nq}^{(1)}$$

 $A_R$  et  $B_R$  sont respectivement l'amplitude de l'onde réfléchie du mode  $TM_{nq}^{(1)}$  et  $TE_{nq}^{(1)}$  à l'entrée du deuxième coude.

## II. Conditions à l'entrée du deuxième coude

$$a_{nq}^{(i)}(s_z^*)_+ Z_o \frac{v_{nq}}{k\alpha} d_{nq}^{(i)}(s_z^*) = 2A_{\tau}(s_i^*)e^{-jv_{nq}L/\alpha}$$
 pour un mode  $TM_{nq}^{(1)}$ 

(43)

$$b_{nq}^{(1)}(s_2^*) - Z_0 \frac{k\alpha}{b_{nq}} \beta_{nq}^{(1)}(s_2^*) = 2B_T(s_1^*) e^{-i\frac{k}{2}nq}$$
 pour un mode  $TE_{nq}^{(1)}$ 

 $\rm A_T$  et  $\rm B_T$  sont respectivement l'amplitude de l'onde transmise du mode  $\rm TM_{nq}^{(1)}$  et  $\rm TE_{nq}^{(1)}$  à la sortie du premier coude

Les solutions obtenues d'ordre (1) injectées ensuite dans les équations différentielles (21) et (36) permettent d'en déduire les solutions d'ordre (2) du mode TE<sub>44</sub>.

Les résultats obtenus sont des relations similaires à celles obtenues pour la polarisation parallèle et la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie, dans le cas d'un seul coude :

$$b_{tt}^{\perp}(s_3) = b_0 \left[ 1 + \frac{a^2}{R^2} S^{\perp}(ka, L) \right] e^{2j \int_a^L S_t/a} e^{-jg_0 L/a}$$
(44)

$$b''_{ii}(S_3) = b_0 \left[ i + \frac{a^2}{R^2} S''(ka, L) \right] e^{2j \xi''_{ii} S_5/a} e^{-j \xi \cdot L/a}$$
(45)

Avec S<sup>1</sup> et S<sup>#</sup> fonctions de la fréquence normalisée et de longueur L du tronçon du guide données dans l'Annexe F par les relations (3) et (4).

#### CONCLUSION

La méthode de perturbation appliquée aux coefficients du développement en modes propres permet de ramener ce problème à la résolution de systèmes d'équations dont les seconds membres sont connus pour chaque ordre en a/R en fonction des solutions des ordres précédents. Ces systèmes deviennent rapidement complexes et nous nous sommes limités à l'ordre (2).

La présence des termes séculaires a nécessité l'utilisation de la méthode de Poincaré. L'annulation de ces termes permet le calcul des coefficients du polynôme intervenant dans la variable modifiée S\*. Ainsi on trouve que le coefficient en a/R est nul, ce qui traduit l'absence de perturbation d'ordre (1) du mode TE<sub>44</sub> dans le guide courbé.

La méthode de Poincaré traduit l'influence de la perturbation de la structure à la fois sur l'amplitude du mode TE<sub>11</sub> et la constante de propagation.

Au cours de cette étude nous avons montré que les constantes de propagation à l'intérieur du coude, suivant les deux directions privilégiées du mode TE<sub>44</sub> sont différentes ainsi que leurs coefficients de transmission.

CHAPITRE IV

# RÉSOLUTION PAR LA MÉTHODE MATRICIELLE

La méthode de perturbation exposée dans le chapitre précédent conduit à des expressions analytiques permettant de déduire l'influence de la courbure sur la propagation du mode  $TE_{11}$ . La validité de ces expressions limitées à l'ordre (2) est directement liée à la valeur du rapport a/R choisie comme paramètre de perturbation et à celle de la fréquence de fonctionnement. Ainsi, il nous a paru nécessaire d'entreprendre la vérification des principaux résultats analytiques : constante de propagation dans le guide et énergie transmise par la méthode matricielle, qui permet de résoudre numériquement un système de n équations différentielles couplées linéaires et homogènes à n inconnues. On a limité dans notre cas le nombre n d'équations à 18 pour la polarisation perpendiculaire et à 20 pour la polarisation parallèle au plan de symétrie.

### 1. PRINCIPE DE LA METHODE

Soit le système d'équations différentielles écrit sous la forme matricielle :

$$\frac{\partial}{\partial S} \{X\} = \{A\} \{X\}$$
 (1)

La matrice colonne {X} représente les coefficients du développement en modes propres que nous voulons déterminer et la matrice (A) les coefficients de couplage.

On cherche des solutions particulières du système (1) ayant la forme suivente :

$$\{X\} = \{Y\} e^{j\lambda S}$$
 (2)

 $\{Y\}$  sont les vecteurs propres de la matrice  $\{A\}$  associés aux valeurs propres  $\lambda$  .

La résolution du problème se ramène à la recherche des valeurs propres λ et des vecteurs propres associés {Y} , d'une matrice non symétrique réelle ou complexe. La solution générale du système sera donc une combinaison linéaire de ces solutions particulières. Les constantes linéaires arbitraires introduites sont déterminées à partir des conditions aux limites à l'entrée et à la sortie du coude (Annexe I).

#### 2. ALGORITHMES UTILISES

Pour la résolution du problème de valeurs propres on a utilisé la méthode de Danilevski {35} qui transforme une matrice réelle quelconque en une autre matrice dite de "Frobénius" (Annexe J). Cette méthode permet d'obtenir le polynôme caractéristique de la matrice. Les racines de ce polynôme, recherchées à l'aide de la méthode de Bairstow donnée dans l'Annexe K, sont les valeurs propres de la matrice {A} .

Soit donc  $\lambda_0$  une valeur propre calculés par la méthode de Danilevski, qui est une approximation de la valeur  $\lambda$  que l'on désire déterminer. Après avoir calculé la matrice (  $\{A\}$  -  $\lambda_0$   $\{I\}$  ) on a un système linéaire à résoudre de la forme :

$$(A) - \lambda_0 \{I\} \} \{V_{k+1}\} = \{Y_k\}$$
 (3)

avec  $\{I\}$  la matrice unitaire  $\{Y\}$  un vecteur connu et  $\{V\}$  un vecteur inconnu. Pour la résolution de ce système, on applique l'algorithme de la puissance itérée dont le principe est donné dans l'Annexe L. Cette méthode nous permet d'obtenir la valeur propre exacte  $\lambda$  et le vecteur propre essocié.

Pour effectuer le calcul des constantes arbitraires {C} de la combinaison linéaire des solutions perticulières, on introduit les conditions aux limites et on aboutit à un système de la forme :

$$\{D\}$$
  $\{C\}$  =  $\{B\}$   $\{4\}$ 

Ces conditions aux limites sont les mêmes que celles utiliséss pour la méthode de perturbation. Etant donné que le déterminant A de la matrice {D} est différent de zéro, la matrice {D}<sup>-1</sup> inverse de la matrice {D} existe et en multipliant à gauche par {D}<sup>-1</sup>, on obtient la solution {C} sous la forme :

$$\{C\} = \{D\}^{-1} \{B\}$$
 (5)

L'organigramme de la méthode de résolution numérique est représenté dans la figure ( 9 ).

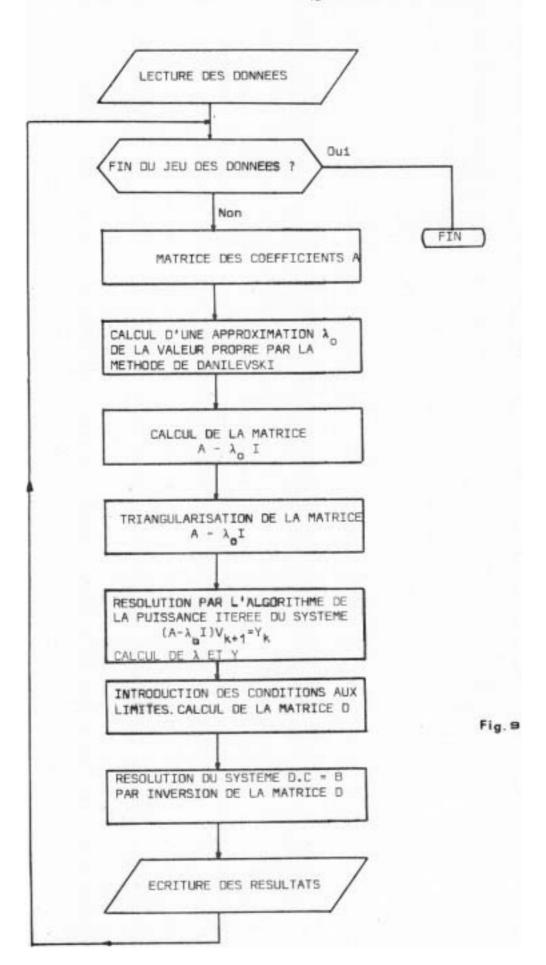
#### 3. SYSTEMES D'EQUATIONS DIFFERENTIELLES

Dans le cas de la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie du coude, nous avons appliqué cette méthode numérique à un système d'équations différentielles limité à 18 équations, déduit directement à partir du système (3) de l'Annexe D. Les modes qui apparaissent dans ces équations sont les suivants :

Ces modes ont été choisis d'après l'ordre d'apparition des fréquences de coupure jusqu'à une fréquence normalisée ka = 5,4. Cette valeur par exemple correspond pour le guide circulaire classique WC 109 à 22 GHz.

Pour la polarisation parallèle au plan de symétrie du coude nous avons limité le système différentiel à 20 équations comprenant les modes suivants :

Les deux systèmes sont donnés par les équations (4) et (5). Les expressions des coefficients de couplage qui apparaissent dans ces systèmes sont donnés dans l'Annexe L.



### POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

$$\frac{3\beta_{11}}{35} = L_{1}b_{11} + H_{1}b_{21} + H_{2}b_{01} + E_{1}a_{21}$$

$$\frac{3b_{11}}{35} = L_{2}\beta_{11} + H_{3}\beta_{21} + H_{4}\beta_{01} + E_{2}a_{21}$$

$$\frac{3\beta_{21}}{35} = L_{3}b_{21} + H_{5}b_{11} + H_{6}b_{31} + E_{3}a_{11} + H_{7}b_{12} + E_{4}a_{31}$$

$$\frac{3\beta_{21}}{35} = L_{4}\beta_{21} + H_{8}\beta_{11} + H_{3}\beta_{21} + E_{5}\alpha_{11} + H_{10}\beta_{12} + E_{6}\alpha_{31}$$

$$\frac{3b_{21}}{35} = L_{5}\beta_{21} + H_{11}\beta_{11} + H_{12}\beta_{12}$$

$$\frac{3b_{21}}{35} = L_{5}\beta_{21} + H_{13}\beta_{11} + H_{14}\beta_{12}$$

$$\frac{3b_{21}}{35} = L_{6}\beta_{21} + H_{13}\beta_{11} + H_{14}\beta_{12}$$

$$\frac{3a_{11}}{35} = K_{1}a_{11} + E_{1}a_{21} + H_{15}\beta_{21}$$

$$\frac{3a_{11}}{35} = K_{2}a_{11} + E_{13}\beta_{11} + H_{16}\beta_{21}$$

$$\frac{3b_{21}}{35} = L_{6}\beta_{21} + H_{13}\beta_{21} + H_{20}\beta_{41} + E_{40}a_{21}$$

$$\frac{3b_{21}}{35} = L_{6}\beta_{21} + H_{13}\beta_{21} + H_{20}\beta_{41} + E_{40}a_{21}$$

$$\frac{3a_{21}}{35} = K_{3}a_{21} + E_{11}a_{11} + E_{12}a_{31} + H_{21}\beta_{11} + H_{22}\beta_{22} + H_{23}\beta_{12}$$

$$\frac{3a_{21}}{35} = K_{4}\alpha_{21} + E_{13}\alpha_{11} + E_{14}\alpha_{21} + H_{24}\beta_{11} + H_{22}\beta_{22} + H_{26}\beta_{12}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = L_{6}\beta_{41} + H_{27}\beta_{21} + E_{15}a_{21}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = L_{10}\beta_{41} + H_{28}\beta_{21} + B_{10}\beta_{01} + E_{17}a_{21}$$

$$\frac{3b_{42}}{35} = L_{10}\beta_{41} + H_{28}\beta_{21} + H_{30}\beta_{01} + E_{17}a_{21}$$

$$\frac{3b_{42}}{35} = L_{12}\beta_{12} + H_{21}\beta_{21} + H_{32}\beta_{01} + E_{18}a_{21}$$

$$\frac{3b_{42}}{35} = L_{12}\beta_{12} + H_{21}\beta_{21} + H_{22}\beta_{01} + E_{18}a_{21}$$

$$\frac{3b_{42}}{35} = K_{6}a_{31} + E_{13}a_{21} + H_{32}\beta_{21} + H_{36}\beta_{41}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = K_{6}a_{31} + E_{13}a_{21} + H_{32}\beta_{21} + H_{36}\beta_{41}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = K_{6}a_{31} + E_{20}a_{21} + H_{32}\beta_{21} + H_{36}\beta_{41}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = K_{6}a_{31} + E_{20}a_{21} + H_{32}\beta_{21} + H_{36}\beta_{41}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = K_{6}a_{31} + E_{20}a_{21} + H_{32}\beta_{21} + H_{36}\beta_{41}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = K_{6}a_{31} + E_{20}a_{21} + H_{32}\beta_{21} + H_{36}\beta_{41}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = K_{6}a_{31} + E_{30}a_{21} + H_{32}\beta_{21} + H_{36}\beta_{41}$$

$$\frac{3b_{41}}{35} = K_{6}a_{31} + E_{30}a_{21} + H_{32}\beta_{21} + H_{36}\beta_$$

Eq. (4)

# POLARISATION PARALLELE AU PLAN DE SYMETRIE

3 p. =	L, b + H, b + E, a + E . a + E . a	} TE <sub>11</sub>
$\frac{3p^{*}}{2p^{*}} =$		
3000 =	K, a., + E, a. + H3 b. + H4 b.2	} TM0,
$\frac{\partial a_{**}}{\partial s} =$	Kadon + EBdn + Hs Bn + H6 Brz	
38m =	L3b2, + H3b1, + H8b3, + E3a, + H3b12+ 6,031	} TE 21
36m =		
3x" =		} TM11
30. =	Kada + 44 B21 + E16d01 + E17d21 + E18d02	
3B= =	AND THE CONTRACT OF THE CONTRA	$\Big\}\ {\rm TE}_{31}$
1)2 =	L6 B31 + H17 B21 + H18 B41 + E20 021	
John =	k5 azi + Ezi an + Ezz azi + Higbu+ Hz. ba + Hzi biz	} TM <sub>21</sub>
20-	Koda, + Ezzd., + Ezzda, + Hzz B., + Hzz Ba+ Hzz Biz	
3841 =	L+ b41 + H25 b31 + E25 Q31	} TE41
3b41 =	L8 B41 + H26 B31 + E26 0(3)	
3812 m		} TE <sub>12</sub>
3612 =	LIEBIZ + HEBBEI + E30 dzi + E31 dei + E32 doz	
-	k, a + E 35 a + H 25 b + H 30 b 12	$\bigg\}\ {\rm TM}_{02}$
30.2	= kodoz + Ezadu + Hz, Bu + Hzz Biz	
John :	= K3 Q31 + E35 Q21 + H33 b21 + H34 b4,	} TM31
Jds :	= K10 d31 + E36 d21 + H35 B21 + H36 B41	

#### CONCLUSION

La méthode matricielle destinée surtout à tester la validité de la méthode de perturbation nous oblige à écrire un grand nombre d'équations différentielles. Les coefficients de couplage entre les différents modes pris en compte, donnés par les intégrales sur la section du guide ont été déterminées analytiquement. Ce calcul d'intégrales n'est possible que si le nombre des modes est relativement faible. Nous l'avons effectué pour des approximations à 9 modes pour la polarisation perpendiculaire et 10 modes pour la polarisation parallèle au plan de symétrie.

CHAPITRE V

# COMPARAISON DES DEUX MÉTHODES -EXPLOITATION DES RÉSULTATS OBTENUS.

Dans le chapitre précédent on a présenté la méthode numérique permettant la résolution d'un système d'équations différentielles. Le programme de calcul mis au point se révèle très efficace puisqu'il permet de déterminer rapidement toutes les caractéristiques électromagnétiques d'un coude.

Dans la première partie de ce dernier chapitre, nous avons comparé les résultats obtenus par la méthode de perturbation et par la méthode matricielle pour les principales caractéristiques électromagnétiques d'un coude.

Cette comparaison nous a permis de déterminer la validité des expressions analytiques obtenues par la méthode de perturbation et les limites d'utilisation.

La deuxième partie est consacrée à l'exploitation numérique des expressions analytiques de la méthode de perturbation. Ces études ont porté sur l'évolution des pertes additionnelles, l'ondulation du temps de propagation de groupe, la diaphonie dans le cas du transport de deux polarisations, à la sortie des coudes d'angle d'ouverture de 90° pour des rayons de courbure différents. Comme application, on a considéré le guide circulaire classique WC 109 ayant un diamètre de 2,779 cm.

#### 1 - COMPARAISON DE LA METHODE MATRICIELLE ET DE LA METHODE DE PERTURBATION

### 1.1. Constante de propagation

La méthode de perturbation nous a permis de donner l'expression analytique de la constante de propagation dans un coude. Rappelons que dans le cas de la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie celle-ci est donnée par la relation suivante :

$$\chi_{ii}^{\perp} = \frac{\chi_{ii}}{1 + \frac{\alpha^2}{R^2} \eta_2}$$
 (1)

et dans le cas de la polarisation parallèle au plan de symétrie la constante de propagation modifiée est donnée par la relation suivante :

$$g_{ii}'' = \frac{g_{ii}}{1 + \frac{\alpha^2}{R^2} \xi_2}$$
 (2)

avec  $n_2$  et  $\epsilon_2$  les coefficients en a $^2/R^2$  du développement par la méthode de Poincaré.

Etant donné que le rapport a/R reste très faible, les constantes de propagation diffèrent très peu de celles du guide rectiligne. Pour qu'on puisse avoir une idée de cette différence, l'écart relatif entre la constante de propagation du guide courbé et la constante de propagation du guide rectiligne est présenté en fonction de la fréquence normalisée ka sur la figure (10) pour la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie et sur la figure (11) pour la polarisation parallèle au plan de symétrie. Les paramètres géométriques du coude sont : angle d'ouverture 90° et rayons de courbure variant de 50 cm à 100 cm pour le guide circulaire WC 109 (2a = 2,779 cm).

Pour la polarisation perpendiculaire (fig.10) la concordance des résultats entre les deux méthodes est parfaite jusqu'à ka = 6 pour tous les rayons de courbure choisis.

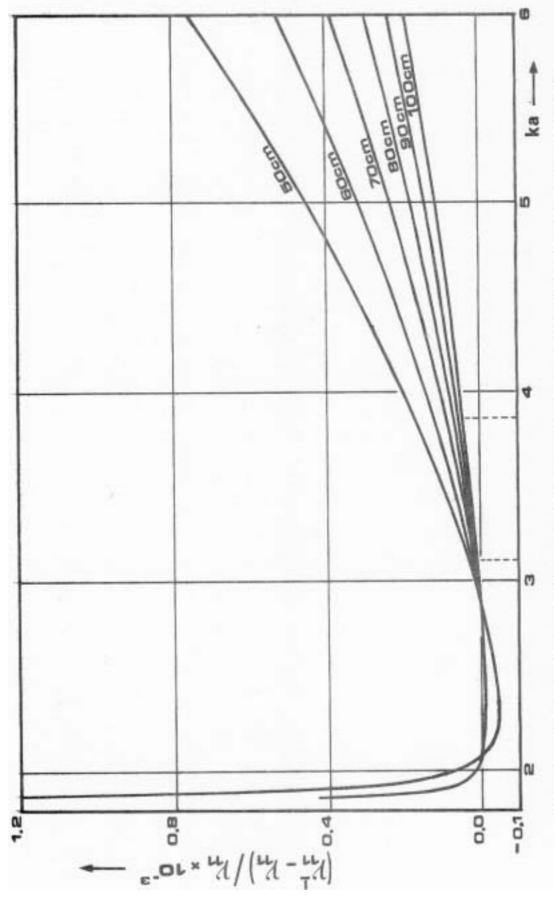
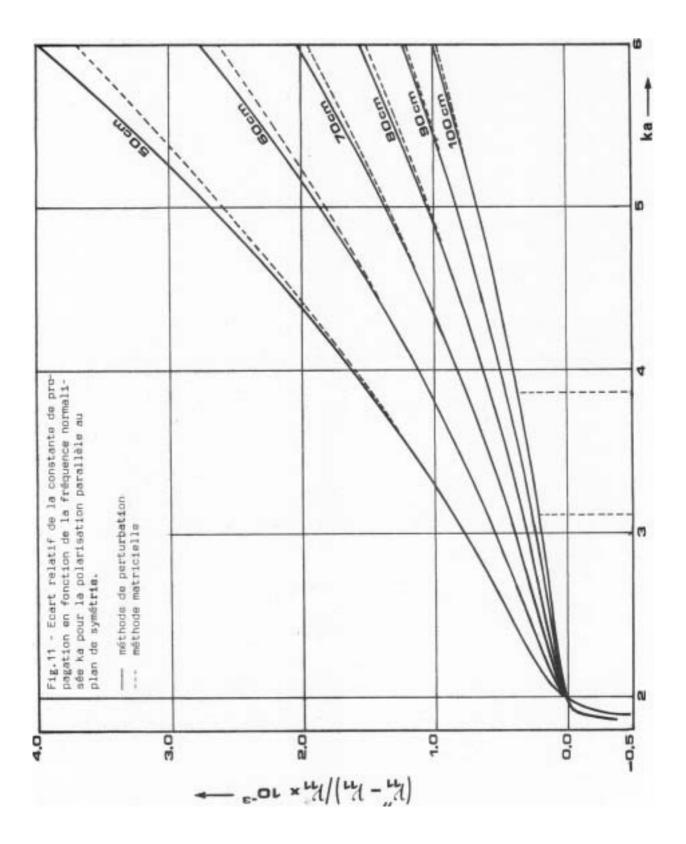


Fig.10 - Ecart relatif de la constante de propagation en fonction de la fréquence normalisée ka pour la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie. --- méthode de perturbation



Pour la polarisation parallèle (fig. 11) l'écart entre les deux méthodes diminue au fur et à mesure que le rayon de courbure R augmente. Pour la bande de fréquence entre &a = 3,11 et 3,86 (qui correspond à la bande passante utile comprise entre 10,7 GHz et 13,25 GHz) le désaccord reste acceptable (de l'ordre de 1,2 %) pour un rayon de courbure R=50 cm. Pour des rayons supérieurs à celui-ci, la concordance entre les deux méthodes est parfaite dans cette bande de fréquence.

### 1.2. Relations énergétiques

D'après la méthode de perturbation, rappelons que le rapport de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> à la sortie d'un coude sur la puissance transportée par le même mode à l'entrée du coude est donné par les relations suivantes pour les deux polarisations :

$$\left(\frac{P_k}{P_i}\right)^{\frac{1}{2}} = 1 + 2\frac{\alpha^2}{R^2} \operatorname{Re}\left\{T_q^{\frac{1}{2}}(K\alpha)\right\}$$
(3)

$$\left(\frac{P_{t}}{P_{i}}\right)'' = 1 + 2\frac{\alpha^{2}}{R^{2}} \operatorname{Re}\left\{T_{q}''(\kappa\alpha)\right\}$$
(4)

Les courbes des figures (12) à (19) présentent l'évolution de ce rapport calculé d'après les relations (3) et (4) en fonction de la fréquence normalisée ka à la sortie d'un coude à 90° pour des rayons de courbure différents du guide circulaire WC 109.

Pour la polarisation parallèle et pour R = 50 cm (fig.12) le désaccord entre les deux méthodes reste acceptable (moins de 1 %) jusqu'à ka = 3,92. Si nous augmentons R, l'écart entre les deux méthodes diminue. Par exemple pour R = 100 cm (fig.17), les courbes obtenues sont confondues jusqu'à ka = 3,98. L'écart devient plus important après cette valeur mais le désaccord reste acceptable jusqu'à ka = 5,4.

Pour la polarisation perpendiculaire et pour un rayon de courbure de 50 cm (fig. 18) la concordance des résultats est parfaite jusqu'à ka = 4,86. Le désaccord entre les deux méthodes reste acceptable jusqu'à ka = 6,32. Pour un rayon de courbure R = 100 cm (fig. 19) les résultats obtenus sont quasiment parfaits jusqu'à ka = 6,8.

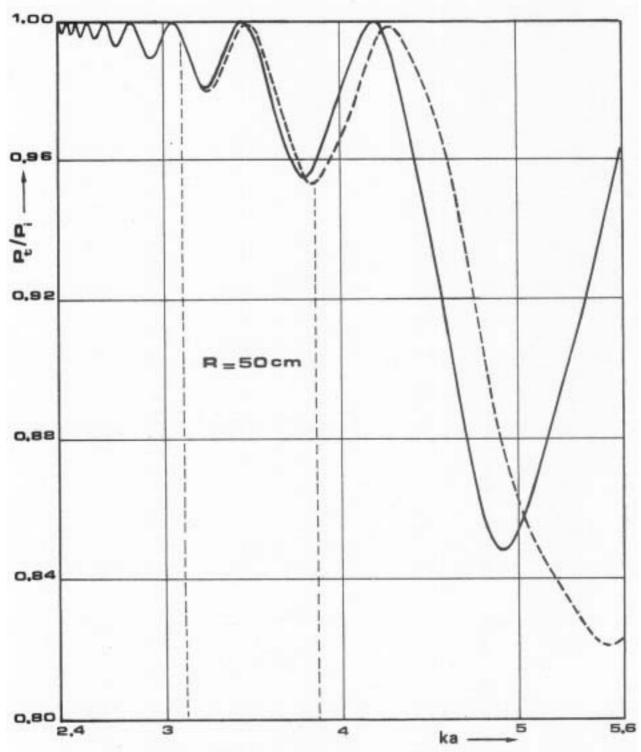


Fig.12 - Puissance normalisée transportée par le mode TE<sub>11</sub> en fonction de la fréquence normalisée ka pour la polarisation parallèle

Paramètres géométriques : coude à 90° R = 50 cm 2a = 2,779 cm

---- méthode de perturbation ---- méthode matricielle

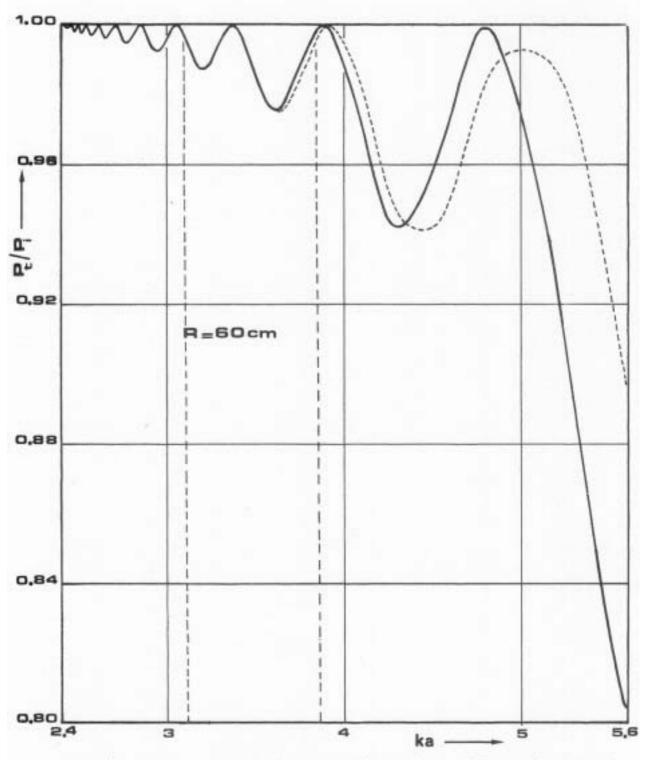


Fig. 13 - Puissance normalisée transportée par le mode TE<sub>11</sub> en fonction de la fréquence normalisée ka pour la polarisation parallèle Paramètres géométriques : coude à 90° R = 60 cm 2a = 2,778 cm

<sup>-</sup> méthode de perturbation

<sup>---</sup> méthode matricielle.

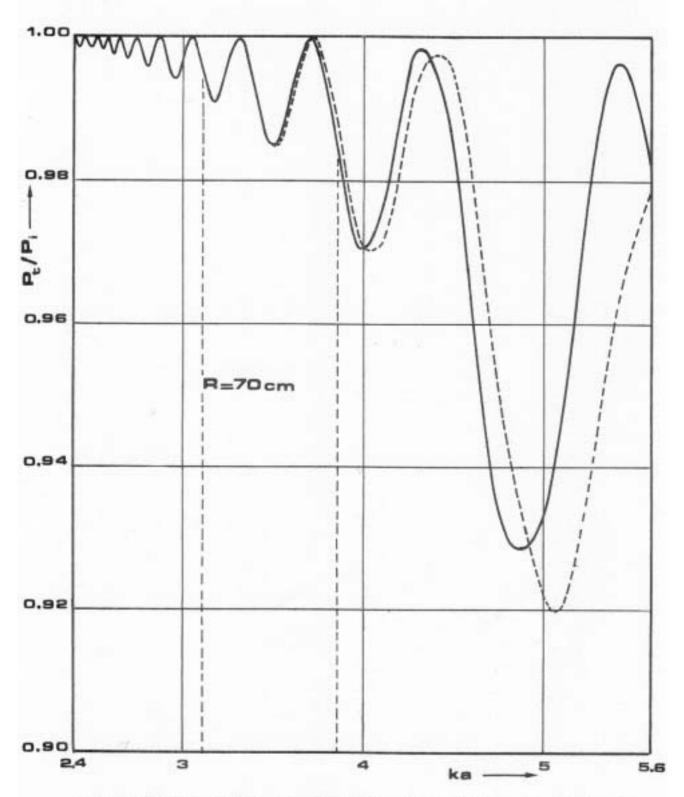


Fig.14 - Puissance normalisée transportée par le mode TE<sub>11</sub> en fonction de la fréquence normalisée ka pour la polarisation parallèle Paramètres géométriques : coude à 90° R = 70 cm 2a = 2.779 cm

méthode de perturbation --- méthode matricielle.

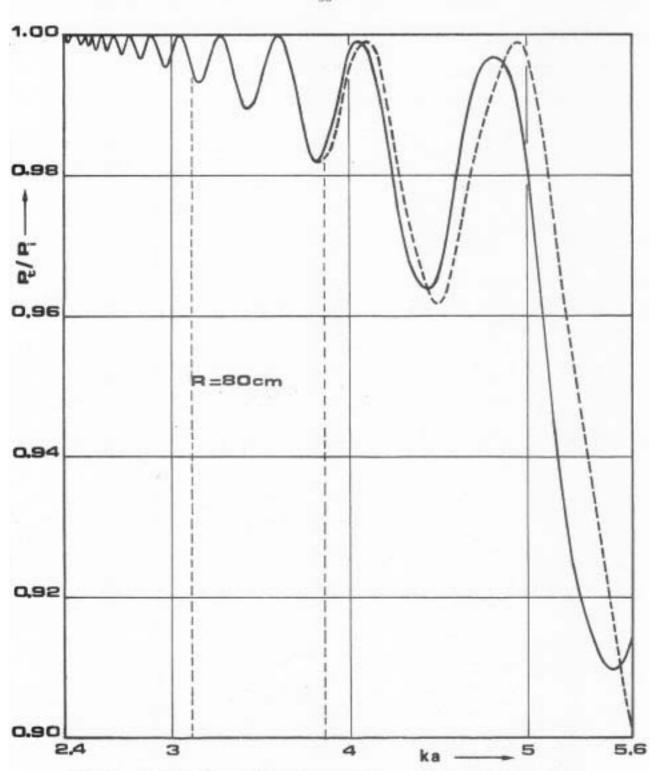


Fig. 15 - Puissance normalisée transportée par le mode TE<sub>11</sub> en fonction de la fréquence normalisée ka pour la polarisation parallèle Paramètres géométriques : coude à 90° R \* 80 cm 2a = 2,779 cm

méthode de perturbation méthode matricielle.

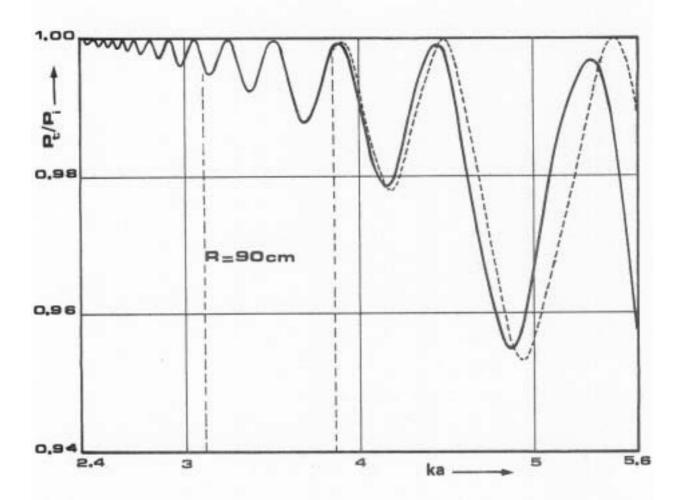


Fig.16 - Puissance normalisée transportée par le mode TE<sub>11</sub> en fonction de la fréquence normalisée ka pour la polarisation parallèle

Paramètres géométriques : coude à 90° R = 90 cm 2a = 2,779 cm

méthode de perturbation

---- méthode matricielle

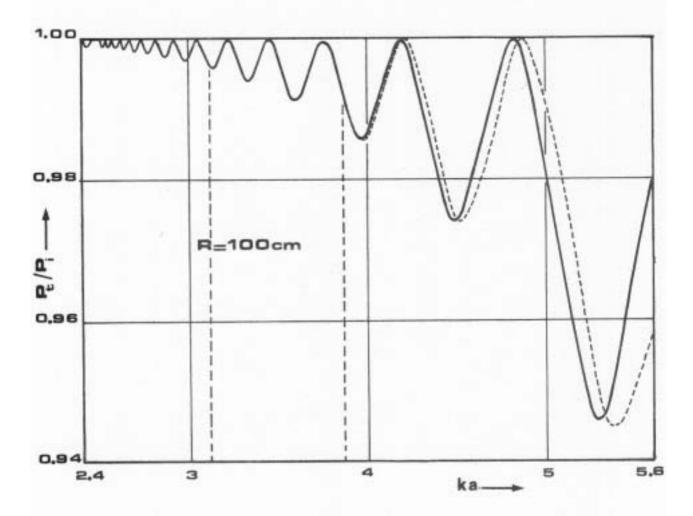


Fig. 17 - Puissance normalisée transportée par le mode TE<sub>11</sub> en fonction de la fréquence normalisée ka pour la polarisation parallèle Paramètres géométriques : coude à 90° R = 100 cm 2a = 2,779 cm

méthode de perturbation

<sup>---</sup> méthode matricielle

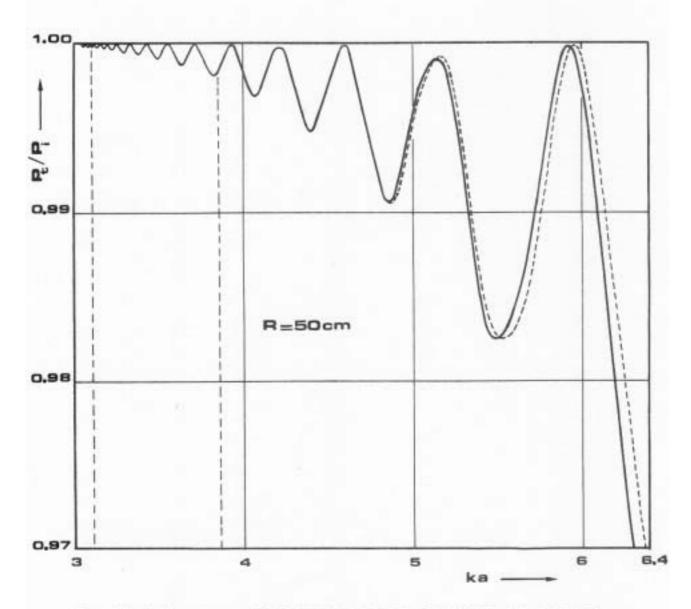
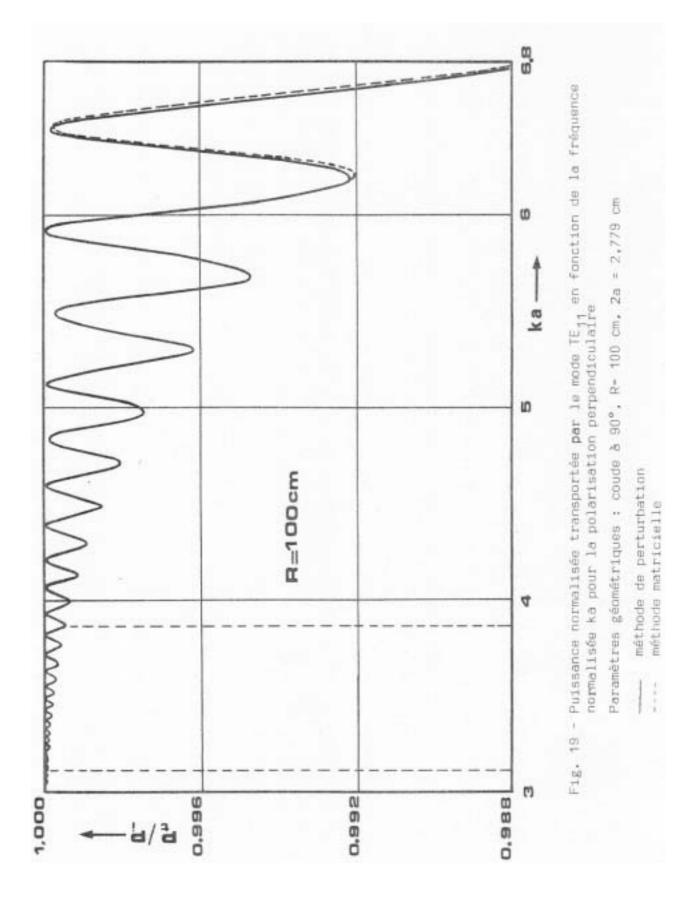


Fig. 18 - Puissance normalisée transportée par le mode TE<sub>11</sub> en fonction de la fréquence normalisée Ka pour la polarisation perpendiculaire Paramètres géométriques : coude à 90°, R = 50 cm , 2a = 2,779 cm

<sup>-</sup> méthode de perturbation

<sup>---</sup> méthode matricielle



#### 1.3. Conclusion

La comparaison de la méthode de perturbation et de la méthode matricielle montre que :

- . la méthode de perturbation bien qu'approximative conduit à des expressions analytiques qui peuvent être utilisées jusqu'à des valeurs du rayon de courbure égales à 50 cm pour le guide WC 109 de diamètre 2a = 2,779 cm et pour une fréquence normalisée inférieure à 3,92.
- la méthode matricielle qui est une méthode plus exacte de résolution mais uniquement numérique doit être utilisée pour des rayons de courbure inférieurs à 50 cm dans le cas du guide WC 109.

# 2. EXPLOITATION DE LA METHODE DE PERTURBATION

# 2.1. Puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub>

A la sortie d'un coude la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> dépend de la fréquence (figure 12 à 19). Pour certaines fréquences, le mode TE<sub>11</sub> n'est pratiquement pas atténué, alors que pour d'autres il est nettement atténué. Au fur et à mesure que la fréquence augmente, les oscillations sont de plus en plus profondes avec une légère modulation des maximums.

Les relations analytiques obtenues par la méthode de perturbation permettent d'exprimer approximativement l'équation de l'enveloppe des minimums. Cette équation est donnée dans l'annexe (G) pour les deux polarisations par les relations (7,8). Ces expressions montrent que les enveloppes sont indépendantes de la longueur du coude et qu'elles dépendent seulement de la fréquence et du rapport a/R.

La figure (20) présente l'enveloppe de 2 Re  $\{ T_{\bf q}^{(w)} | {\bf ka} \} \}$  en fonction de la fréquence normalisée pour les deux polarisations. On constate que la polarisation parallèle est beaucoup plus perturbée que la polarisation perpendiculaire. Cette différence est due au couplage du mode  ${\rm TE}_{11}$  avec le mode  ${\rm TM}_{01}$ . Cette figure montre que les pertes du mode fondamental augmenteront rapidement avec la fréquence pour la polarisation parallèle tandis que pour la polarisation perpendiculaire elles augmenteront très lentement.

Les figures (21) et (22) présentent respectivement pour la polarisation perpendiculaire et la polarisation parallèle le réseau des courbes relatives à des rayons de courbure variant de 50 cm à 100 cm pour le guide WC 109. Ces courbes sont les enveloppes des minimums de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> à la sortie d'un coude à 90°. On constate que la puissance transportée diminue au fur et à mesure que le rayon de courbure diminue car le couplage devient de plus en plus fort.

#### 2.2. Pertes additionnelles

L'atténuation du mode TE<sub>11</sub> à la sortie d'un coude est déterminée par la relation suivante :

$$\alpha_{(dB)} = -10 \log \left( \frac{P_t}{P_i} \right)$$
 (5)

avec  $P_t/P_i$  la puissance normalisée transportée par le mode  $TE_{11}$  à la sortie du coude.

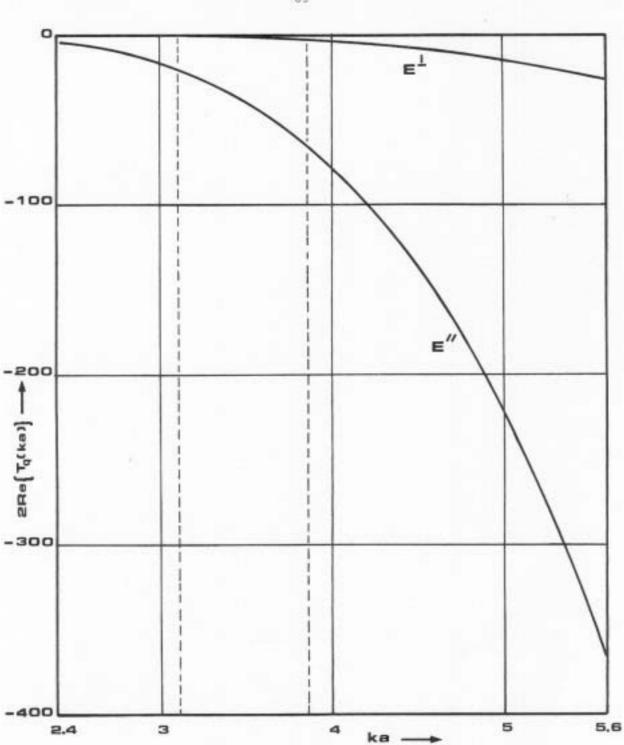


Fig. 20 - Evolution de l'enveloppe du terme 2 Re  $\{T_q(ka)\}$  pris par la relation énergétique :  $(P_t/P_1) \perp (//) = 1 + \frac{2a^2 Re}{R^2} \{T_q + (//)(ka)\}$  en fonction de la fréquence normalisée pour les deux polarisations.

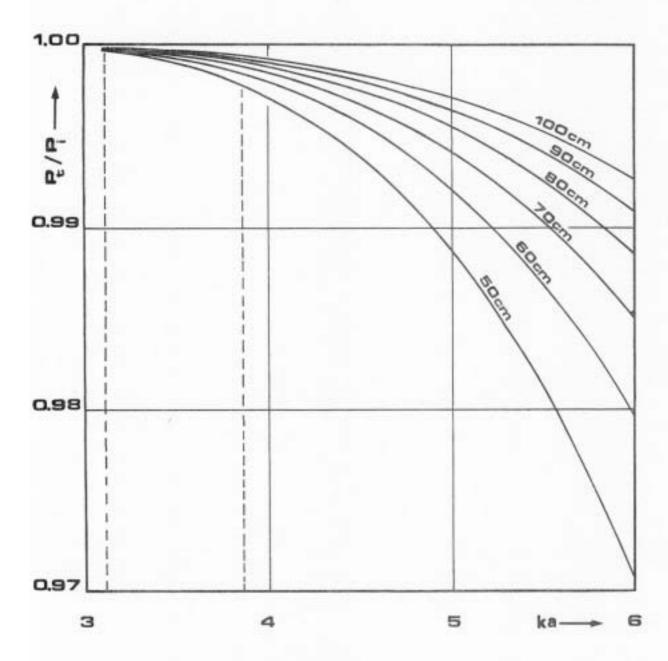


Fig.21 - Enveloppe des minimums de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> à la sortie d'un coude à **90°** pour la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie

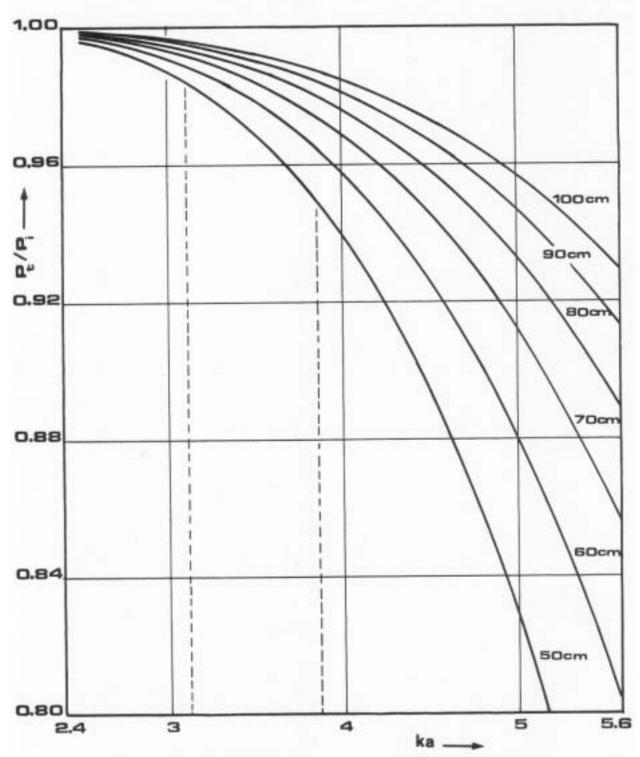


Fig. 22 - Enveloppe des minimums de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> à la sortie d'un coude à 90° pour la polarisation parallèle au plan de symétrie.

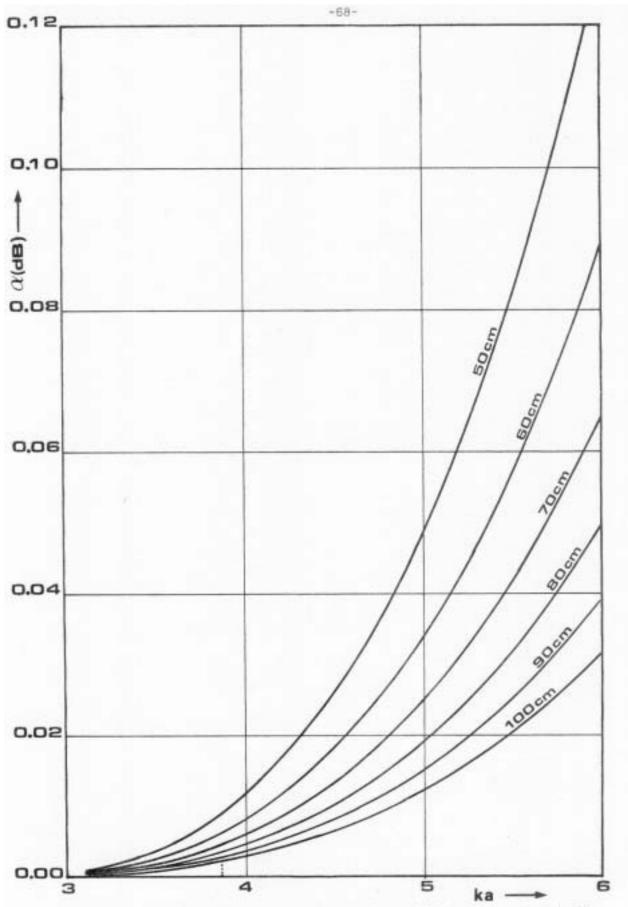


Fig. 23 - Enveloppe des maximums des pertes additionnelles du mode TE<sub>11</sub> à la sortie d'un coude à 90° pour la polarisation perpendiculaire au plan de symétrie.

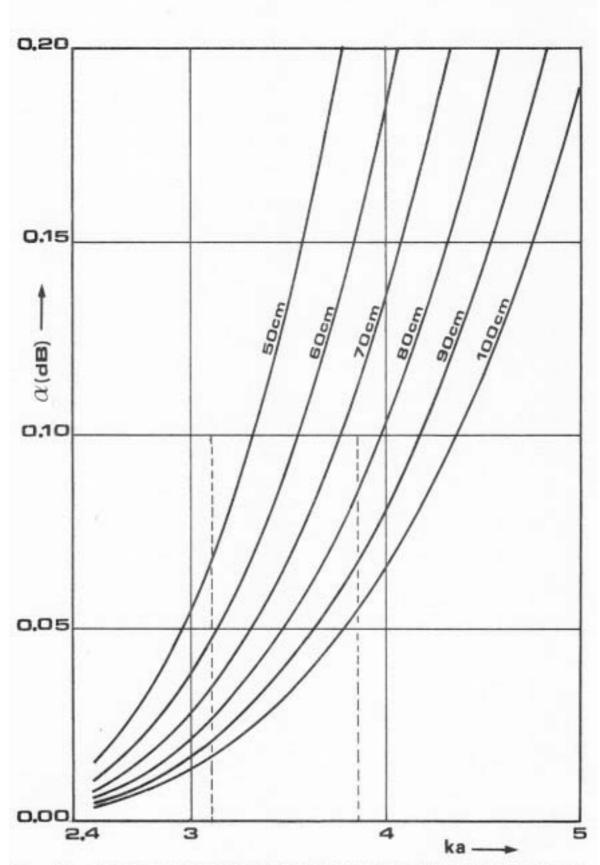


Fig. 24 - Enveloppe des maximums des pertes additionnelles du mode TE 11 à la sortie d'un coude à 90° pour la polarisation paral-.1èle au plan de symétrie.

L'atténuation en fonction de la fréquence pour les deux polarisations est représentée par des courbes qui oscillent de plus en plus profondément. Les maximums de ces courbes correspondent au minimums de la puissance transportée.

Pour simplifier la présentation, nous avons représenté sur un même graphique, l'enveloppe des maximums de ces oscillations en fonction de la fréquence normalisée ka. Les figures (23) et (24) présentent respectivement ces enveloppes en fonction de ka pour des rayons de courbure variant de 50 à 100 cm. Dans le cas de la polarisation du mode TE<sub>11</sub> perpendiculaire au plan de symétrie du coude les pertes restent nettement inférieures à 0,1 dB dans la bande passante utile entre 3,11 et 3,86 (figure 23). Par contre dans le cas de la polarisation parallèle les pertes sont nettement plus importantes : dans le bande de fréquence utile, les pertes restent inférieures à 0,1 dB pour des rayons de courbure supérieurs à 70 cm.

## 2.3. Angles de Jouguet

Pour des valeurs discrètes de l'angle d'ouverture ou de la fréquence, le mode TE<sub>11</sub> n'est pas ou très peu atténué par le coude. Cœs angles critiques appelés "angles de Jouguet" ont été mis en évidence par Jouguet (7).

La complexité des expressions analytiques obtenues pour le méthode de perturbation exclut pratiquement la possibilité d'obtenir une expression analytique simple pour les angles de Jouguet sauf si on considère un couplage de mode à mode.

La figure 25<sub>a</sub> présente la variation de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> en fonction de l'angle d'ouverture ¢ pour certaines valeurs de la fréquence normalisée et pour les deux polarisations.

- pour la polarisation perpendiculaire et pour ka = 3.6 la variation est périodique de période 8.4 °. A cette fréquence le mode ne se couple qu'avec le mode TE<sub>21</sub> et l'expression analytique qui permet d'avoir les angles de Jouguet est simple :

$$\Phi_{\mathbf{y}}^{\perp} = 2K\pi \frac{\alpha}{R} \frac{1 + \frac{\alpha^2}{R^2} \gamma_2}{\xi_{11} - \xi_{21}}$$
 (6)

Pour ka = 4,6 l'amplitude de la puissance transportée présente une légère modulation car deux modes  $(TE_{24}$  et  $TE_{04})$  sont couplés avec le mode  $TE_{14}$ .

-Pour la polarisation parallèle, nous constatons le même phénomène. La variation de la puissance transportée est périodique pour ka = 2.6. A cette fré-

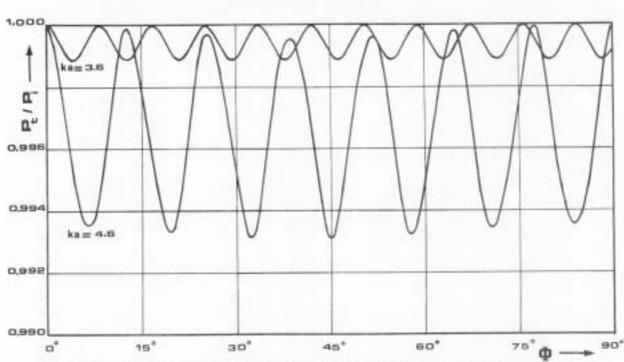


Fig. 25a- Variation de puissance transportés par le mode TE<sub>41</sub> à la sortie d'un coude de rayon de courbure de SD om pour le polarisation perpendiculaire en fonction de l'angle d'ouverture du coude.

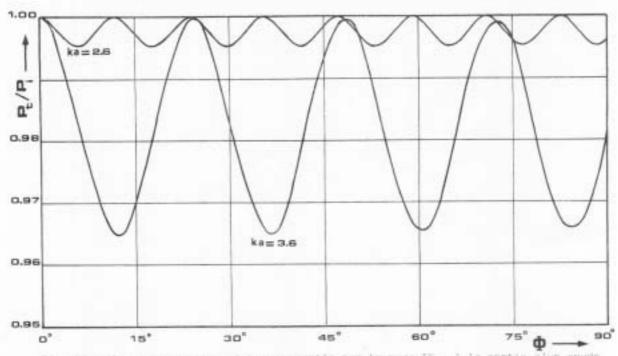


Fig. 256 - Variation de puissance transportée par le mode TE, à la sortie d'un coude de rayon de courcure de 50 cm pour la polarisation parallèle et fonction de l'angle d'ouverture du coude.

quence seul le mode  $TM_{\hat{0}\hat{1}}$  se couple avec le mode  $TE_{\hat{1}\hat{1}}$ . La période est de 11,8 conformément à la relation :

$$\Phi_{J}'' = 2K\pi \frac{\alpha}{R} \frac{1 + \frac{\alpha^{2}}{R^{3}} \xi_{2}}{\chi_{H} - \gamma_{01}}$$
 (7)

Pour ka = 3,6 on constate une légère modulation de la puissance transportée car deux modes parasites  $(TM_{01}, TE_{21})$  se propagent à cette fréquence.

On voit donc qu'il est possible d'envisager des transmissions pratiquement sans pertes par ondes TE<sub>11</sub> non seulement dans des guides parfaitement rectilignes mais aussi dans des structures composées de parties rectilignes raccordées par des coudes à condition que la géométrie des coudes soit soigneusement calculée.

# 2.4. Puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> dans le cas de deux coudes séparés par un tronçon de guide

Les figures (26) et (27) présentent en fonction de la fréquence normalisée ka l'évolution de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> pour les deux
polarisations à la sortie de deux coudes séparés par un tronçon de guide de longueur L = 100 cm. Ces courbes présentent des pics d'absorption qui proviennent
de réflexions multiples dans le tronçon de guide et dont la position dépend de sa
longueur. Cette propriété est vérifiés par les figures (28), (29) où la longueur
du tronçon de guide est L = 200 cm, les coudes restant identiques. La position
et l'amplitude des pics sont totalement différentes. Mais pour un signal qui couvrirait une très large bande ayant un spectre de fréquence compris entre la fréquence de coupure du premier mode parasite et ka égal 4 par exemple, les pertes
de deux coudes auraient tendance à s'ajouter. C'est ainsi que les pertes totales
à la sortie du deuxième coude seront deux fois les pertes du premier coude, à 6 %
près pour la polarisation perpendiculaire et 4,6 % pour la polarisation parallèle
[fig.30].

Sur les figures (27) et (29) la ligne horizontale en pointillé indique un niveau d'atténuation de 0,2 dB au-dessus duquel les pertes sont acceptables. Les pertes additionnelles sont donc admissibles dans la bande de fréquence utile pour un rayon de courbure de 100 cm pour la polarisation parallèle puisqu'elles sont inférieures à 0,2 dB. De même pour la polarisation perpendiculaire les pertes additionnelles restent nettement inférieures à 0,2 dB.

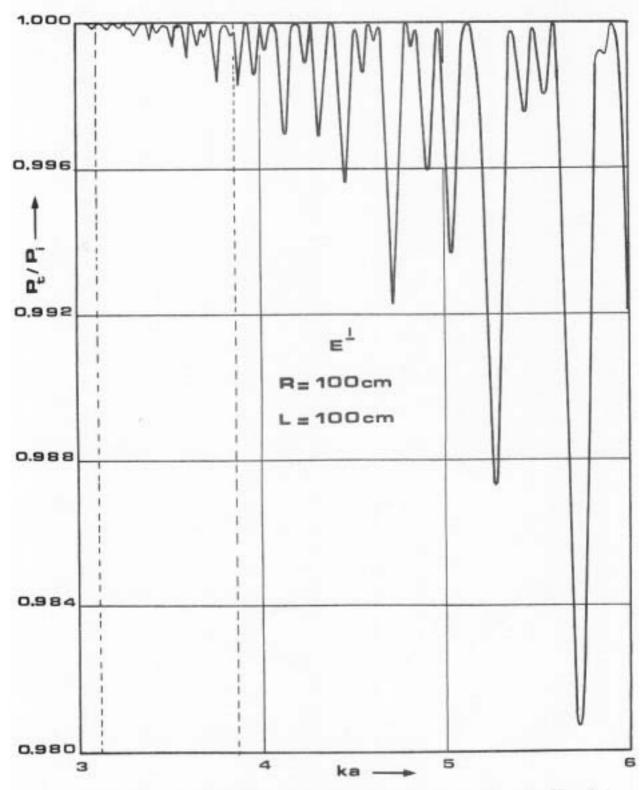


Fig. 26 - Variation de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> à la sortie de deux coudes séparés par un tronçon de guide de longueur L = 100 cm pour la polarisation perpendiculaire.

Autres paramètres géométriques : coudes à 90° R = 100 cm.

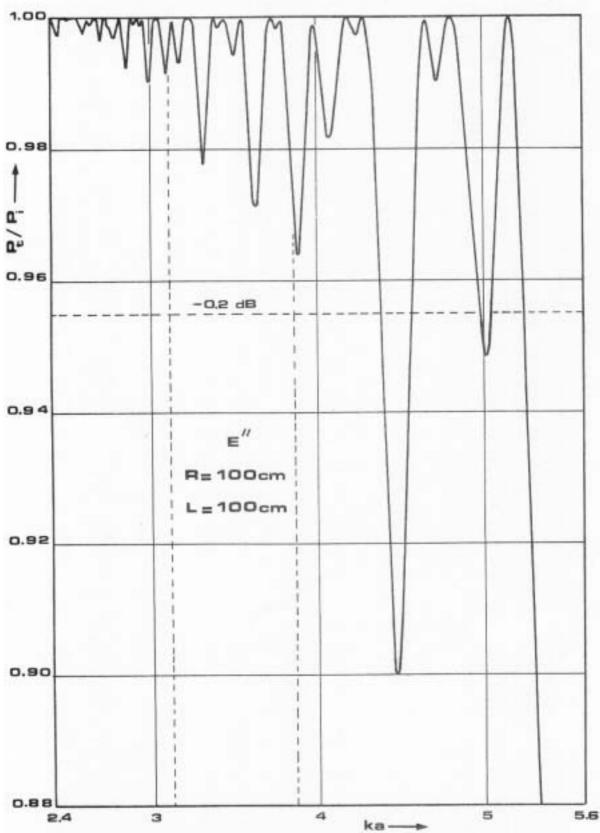


Fig.27 - Variation de la puissance transportée par le mode TE 1 à la sortie de deux coudes séparés par un tronçon de guide de longueur L = 100cm pour la polarisation parallèle. Autres paramètres géométriques : coudes à 90° R=100cm.

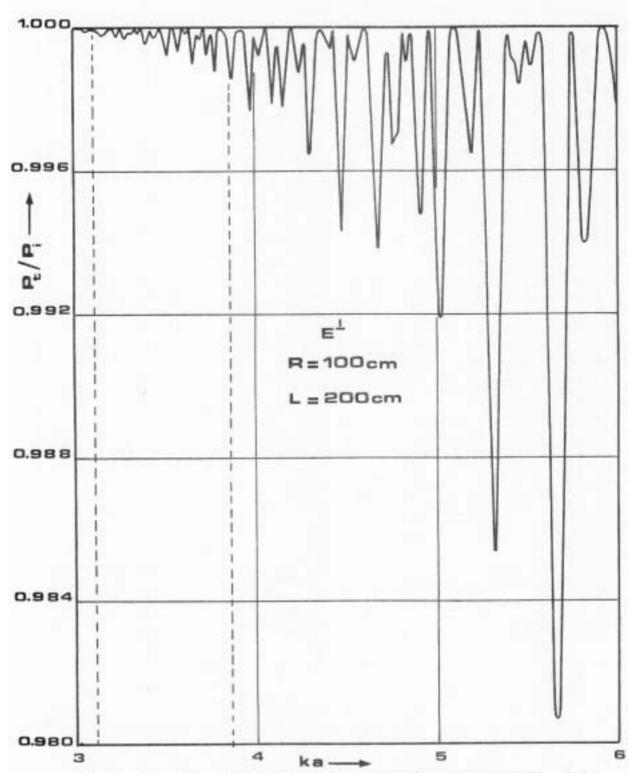


Fig.28 - Variation de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> à la sortie de deux coudes séparés par un tronçon de guide de longueur L=200 pour la polarisation perpendiculaire. Autres paramètres géométriques : coudes à 90°, R=200 cm.

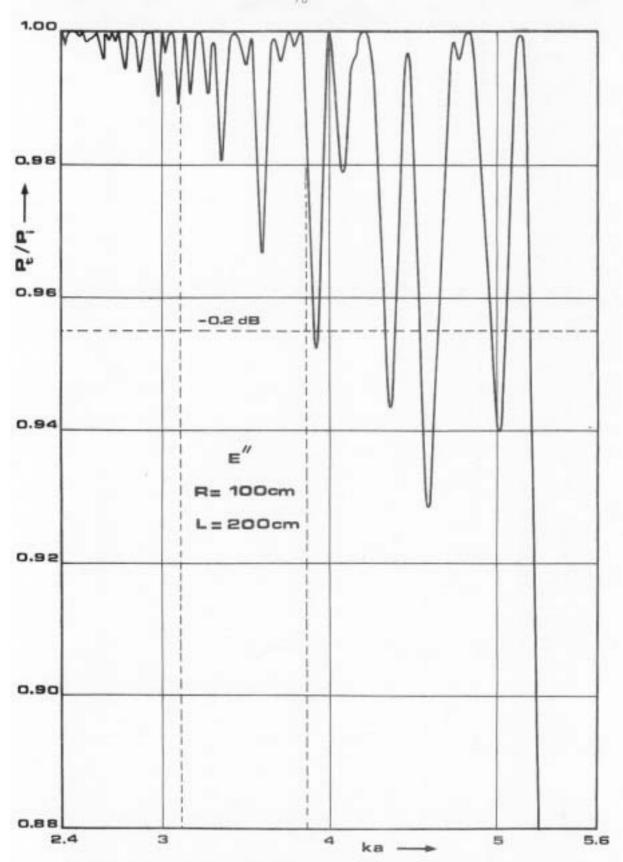
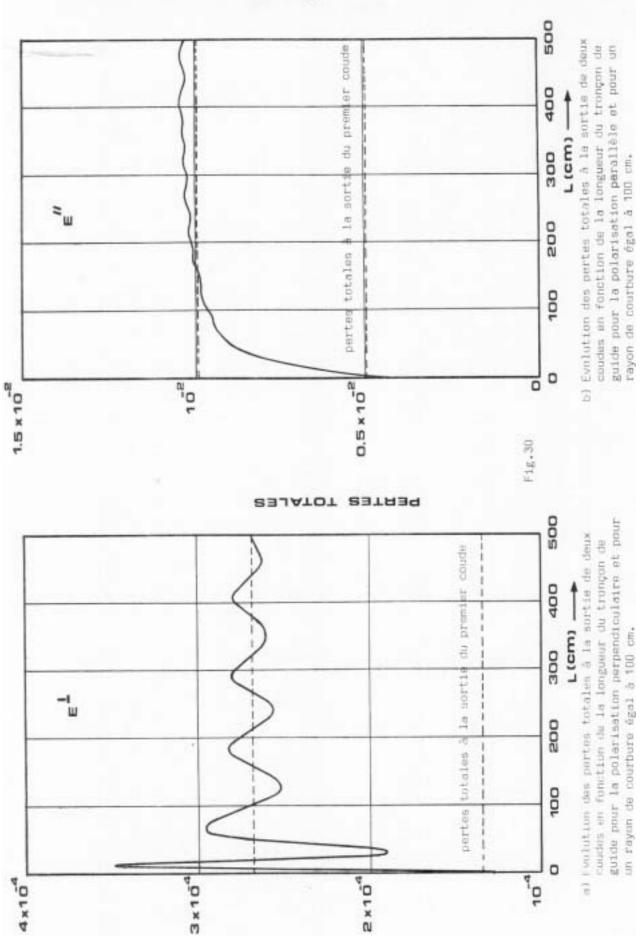


Fig.28 - Variation de la puissance transportée par le mode TE<sub>11</sub> à la sertie de deux coudes séparés par un tronçon de guide de longueur L-200 pour la polarisation parallèle. Autres paramètres géométriques : coudes à 90°. R = 200 cm.





## 2.5 - Ondulation du temps de propagation de groupe

Le temps de propagation de groupe est défini par la relation suivante :

$$\tau = \frac{d\phi}{d\omega}$$
 (8)

 $\phi$  représente le déphasage pour une longueur L du guide. Cette relation peut s'écrire en posant  $\omega = \frac{c}{a}$  ka ;

$$\tau = \frac{d}{c} \frac{d\phi}{d(ka)}$$
(9)

Le déphasage  $\phi_g$  du guide rectiligne pour le mode  $TE_{\uparrow\uparrow}$  s'obtient à partir de la constante de propagation  $\gamma_{\downarrow\uparrow}$  et de la longueur L du guide :

$$\phi g = \gamma_{11} L$$
 (10)

Dans le cas d'un coude de même longueur que le guide rectiligne L=S<sub>1</sub>.

le déphasage à la sortie du coude pour les deux polarisations est obtenu à partir des relations (25) et (39) du chapitre III en prenant l'argument de l'amplitude du mode TE<sub>11</sub> à la sortie du coude :

$$\varphi_{c}^{\perp} = Arg[b_{ii}^{L}(s_{i})]$$

$$\varphi_{c}'' = Arg[b_{ii}''(s_{i})]$$
(11)

avec

$$b_{11}^{I}(S_{1}) = b_{0} \left[ 1 + \frac{\alpha^{2}}{R^{2}} T_{q}^{I}(k\alpha) \right] e^{-jg_{11}^{I} S_{1}/\alpha}$$

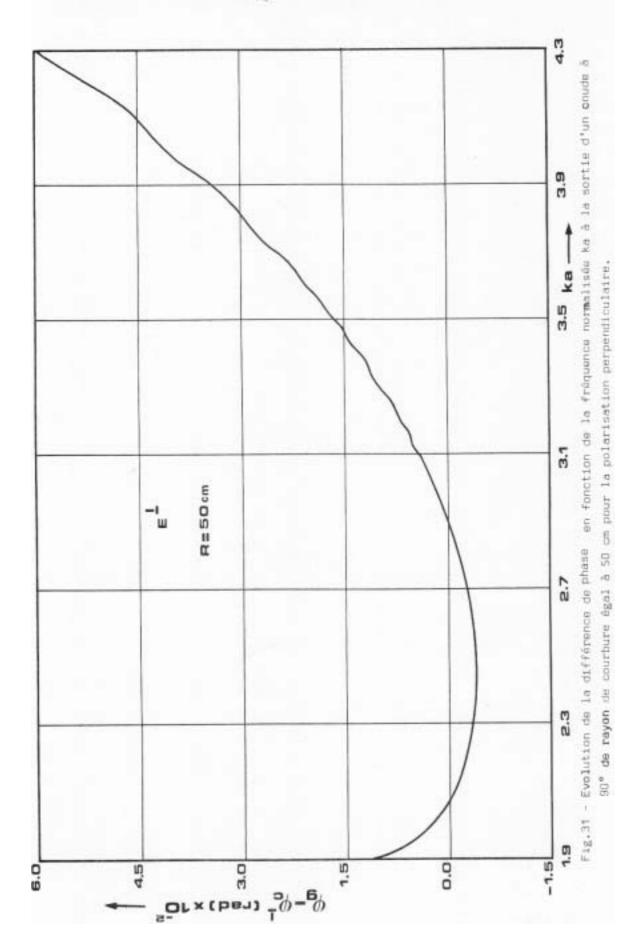
$$b_{11}^{II}(S_{1}) = b_{0} \left[ 1 + \frac{\alpha^{2}}{R^{2}} T_{q}^{II}(k\alpha) \right] e^{-jg_{11}^{II} S_{1}/\alpha}$$
(12)

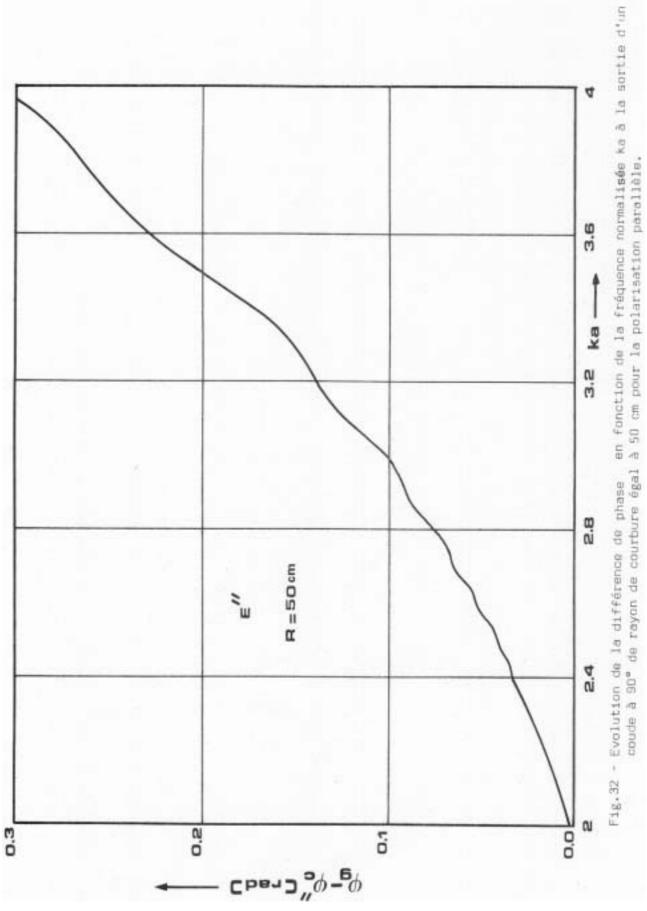
Les déphasages  $\phi_G^I$  et  $\phi_G''$  pour les deux polarisations à la sortie d'un coude sont très peu différents du déphasage  $\phi_g$  du guide rectiligne, de même longueur. Pour mettre plus facilement en évidence l'ondulation du temps de propagation de groupe, nous avons calculé la différence des déphasages pour les deux polarisations :

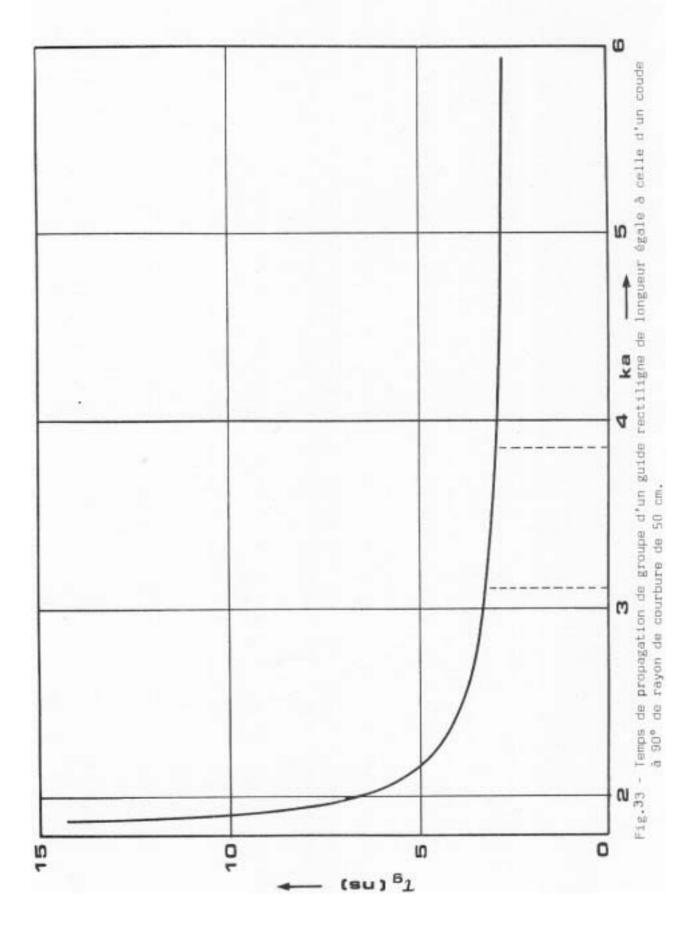
$$\varphi' = \varphi_8 - \varphi_6^{\perp}$$

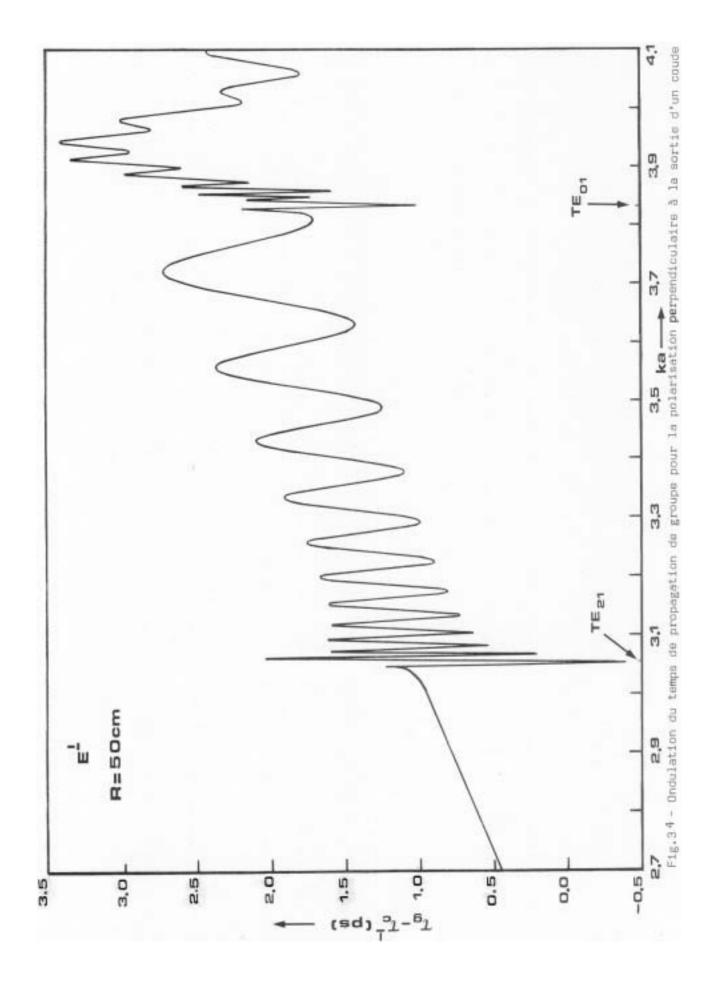
$$\varphi'' = \varphi_8 - \varphi_6^{\prime\prime}$$
(13)

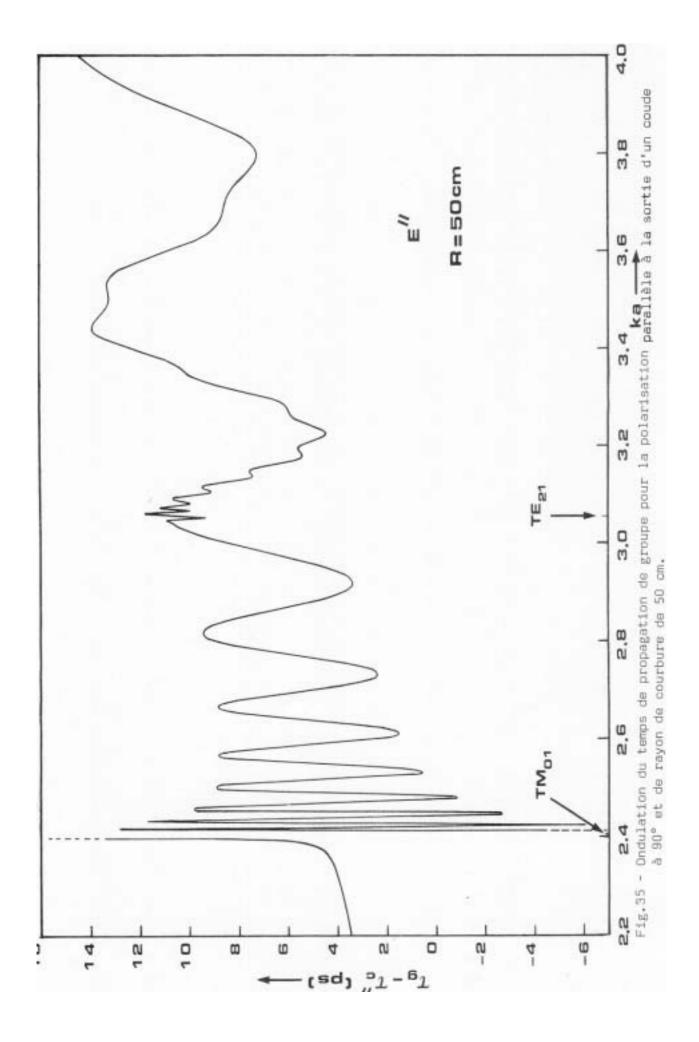


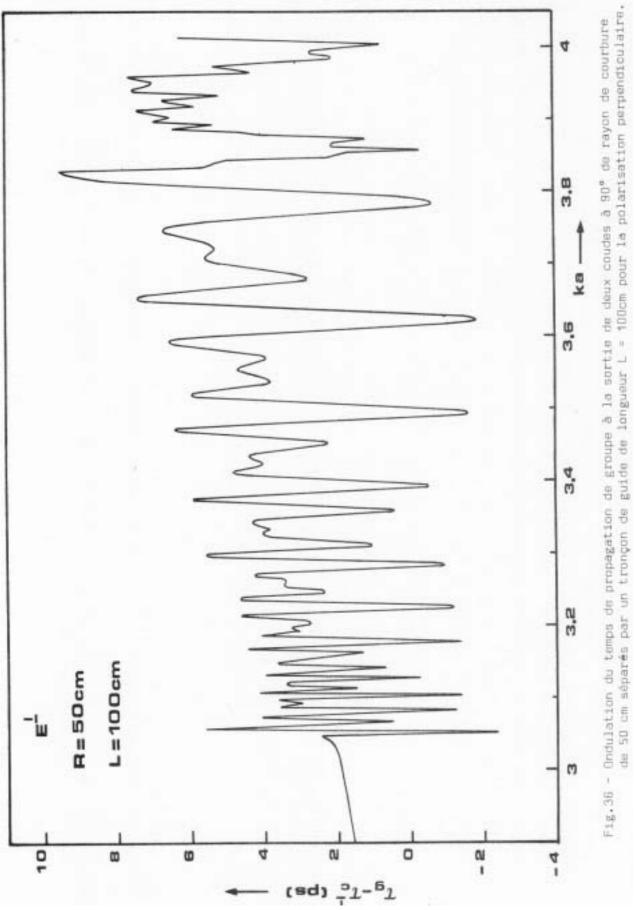












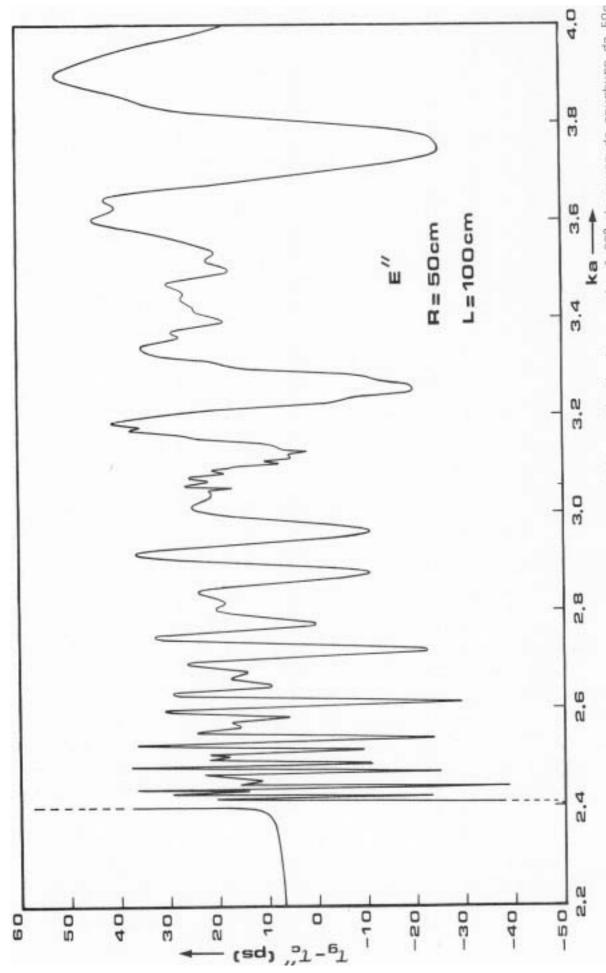


Fig.37 - Ondulation du temps de propagation de groupe à la sortie de deux coudes à 90° de rayon de courbure de 50c séparés par un tronçon de guide de longueur L=100 cm pour la polarisation parallèle,

Dans les figures (31) et (32) on présente respectivement l'évolution de cette différence pour la polarisation perpendiculaire et la polarisation parallèle en fonction de la fréquence normalisée ka pour le guide WC109 de rayon de courbure de 50 cm. Ces courbes montrent que la distortion de la phase est caractérisée par des ondulations qui apparaissent lorsque les modes parasites se propagent.

L'ondulation du temps de propagation de groupe s'obtient donc à partir de la relation (8) en dérivant les relations (13) par rapport à la fréquence normalisée ka.

La figure (33) présente le temps de groupe pour un guide rectiligne de longueur égale à celle d'un coude de 90° de rayon de courbure de 50 cm. (soit L = 78.5 cm). La variation du temps de groupe du guide dans la bande utile (3,11 -3,86) est de l'ordre de 0,2 ns.

Les figures (34) et (35) présentent l'ondulation du temps de propagation de groupe pour les deux polarisations à la sortie d'un coude à 90° de rayon de courbure de 50 cm. L'amplitude des ondulations reste très faible devant la variation du temps de propagation de groupe du guide rectiligne ; elles sont de l'ordre de 2 ps pour la polarisation perpendiculaire et de l'ordre de 15 ps pour la polarisation parallèle. Sur ces courbes, nous remarquons qu'à la coupure des modes parasite les ondulations sont perturbées et que parfois même il apparaît des brusques variations comme c'est le cas pour la polarisation parallèle (fig.35) à la coupure du mode TM<sub>01</sub>. L'amplitude des ondulations pour cette fréquence est de l'ordre de 0.1 ns. Après la coupure du premier mode parasite les ondulations sont des oscillations presque régulières dont l'amplitude augmente lantement. Après l'apparition du deuxième mode parasite on observe des ondulations totalement irrégulières dues à la superposition des ondulations créées par chacun des modes parasites.

Les figures (36) et (37) présentent pour les deux polarisations l'ondulation du temps de propagation de groupe à la sortie de deux coudes à 90° de rayon de courbure de 50 cm séparés par un tronçon de guide de 100 cm de longueur. Les multiples réflexions perturbent encore plus les ondulations et leurs amplitudes sont nettement augmentées ; elles sont de l'ordre de 12 ps pour la polarisation perpendiculaire et de 60 ps pour la polarisation parallèle.

# 2.6. Diaphonie dans le cas du transport de deux polarisations

#### 2.6.1. Les causes de diaphonie

Nous avons étudié l'influence d'un coude sur la propagation du mode TE<sub>11</sub> avec un plan de polarisation du vecteur champ électrique :

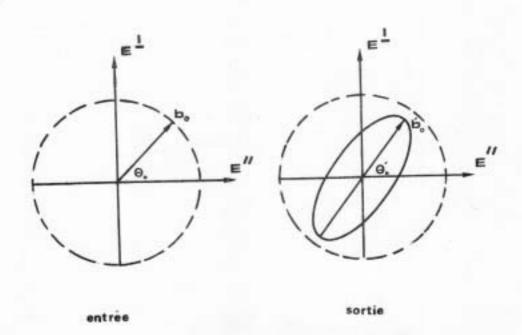
- soit dans le plan de symétrie du coude (noté polarisation parallèle ou E<sup>//</sup>)
- . soit dans le plan perpendiculaire (noté perpendiculaire ou E )

Les résultats obtenus précédemment montrent que :

- . à l'intérieur du coude les constantes de propagation sont différentes suivant ces deux directions
- . à la sortie du coude l'atténuation est plus importante suivant E'

  que E : le plan de polarisation reste inchangé et si le mode TE<sub>11</sub> est polarisé
  rectilignement à l'entrée il garde la polarisation rectiligne à la sortie.

Etudions le cas d'une orientation arbitraire du plan de polarisation du mode  $TE_{11}$  à l'entrée du coude. Soit  $b_0$  son amplitude et  $\theta_0$  son orientation par rapport à l'axe de symétrie du coude (fig. 38).



L'étude théorique ne pose aucun problème car il suffit de projeter ce vecteur suivant les deux directions privilégiées de propagation dont l'influence est parfaitement connue. A la sortie nous obtiendrons deux composantes du vecteur électrique atténuées avec des amplitudes données par les relations suivantes :

$$b_{11}(s_{1})_{x} = b_{o}\cos\theta_{o}\left[1 + \frac{\alpha^{2}}{R^{2}}T_{q}^{"}(\kappa\alpha)\right]e^{-j\chi_{n}^{"}s_{1}/\alpha}$$

$$b_{x}(s_{1})_{y} = b_{o}\sin\theta_{o}\left[1 + \frac{\alpha^{2}}{R^{2}}T_{q}^{\frac{1}{2}}(\kappa\alpha)\right]e^{-j\chi_{n}^{\frac{1}{2}}s_{1}/\alpha}$$
(14)

A la sortie du coude le mode TE<sub>11</sub> sera donc attênue b'o < bo avec :

- une amplitude qui sera la résultante de deux composantes suivant les deux directions privilégiées
- . une légère rotation du plan de polarisation ( $\theta_0 \neq \theta_0$ ) due à l'atténuation différente suivant E'' et E'. Compte tenu des atténuations très faibles dans la bande utile cet effet peut être négligé (affaiblissement diaphonique de l'ordre 100 dB pour R = 100cm et  $\theta_0 = 30^\circ$ ).
- . une polarisation elliptique dus à la différence de phase suivant E'' et E . C'est la cause principale de la diaphonie. Elle conduit à un effaiblissement diaphonique inférieur à 30 dB.

La figure 40 présente l'évolution de la différence de phase  $\phi_p$  entre les deux polarisations en fonction de la fréquence normalisée ka. Sur cette figure la ligne continue présente la différence de phase calculée d'après la relation :

$$\varphi_p = (y_{11}^{1} - y_{11}^{1}) S_1/\alpha$$
(15)

et la ligne pointillée la différence de phase calculée d'après la relation :

$$\varphi_p = \varphi_c'' - \varphi_c^{\perp}$$
(16)

avec  $\phi_{\rm C}^{\ \ \ }$  et  $\phi_{\rm C}^{\ \ \ }$  données par les relations (11). La figure (40) montre que les deux courbes şont parfaitement confondues dans la bande utile pour R égal 100 cm. Par contre pour R = 50 cm 11 y a un écart de l'ordre de 4 %. Dans la pratique, on pourra utiliser la relation (15) mais nous pourrons néanmoins

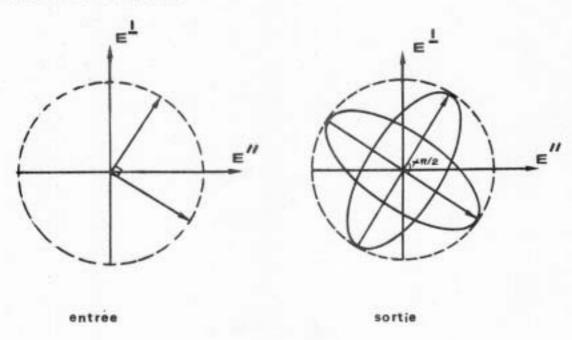
utiliser la relation (16). En ne tenant compte que de l'effet de la phase sur la diaphonie on peut écrire :

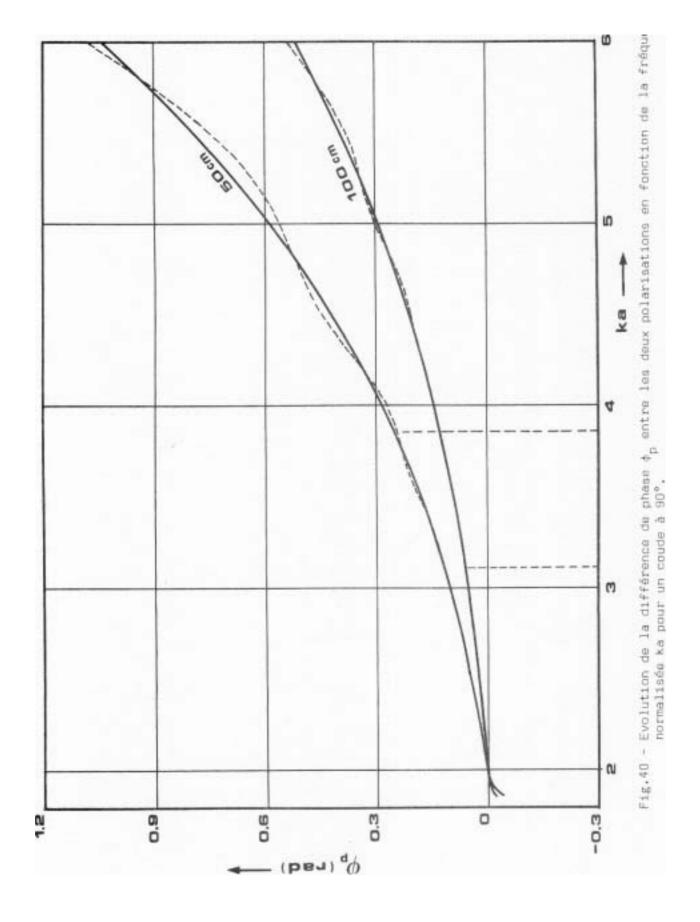
$$b_{ii}(s_i)_x = b_o \cos \theta_o e^{-jg_{ii}^{ij}s_i/\alpha}$$

$$b_{ii}(s_i)_y = b_o \sin \theta_o e^{-jg_{ii}^{ij}s_i/\alpha}$$
(17)

Examinons le comportement de deux ondes polarisées rectilignement suivant des directions perpendiculaires dans une ligne de transmission présentant un coude.

- . si à l'entrée les deux plans de polarisation sont confondus avec les deux directions privilégiées (E'' et E . ), à la sortie les deux plans de polarisations restent perpendiculaires et les deux ondes conservent leur polarisation rectiligne. Ces ondes seront atténuées suivant les courbes données précédemment et il n'y aura pas de diaphonie.
- . si à l'entrée les deux plans de polarisation ne sont pas confondus avec E et E à la sortie les ondes auront des polarisations elliptiques avec des grands axes presque orthogonaux. Il apparaît alors de la diaphonie que nous allons évaluer (fig. 39).





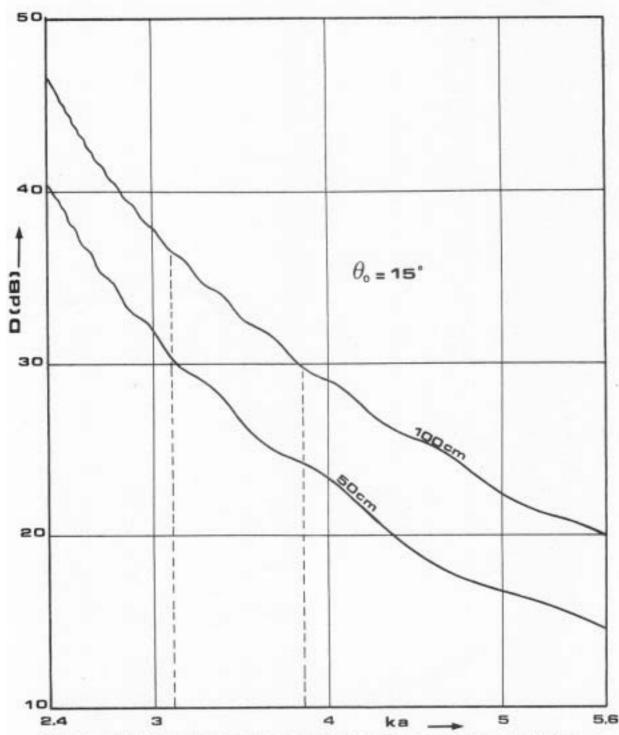


Fig.41 - Affaiblissement diaphonique en fonction de la fréquence normalisée ka pour deux rayons de courbure 50 et 100 cm. Angle d'orientation du plan de polarisation  $\theta_{\rm D}$  = 15 °

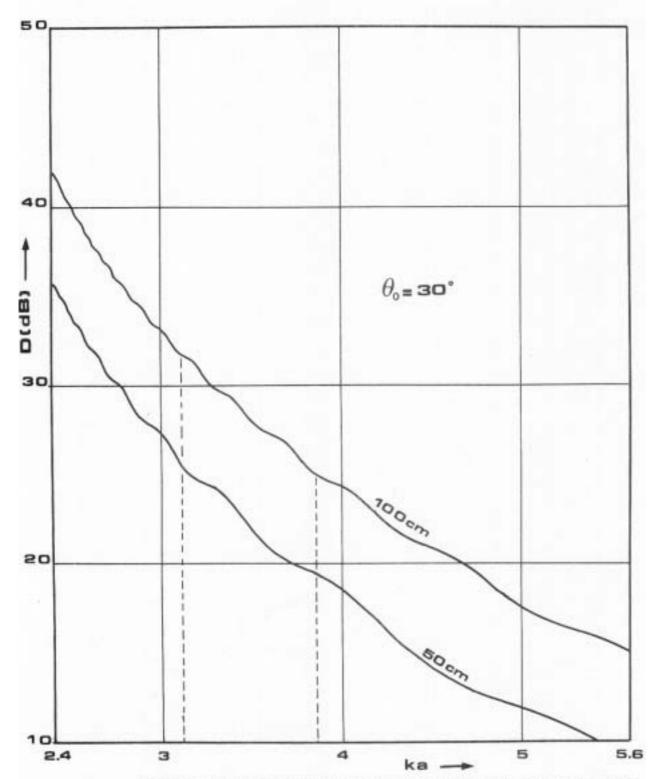


Fig. 42 - Affaiblissement diaphonique en fonction de la fréquence normalisée ka pour deux rayons de courbure 50 et 100 cm. Angle d'orientation du plan de polarisation  $\theta_0$  = 30°

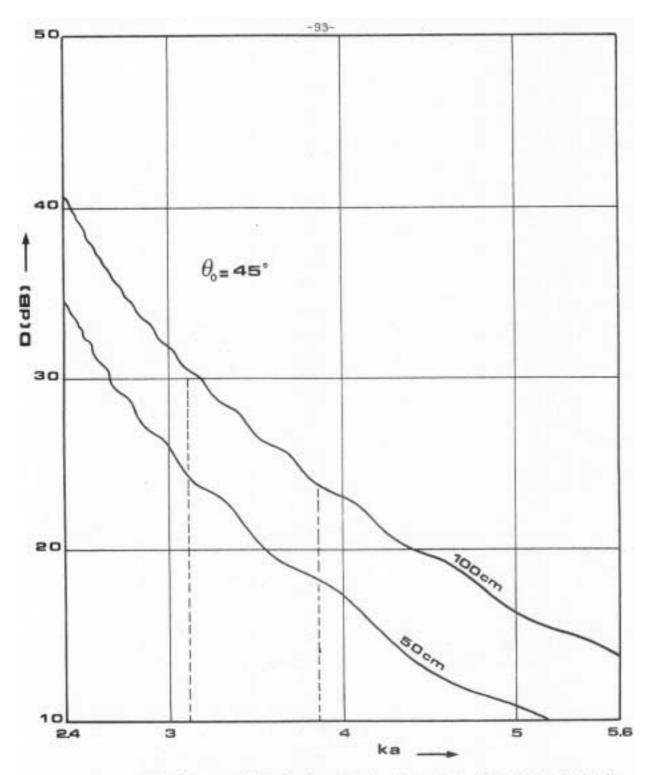


Fig.43 : Affaiblissement diaphonique en fonction de la fréquence normalisée ka pour deux rayons de courbure 50 et 100 cm. Angle d'orientation du plan de polarisation  $\theta_0$  = 45  $^\circ$ 

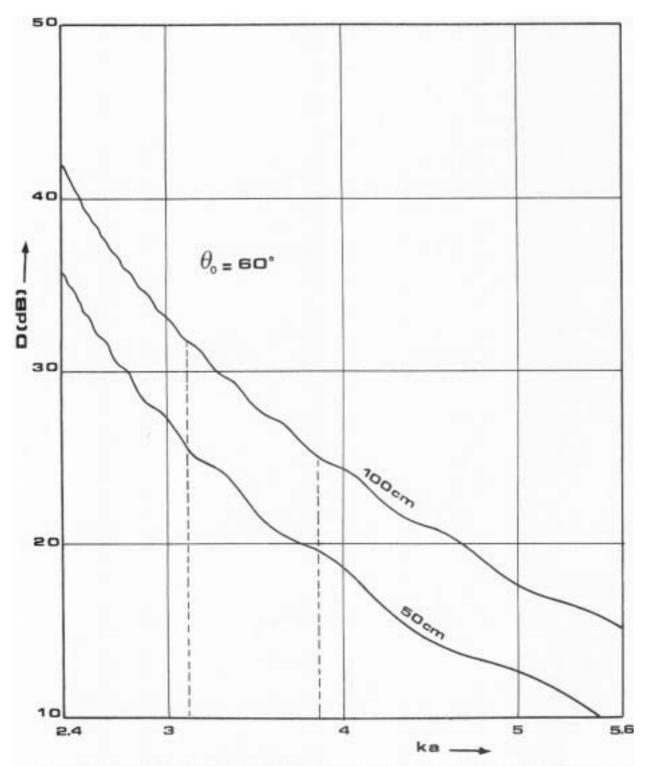


Fig.44 - Affaiblissement diaphonique en fonction de la fréquence normalisée ka pour deux rayons de courbure 50 et 100 cm. Angle d'orientation du pla de polarisation 6\_ = 60°



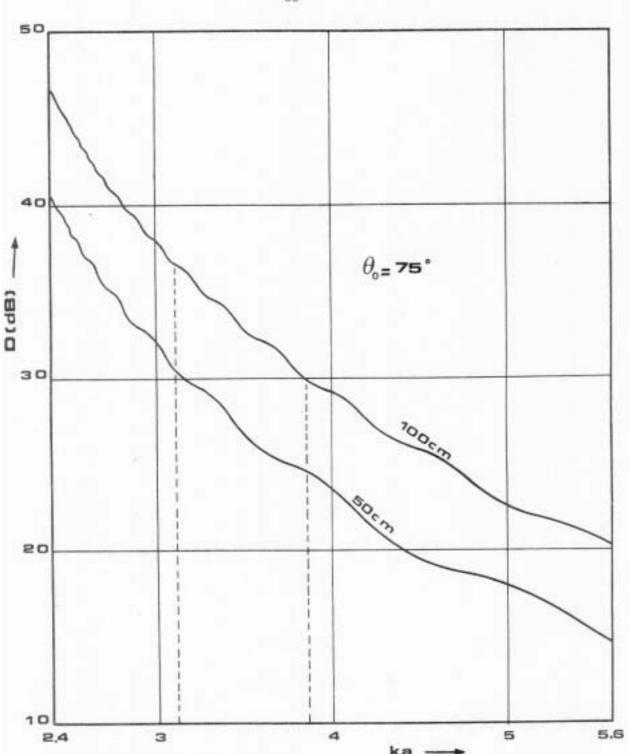


Fig.45 - Affaiblissement diaphonique en fonction de la fréquence normalisée ka pour deux rayons de courbure 50 et 100 cm. Angle d'orientation du plan de polarisation  $\theta_0$  = 75°.

## 2.6.2. Calcul de la diaphonie

A la sortie du coude, l'angle des deux grands axes des ellipses est toujours très proche de 80°. Par exemple pour un coude à 90° et un rayon de courbure de 100 cm l'écart angulaire est inférieur à 0.5° et pour un rayon de courbure de 50 cm il reste inférieur à 1° dans la bande de fréquence utile. Nous pouvons donn négliger cette rotation et définir l'affaiblissement diaphonique comme :

Les figures (41) à (45) présentent l'évolution de la diaphonie en fonction de la fréquence normalisée ka, suivant l'angle du plan de polarisation par rapport à E pour un coude à 90° de rayon de courbure 100 et 50 cm. La diaphonie est maximum pour un angle de 45°. L'affaiblissement diaphonique est inférieur à 30 dB.

#### 2.7. Conclusion

Les résultats obtenus montrent que les pertes additionnelles dues à un coude de rayon de courbure 100 cm pour le guide WC109 restent nettement inférieures à 0,1 dB pour les deux polarisations. Dans le cas de deux coudes successifs séparés par un tronçon de guide les pertes additionnelles sont encore admissibles puisque elles sont inférieures à 0,2 dB dans la bande utile. Il en est de même de l'ondulation du temps de groupe pour un ou deux coudes. Par contre, les valeurs obtenues pour l'effaiblissement diaphonique sont inférieures à 30 dB. Donc la possibilité d'exploitation de deux polarisations dans un guide circulaire non rigide doit être écartée. Pour diminuer la diaphonie, il faut pouvoir imposer la position des plans de polarisation à l'entrée des coudes : les deux plans de polarisation doivent être proches ou confondus avec les plans de symétrie.

## CONCLUSION GÉNÉRALE

Cette étude a abouti à une connaissance concrète et approfondie de la propagation du mode TE<sub>11</sub> dens un guide circulaire courbé. Notre contribution a permis de déterminer les principales caractéristiques électromagnétiques à la sortie des coudes, en utilisant deux méthodes de résolution : l'une analytique (méthode de perturbation) et l'autre numérique (méthode matricielle).

L'analyse théorique menée à partir des équations de Maxwell et du développement du champ électromagnétique en modes propres (Ch. II) a permis de mettre en évidence les systèmes d'équations différentielles couplées vérifiées par les différents modes susceptibles de se propager dans un guide circulaire courbé. Nous avons donc montré que :

- Il existe deux directions de propagation privilégiées, l'une parallèle au plan de symétrie et l'autre perpendiculaire à ce plan.
  - Selon la direction, le mode TE<sub>11</sub> se couple directement:
    - avec les modes TE<sub>2q</sub>, TE<sub>oq</sub>, TM<sub>2q</sub> pour la polarisation perpendiculaire
    - . avec les modes TMog, TE2g, TM2g pour la polarisation parallèle
- Les coefficients de couplage dépendent de la fréquence normalisée ka et sont proportionnels au rapport a/R.

La résolution de ces systèmes à partir des méthodes de perturbation limitées à l'ordre deux (Ch. III) a conduit aux expressions analytiques des constantes de propagation à l'intérieur du guide courbé.

L'application de conditions aux limites à l'entrée et à la sortie d'un coude mous a permis de déduire les expressions de l'amplitude et de la puissance transmise du mode TE<sub>11</sub> en fonction des paramètres géométriques. Au cours de cette étude nous avons montré que :

- . l'influence de la perturbation de la structure sur la constante de propagation et l'amplitude du mode  $TE_{11}$  est d'ordre deux.
- les constantes de propagation à l'intérieur du coude sont différentes suivant les deux directions privilégiées ainsi que les coefficients de transmission.

La comparaison de deux méthodes a permis de montrer que :

- . la méthode des perturbations limitée à l'ordre deux donne des résultats satisfaisants pour un rayon de courbure de 50 cm lorsque la fréquence normalisée ka est inférieure à 3,92 (soit 13,47 GHz) pour le guide circulaire WC 109.
- une méthode d'analyse numérique comme, par exemple, celle exposée dans le chapitre IV, permet de déterminer les caractéristiques électromagnétiques pour des rayons de courbure inférieurs à 50 cm.

L'utilisation de guides non rigides pour une liaison feeder dans la bande de fréquence 10,7 - 13,25 GHz est donc possible car les pertes additionnelles et l'ondulation du temps de propagation de groupe sont dans les limites admissibles : pertes additionnelles inférieures à 0,1 dB par coude et ondulation du temps de propagation de groupe inférieure à 0,5 ns.

Dans le cas du transport de deux polarisation, il apparaît de la diaphonie à la sortie des coudes. Cette diaphonie, on a montré qu'elle est provoquée essentiellement par les vitesses de phases différentes suivant les deux directions privilégiées. Ainsi un mode TE<sub>11</sub> polarisé rectilignement à l'entrée d'un coude aura une polarisarion elliptique à la sortie. Les résultats obtenus donnent un affaiblissement diaphonique inférieur à 30 dB, ce qui rend difficile l'exploitation de deux polarisations sauf dans dans des cas bien particuliers où les deux polarisations sont proches ou confondues avec les deux directions privilégiées.

Rien n'est aussi pratique qu'u bonne théorie ".

K. LEVIN



# ANNEXE A

DÉFINITION ET PROPRIÉTÉS DES FONCTIONS PROPRES ET DES VECTEURS PROPRES APPLICATION AU GUIDE CIRCULAIRE DE RAYON a.

On s'intéresse aux fonctions de deux variables (x,y) ou  $(\rho$  ,  $\theta$  ) définies dans un domaine S limité par un contour fermé C et qui vérifient l'équation :

$$\nabla_{t}^{2} + k^{2} + 0$$
 [1]

# 1. Définition et propriétés des fonctions propres

# 1.1. Fonctions propres de type Dirichlet o mp (p.8 )

L'équation  $\nabla_{t}^{2}\phi$  +  $k^{2}\phi$  = 0 avec  $\phi$  = 0 sur C, n'a de solutions que pour certaines valeurs  $k_{mp}$  de k appelées valeurs propres. Les solutions correspondantes  $\phi_{mp}$  sont appelées fonctions propres de type Dirichlet, m et p sont des nombres entiers permettant de classer ces fonctions propres.

Les fonctions propres de type Dirichlet vérifient :

$$\nabla^2_{t} \phi_{mp} + k_{mp}^2 \phi_{mp} = 0$$
 avec  $\phi_{mp} = 0$  sur C (2)

1.2. Fonctions propres de type Neumann 9 mp [p. 8]

L'équation  $\nabla_{\pm}^2\Psi + \ell^2\Psi = 0$  avec  $3\Psi/3n = 0$  sur C în normale à C dans le plan de S et dirigée vers l'extérieur de S), n'a de solutions que pour certaines valeurs  $\ell_{mp}$  de  $\ell$  appelées valeurs propres. Les solutions correspondantes  $\Psi_{mp}$  sont appelées fonctions propres de type Neumann.

Les fonctions propres de type Neumann vérifient :

$$v_t^2 + v_{mp} + \ell_{mp}^2 + v_{mp}^2 = 0$$
 avec 39/3n = 0 sur C (3)

## 2. Orthogonalité des fonctions propres

En l'absence de dégénérescence (1 / j) on a les relations suivantes :

$$\begin{split} & \int_{S} \phi_{i} \, \phi_{i} \, ds = \int_{S} \forall i \, \forall j \, ds = \delta_{ij} \\ & \int_{S} \left( grad_{i} \, \phi_{i} \cdot grad_{i} \, \phi_{i} \right) \, ds = \int_{S} \left( \vec{u}_{z} \wedge grad_{i} \, \phi_{i} \right) \cdot \left( \vec{u}_{z} \wedge grad_{i} \, \phi_{i} \right) \, ds = K_{j}^{z} \, \delta_{ij} \\ & \int_{S} \left( grad_{i} \, \psi_{i} \cdot grad_{i} \, \psi_{i} \right) \, ds = \int_{S} \left( \vec{u}_{z} \wedge grad_{i} \, \psi_{i} \right) \cdot \left( \vec{u}_{z} \wedge grad_{i} \, \psi_{i} \right) \, ds = \begin{cases} \tilde{s} \, \delta_{ij} \\ \tilde{s} \, \tilde{s$$

#### 3. Développement d'une fonction scalaire F quelconque

On peut montrer que les fonctions  $\phi_{mp}$ ,  $\Psi_{mp}$  constituent deux ensembles complets de fonctions orthogonales permettant de développer une fonction F quelconque définie dans S, même si F ne vérifie pas les conditions aux limites imposées aux fonctions propres. Les propriétés d'orthogonalité permettent de déterminer facilement les coefficients des développements :

$$F = \sum_{m} \sum_{p} d_{mp} \varphi_{mp}$$

$$F = \sum_{m} \sum_{p} \beta_{mp} \varphi_{mp}$$

$$Amp = \int_{S} F \varphi_{mp} ds$$

Les fonctions propres  $\phi_{mp}$  et  $\Psi_{mp}$  dépendent des coordonnées transversales (x,y ou  $\rho$ , 0). Par conséquent, si F dépend des coordonnées transversales et de z, les coefficients  $\alpha_{mp}$  et  $\beta_{mp}$  seront fonctions de z.

### 4. Définition et propriétés des vecteurs propres

A partir des fonctions  $\phi_{mp}$  et  $\phi_{mp}$  il est possible de construire deux ensembles complets de vecteurs propres permettant le développement d'un vecteur  $\vec{A}$  quelconque du plan transversal.

### 4.1. Vecteurs propres de type "électrique"

Ce sont les solutions de  $V_t^2 \stackrel{?}{a} + \lambda^2 \stackrel{?}{a} = 0$  avec  $\stackrel{?}{n} \wedge \stackrel{?}{a} = 0$  sur c. On distingue parmi ces solutions

- 1) les vecteurs propres"électriques irrotationnels" grad t pmp
- 2) les vecteurs propres "électriques solénoïdaux" uz A grad<sub>t V mp</sub>

Le développement d'un vecteur transversal À s'écrit :

4.2. Vecteurs propres de type "magnétique"

Ce sont les solutions de  $\nabla_{\mathbf{t}}^2 \overset{*}{a} + \psi^2 \overset{*}{a} = 0$  avec  $\mathring{\mathbf{n}}.\overset{*}{a} = 0$  sur c.

- On distingue parmi ces solutions

  1) les vecteurs propres "magnétiques irrotationnels" grad, Y mo
- 2) les vecteurs propres "magnétiques solénoïdeux" uz A gradt omp

Le développement d'un vecteur transversal s'écrit :

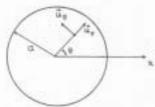
### 5. Calcul des coefficients du développement

Les coefficients se calculent à l'aide des relations d'orthogonalité entre gradients :

$$a_{mp} = \frac{1}{k_{mp}^2} \int_{s} \vec{A} \cdot grad_{\xi} \phi_{mp} ds$$
,  $b_{mp} = \frac{1}{\ell_{mp}^2} \int_{s} \vec{A} \cdot (\vec{u}_{z} \cdot grad_{\xi} \psi_{mp}) ds$ 

Les développements s'appliquent à un vecteur  $\vec{A}$  transversal. Si  $\vec{A}_{\pm}$  ne dépend que de x et y. les coefficients  $e_{mp}$ ,  $e_{$ 

### 6. Application au cercle de rayon e



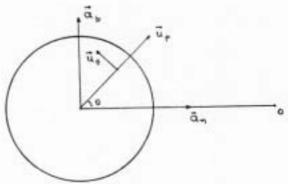
Les fonctions propres sont calculées par la méthode de séparation des variables. Les vecteurs propres électriques et magnétiques se déduisant des fonctions propres.

$$\begin{split} \kappa_{np} &= \frac{u_{np}}{a} = +0,1,2,\ldots, p = 1,2,3,\ldots, u_{np} \text{ pième recine de } J_{n} \\ Q_{mp} &= \frac{\left(\mathcal{E}_{m}/n\right)^{1/2}}{\alpha J_{mn}(U_{mp})} J_{m}(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{Simm\theta}{\cos m\theta} \right\} &\in \mathbb{F}_{np} = \left\{ \frac{L}{2}, m \neq 0 \right. \\ Q_{np} &= \frac{\left(\mathcal{E}_{m}/n\right)^{1/2}}{\alpha J_{mn}(U_{mp})} \left[ \frac{U_{mp}J_{n}'(U_{mp}\frac{e}{a})}{\alpha} \right] \left\{ \frac{Simm\theta}{\cos m\theta} \right\} U_{p} + \frac{m}{p} J_{m}(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{\cos m\theta}{2} \right\} U_{p} \right\} \\ U_{2}\Lambda grad_{l} V_{mp} &= \frac{\left(\mathcal{E}_{m}/n\right)^{1/2}}{\alpha J_{me}(U_{mp})} \left[ \frac{m}{e} J_{m}(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{\cos m\theta}{2} \right\} U_{p} + \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{\sin m\theta}{2} \right\} U_{p} \right\} \\ U_{np} &= \frac{U_{mp}(\mathcal{E}_{m}/n)^{1/2}}{\alpha \sqrt{U_{mp}^{2} - m^{2}} J_{m}(U_{mp}^{2})} J_{m}(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{\sin m\theta}{\cos m\theta} \right\} U_{p} + \frac{m}{e} J_{m}(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{\cos m\theta}{2} \right\} U_{p} \right\} \\ Q_{rod_{l}} V_{mp} &= \frac{U_{mp}(\mathcal{E}_{m}/n)^{1/2}}{\alpha \sqrt{U_{mp}^{2} - m^{2}} J_{m}(U_{mp}^{2})} \left[ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{\sin m\theta}{\cos m\theta} \right\} U_{p}^{2} + \frac{m}{e} J_{m}(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{\cos m\theta}{2} \right\} U_{p}^{2} \right\} \\ Q_{rod_{l}} V_{mp} &= \frac{U_{mp}(\mathcal{E}_{m}/n)^{1/2}}{\alpha \sqrt{U_{mp}^{2} - m^{2}} J_{m}(U_{mp}^{2})} \left[ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{U_{mp}}{\cos m\theta} \right\} U_{p}^{2} + \frac{m}{e} J_{m}(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \right\} U_{p}^{2} + \frac{m}{e} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \right\} U_{p}^{2} + \frac{m}{e} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \right\} U_{p}^{2} + \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \left\{ \frac{U_{mp}}{a} J_{m}'(U_{mp}\frac{e}{a}) \right\} U_{p}^$$

### ANNEXE B

RELATIONS ENTRE COORDONNÉES TOROIDALES ET COORDONNÉES CYLINDRIQUES. ÉTABLISSEMENT DES ÉQUATIONS DU GUIDE COURBÉ.

Soit  $\vec{a}_n$ ,  $\vec{a}_b$ ,  $\vec{a}_t$  le vecteur tangentiel unitaire, le vecteur normal unitaire et le vecteur binormal unitaire respectivement du système de coordonnées toroldales et  $\vec{u}_p$ ,  $\vec{u}_\theta$ ,  $\vec{v}_s$  les vecteurs unitaires du système de coordonnées cylindriques



entre les vecteurs unitaires du système toroïdal, il existe les relations :

$$\frac{d\vec{a}_{t}}{ds} = \frac{i}{R} \vec{a}_{R} , \qquad \frac{d\vec{a}_{n}}{ds} = -\frac{i}{R} \vec{a}_{t} ,$$

$$\frac{d\vec{a}_{b}}{ds} = 0$$
(1.1)

On peut passer par le système cylindrique au système toroïdal à l'aide des équations suivantes :

$$\vec{u}_{\rho} = \vec{a}_{m} \cos \theta + \vec{a}_{b} \sin \theta$$

$$\vec{u}_{a} = -\vec{a}_{m} \sin \theta + \vec{a}_{b} \cos \theta$$
(11.2)

En dérivant les équations (1.2) on obtient :

$$\frac{d\vec{u}_F}{ds} = -\frac{\vec{a}_F}{R} \cos \theta$$

$$\frac{d\vec{u}_e}{ds} = -\frac{\vec{a}_F}{R} \sin \theta$$

$$\frac{d\vec{u}_s}{ds} = -\frac{\vec{a}_R}{R}$$
(1.3)

A partir des équations précédentes on peut calculer la dérivée partielle du vecteur propre  $g^{\uparrow}ad_{t}$   $\phi_{mp}$ . Cette expression va nous servir par la suite.

Le vecteur propre grad<sub>t</sub>  $\phi_{mp}$  dans le système de coordonnées cylindriques s'exprime par la relation suivante :

On dérive cette équation par rapport à s. Donc on a :

$$\frac{\partial}{\partial s} gradt \varphi_{mp} = \frac{\partial \varphi_{mp}}{\partial \rho} \frac{\partial \vec{u}_{p}}{\partial s} + \frac{1}{\rho} \frac{\partial \varphi_{mp}}{\partial \theta} \frac{\partial \vec{u}_{\theta}}{\partial s}$$
(1.5)

A l'aide des expressions (1.3) on trouve :

$$\frac{\partial}{\partial s} grad_t \phi_{mp} = \frac{\vec{\alpha}_t}{P} \left( -\frac{\partial \phi_{mp}}{\partial \rho} \cos \theta + \frac{i}{P} \frac{\partial \phi_{mp}}{\partial \theta} \sin \theta \right) \qquad (1.6)$$

qui implique la relation suivante :

$$\frac{\partial}{\partial s} \operatorname{grad}_{t} \varphi_{mp} = \frac{\vec{\alpha}_{t}}{R} \left( \frac{\partial \varphi_{mp}}{\partial \rho} \vec{u}_{\rho} + \frac{1}{\rho} \frac{\partial \varphi_{mp}}{\partial \theta} \vec{u}_{\theta} \right) \left( -\vec{u}_{\rho} \cos \theta + \vec{u}_{\theta} \sin \theta \right)$$
(1.7)

La combinaison de (1.2) nous donne :

En remplaçant les relations (1.4), (1.8) dans (1.7), on trouve :

$$\frac{\partial}{\partial s} \operatorname{grad}_{t} \varphi_{mp} = -\frac{1}{R} \left[ \tilde{a}_{t} \left( \operatorname{grad}_{t} \varphi_{mp} \cdot \tilde{a}_{n} \right) \right] \tag{1.9}$$

mais on a aussi la relation :

qui implique la relation suivante :

Donc la relation (1.9) devient :

$$\frac{\partial}{\partial s} \operatorname{grad}_{t} \varphi_{mp} = \frac{1}{R} \left( \tilde{a}_{b} \wedge \operatorname{grad}_{t} \varphi_{mp} \right) \tag{1.10}$$

On a une relation similaire pour le vecteur  $g^+_{rad}_t$   $\psi_{mp}$  :

$$\frac{\partial}{\partial s} \operatorname{grad}_t \Psi_{mp} = \frac{1}{R} \left( \vec{a}_b \operatorname{Agrad}_t \Psi_{mp} \right) \tag{1.11}$$

### 2. Etablissement des équations du guide courbé

Partons de l'équation de Maxwell :

$$rotE = -j\omega \gamma H$$
 (2.1)

Multiplions par u mp et intégrons sur la surface s de la section droite du guide. On tient toujours compte des expressions des coefficients des développements en fonctions propres et en vecteurs propres qui apparaissent dans l'Annexe (A).

A l'aide de l'identité :

l'équation [2.2.] devient :

D'après le théorème de STOKES qui s'applique au vecteur (\* mp É) on a :

Pour un guide métallique parfait, l'intégrals  $\int_{C}$   $\forall_{mp}$   $\vec{E}.\vec{t}$  dc est nulle et l'équation (2.5) s'écrit :

$$b_{mp} - j \frac{\omega_{\mu}}{\ell_{mp}^2} \chi_{mp} = 0 \qquad (2.5)$$

Partons de l'équation de Maxwell :

$$grad_{\ell}(h_sE_s) \wedge \vec{u}_s + \vec{u}_e \wedge \frac{\partial \vec{E}_{\ell}}{\partial s} = -j\omega_{\ell} \vec{H}_{\ell}$$
 (2.7)

qui est la projection de l'équation (2.1) dans le plan transversal.

Multiplions (2.7) par grad t mp et intégrons sur la surface s :

A l'aide de la relation (2.3) et de l'identité (rot grad  $\vec{A}$  = D), l'équation précédente devient :

En appliquant le théorème de STOKES au vecteur (h  $_{\rm g}$   $_{\rm g}$   $_{\rm g}$ rad  $_{\rm t}$   $_{\rm mp}$ ) on a la relation suivante :

$$\int_{S} h_{s} E_{s} \operatorname{grad}_{t} \Psi_{mp} \cdot \tilde{E} \, dc = \int_{S} \frac{J \tilde{E}_{t}}{J s} \cdot (\tilde{u_{s}} \wedge grad_{t} \Psi_{mp}) \, ds = -j w_{t} \int_{S} h_{s} \, \tilde{H}_{t} \cdot grad_{t} \Psi_{mp} \, ds.$$
 pour un guide métallique parfait l'intégrale 
$$\int_{G} h_{s} \, E_{s} \, \operatorname{grad}_{t} \, \Psi_{mp} \cdot \tilde{t} \, dc \, \operatorname{est}$$

d'où i

$$\int_{S} \frac{\partial \vec{E}_{t}}{\partial s} \cdot \left( \vec{u}_{s} \wedge g \cdot \vec{\alpha} d_{t} \Psi_{mp} \right) ds = j \omega \gamma \int_{S} \left( 1 - \frac{\rho}{R} \cos \theta \right) \vec{H}_{t} \cdot g \cdot \vec{\alpha} d_{t} \Psi_{mp} ds$$
 (2.8)

On développe le champ électrique transversal en vecteurs propres et on dérive par rapport à s :

$$\frac{\partial \vec{E}_t}{\partial s} = \sum_{m} \frac{\Sigma}{P} \frac{\partial a_{mP}}{\partial s} \operatorname{grad}_t \varphi_{mP} + \sum_{m} \sum_{P} a_{mP} \frac{\partial}{\partial s} \left( \operatorname{grad}_t \varphi_{mP} \right) +$$
(2.9)

En remplaçant dans cette équation les relations (1.10) (1.11), on

trouve: 
$$\frac{\partial E_t}{\partial s} = \sum_{m} \sum_{p} \frac{\partial a_{mp}}{\partial s} grad_t c_{mp} + \frac{1}{N} \sum_{m} \sum_{p} c_{mp} (\vec{a}_{p} \wedge grad_t c_{mp}) +$$

En multipliant l'équation précédente par (v<sub>s</sub> A grad<sub>t</sub> Y<sub>mp</sub>), en intégrant sur la surface s et en tenant compte des propriétés d'orthogonalité des vecteurs propres, on déduit :

$$\int_{S} \frac{\partial E_{t}}{\partial s} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge grad_{t} \psi_{mp}) ds = \frac{\partial b_{mp}}{\partial s} \ell_{mp}^{2}$$
(2.10)

A partir des équations (2.8), (2.10), on trouve :

qui implique l'équation suivante :

$$\frac{\partial b_{mp}}{\partial s} = j\omega\gamma \beta mp = -\frac{i\omega\gamma}{\ell_{mp}^*} \int_{s} \frac{e}{R} \cos\theta H_{e} \cdot grad_{e} \Psi_{mp} ds \qquad (2.11)$$

On multiplie l'équation (2.7) par u A grad ton intègre sur s

$$\begin{split} &\int_{S} \left(g \tau \vec{a} d_{\xi} h_{s} E_{s} \wedge \vec{u}_{s}\right) \cdot \left(\vec{u}_{s} \wedge g \tau \vec{a} d_{\xi} \phi_{mp}\right) ds + \int_{S} \left(\vec{u}_{s} \wedge \frac{\partial \vec{E}_{\xi}}{\partial s}\right) \cdot \left(\vec{u}_{s} \wedge g \tau \vec{a} d_{\xi} \phi_{mp}\right) ds = \\ &= -j \omega_{p} \int_{S} h_{s} \vec{H}_{\xi} \cdot \left(\vec{u}_{s} \wedge g \tau \vec{a} d_{\xi} \phi_{mp}\right) ds \end{split}$$

A l'aide de l'identité :  $(\vec{A} \wedge \vec{B}) \cdot (\vec{C} \wedge \vec{D}) = (\vec{A} \cdot \vec{C}) (\vec{B} \cdot \vec{D}) \cdot (\vec{A} \cdot \vec{D}) (\vec{B} \cdot \vec{C})$ , on trouve :

$$-\int_{S} \left( grad_{\xi} \varphi_{mp}, grad_{\xi} h_{s} E_{s} \right) ds + \int_{S} \frac{\partial E_{\xi}}{\partial S}, grad_{\xi} \varphi_{mp} ds = (2.12)$$

$$= -j \omega_{\xi} \int_{S} h_{s} \vec{H}_{\xi} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge grad_{\xi} \varphi_{mp}) ds$$

compte tenu de l'identité de Green :

$$\int_{S} \left( h_{S} E_{S} \operatorname{div} \operatorname{grad}_{t} \operatorname{qmp} + \operatorname{grad}_{t} \left( h_{S} E_{S} \right) \cdot \operatorname{grad}_{t} \operatorname{qmp} \right) dS = \int_{E} E_{S} h_{S} \frac{\Im \operatorname{qmp}}{\Im n} dC =$$

$$= \int_{E} h_{S} E_{S} \overrightarrow{n} \cdot \operatorname{grad}_{t} \operatorname{qmp} dC = \int_{E} h_{S} \left( \overrightarrow{n} \wedge \overrightarrow{E} \right) \cdot \left( \overrightarrow{u}_{S} \wedge \operatorname{grad}_{t} \operatorname{qmp} \right) dC = 0$$

l'équation (2.12) s'écrit :

$$\int_{S} h_{s} E_{s} \operatorname{div} \operatorname{grad}_{t} \operatorname{qmp} \operatorname{ds} + \int_{S} \frac{\partial E_{t}}{\partial S} \operatorname{grad}_{t} \operatorname{qmp} \operatorname{ds} =$$

$$= -j \omega_{t} \int_{S} h_{s} H_{t} \cdot (\overrightarrow{u}_{s} \wedge \operatorname{grad}_{t} \operatorname{qmp}) \operatorname{ds}$$
(2.13)

mais la fonction propre  $\phi_{mp}$  vérifie l'équation suivante :

En reportant cette expression dans l'équation (2.12), on trouve :

- 
$$k^{2}mp \int_{S} h_{S} E_{S} \varphi_{mp} ds + \int_{S} \frac{JE_{t}}{JS} \cdot grad_{t} \varphi_{mp} ds =$$

$$= -jw \gamma \int_{S} h_{S} \cdot (\vec{u}_{S} \wedge grad_{t} \varphi_{mp}) ds$$
(2.14)

En multipliant l'équation (2.9) par grad t pmp, en intégrant sur la surface s et en tenant compte des propriétés d'orthogonalité, on déduit :

$$\int \frac{\partial E_t}{\partial s} \cdot grad_t \varphi_{mp} ds = \frac{\partial a_{mp}}{\partial s} K_{mp}^2$$
 (2.15)

Par suite l'équation 2.14 se simplifie :

$$\frac{\partial s}{\partial s} + j\omega \psi^{dmp} - cmp = \frac{j\omega \psi}{k_{mp}^{s}} \int_{s}^{\frac{P}{R}} cos\theta E_{s} \varphi_{mp} ds$$

$$- \int_{s}^{\frac{P}{R}} cos\theta E_{s} \varphi_{mp} ds$$
(2.16)

Partons de l'équation de Maxwell :

$$\text{tot}\vec{H} = j\omega \epsilon \vec{E}$$
 (2.17)

multiplions par us to tintégrons sur la surface s :

compte tenu de la relation suivante :

l'équation (2.18) s'écrit :

$$\int_{S} rot(\phi_{mp} \vec{H}) \cdot \vec{u}_{s} ds - \int_{S} \vec{H} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge grad_{+} \phi_{mp}) ds = j \omega_{e} c_{mp}$$
(2.18)

En appliquant le théorème de STOKES au vecteur  $\phi_{mp}$   $\mathring{H}$ , l'équation (2.19) se simplifie :

L'intégrale du premier membre étant nulle,elle s'écrit finalement

$$d_{mp} + \frac{jw\epsilon}{k_{mp}^2} = 0$$

Partons de l'équation :

$$grad_{t}(h_{s}H_{s})\wedge\vec{u}_{s}+\vec{u}_{s}\wedge\frac{\partial\vec{H}_{t}}{\partial s}=j\omega\epsilon\vec{E}_{t}$$
 (2.20)

qui est la projection de l'équation (2.17) dans le plan transversal.

Multiplions par  $\overrightarrow{\text{grad}}_{\text{t}}$   $\phi_{\text{mp}}$  et intégrons sur la surface s :

qui implique l'équation suivante :

A l'aide des deux relations suivantes :

rot (hs Hs grade qmp) = hs Hs rot grade qmp+ grade qmp.grade hs Hs

l'équation (2.21) s'écrit :

En appliquant le théorème de STOKES au vecteur (h, H, grad t omp) on a :

La première intégrale est nulle, donc :

On développe le champ magnétique transversal en vecteurs propres et on le dérive par rapport à :

$$\frac{\partial \vec{H}_t}{\partial s} = \frac{\sum_{m} \sum_{p} \frac{\partial d_{mp}}{\partial s} (\vec{u}_s \wedge grad_t q_{mp}) + \sum_{m} \sum_{p} d_{mp} [\frac{\partial \vec{u}_s}{\partial s} \wedge grad_t q_{mp} + \vec{u}_s \wedge \frac{\partial}{\partial s} grad_t q_{mp}] + \\ + \sum_{m} \sum_{p} \frac{\partial p_{mp}}{\partial s} grad_t q_{mp} + \sum_{m} \sum_{p} p_{mp} \frac{\partial}{\partial s} grad_t q_{mp}.$$

En remplaçant dans cette équation les relations (1.10)(1.11), on arrive à :

$$\frac{\partial H_{t}}{\partial s} = \sum_{m} \sum_{P} \frac{\partial d_{mP}}{\partial s} \left( \vec{u}_{s} \wedge gr\vec{a} d_{t} \varphi_{mP} \right) + \frac{1}{R} \sum_{m} \sum_{P} d_{mP} \left( \vec{a}_{m} \wedge gr\vec{a} d_{t} \varphi_{mP} \right)$$

$$+ \sum_{m} \sum_{P} \frac{\partial P_{mP}}{\partial s} gr\vec{a} d_{t} \varphi_{mP} + \sum_{m} \sum_{P} P_{mP} \left( \vec{a}_{b} \wedge gr\vec{a} d_{t} \varphi_{mP} \right)$$
(2.23)

En multipliant l'équation précédente par  $(\stackrel{\rightarrow}{u_g} \Lambda g \stackrel{\rightarrow}{r} a d_t \phi_{mp})$ , en intégrant sur la surface s et en tenant compte des propriétés d'orthogonalité des vecteurs propres, on déduit la relation suivante :

$$\int_{S} \frac{\partial H_{t}}{\partial s} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge grad_{t} \varphi_{mp}) ds = \frac{\partial d_{mp}}{\partial s} k_{mp}^{t}$$
(2.24)

En remplaçant cette intégrale par sa valeur l'équation (2.22) s'écrit :

$$\frac{\partial dmp}{\partial s} + j \omega \epsilon amp = \frac{j \omega \epsilon}{k_{mp}^2} \int_{s}^{p} \frac{p}{R} \cos \theta \, \tilde{\epsilon}_t \cdot g r \tilde{a} d_t \, \phi_{mp} \, ds \qquad (2.25)$$

On multiplie l'équation (2.20) par  $\vec{u}_s$   $\Lambda$   $\vec{grad}_t$   $\Psi_{mp}$  et on intègre sur la surface :

$$\int_{S} (gr\vec{a} d_{t}h_{s}E_{s} \wedge \vec{u}_{s}) \cdot (\vec{u}_{s} \wedge gr\vec{a} d_{t} \forall m_{p}) ds + \int_{S} (\vec{u}_{s} \wedge \frac{\partial \vec{H}_{t}}{\partial s}) \cdot (\vec{u}_{s} \wedge gr\vec{a} d_{t} \forall m_{p}) ds =$$

$$= \int_{S} h_{s}\vec{E}_{t} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge gr\vec{a} d_{t} \forall m_{p}) ds$$

qui implique l'équation suivante :

l'équation (2.26) devient :

$$\int_{S} h_{s} H_{s} \operatorname{div} \operatorname{grad}_{t} \Psi \operatorname{mpds} + \int_{S} \frac{\partial \vec{H}_{t}}{\partial s} \cdot \operatorname{grad}_{t} \Psi \operatorname{mpds} =$$

$$= j \operatorname{we} \int_{S} h_{s} \vec{E}_{t} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge \operatorname{grad}_{t} \Psi \operatorname{mp}) \operatorname{ds}$$

$$= j \operatorname{we} \int_{S} h_{s} \vec{E}_{t} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge \operatorname{grad}_{t} \Psi \operatorname{mp}) \operatorname{ds}$$

mais Ψ<sub>mp</sub> vérifie l'équation :

l'équation (2.27) s'écrit donc :

En multipliant l'équation (2.23) par  $\overrightarrow{grad}_t$   $\overrightarrow{v}_{mp}$ , en intégrant sur la surface s et en tenant compte des propriétés d'orthogonalité, on arrive à :

$$\int_{S} \frac{\partial \vec{H}_{t}}{\partial s} \cdot g \vec{\tau} dt \, \Psi_{mp} \, ds = \frac{\partial \beta_{mp}}{\partial s} \, \ell_{mp}^{2} \tag{2.29}$$

l'équation (2.28) d'après la relation (2.29), s'écrit :

qui implique l'équation suivante :

$$\frac{\partial \beta_{mp}}{\partial s} = -j \omega \epsilon b_{mp} - \gamma_{mp} = -\frac{j \omega \epsilon}{\ell_{mp}^2} \int_{s} \frac{\rho}{R} \cos \theta \, \vec{\epsilon}_{t} \cdot (\vec{u}_{s} \wedge gr \vec{\alpha} d_{t} \psi_{mp}) \, ds$$

$$- \int_{s} \frac{\rho}{R} \cos \theta \, H_{s} \, \psi_{mp} \, ds \, . \tag{2.30}$$

ANNEXE C

INTÉGRALES DES FONCTIONS DE BESSEL,

(uzq - uip) I, (uzq) Jz (u,p) 20 44 2 (424) 3, (424) J2 (449) 0 4. m. 1. ( uzq ) 3 x ( u.p ) [ p ]2 ( u , q = ) ] = ( u, p = ) dp = - Q u , q ] J, ( u , q ) J, ( u, p ) ] p 3, (ung = ) 7, (u, p = ) dp = -] p. J. (ung E) J. (unp E) dp = [ 6 30 (unq ) 3. (u.p ) de =

2 ] J, (4, p. 2) J, (42, p. 2) dp + 4, p. 2, (4, p. 2) J, (42, p. 2) dp = - augup (1, p. 1) J, (42, p. ) J, (4, p. ) J, (4, p. )

[ p J; (uaq E) J; (urp E) dp = a urq (uaq + u.p) J; (uaq) Jz (u.r)

[ p J; (u.p E) J. (uaq E) dp = - 2 a u.p uaq

[ n J; (u.p E) J. (uaq E) dp = - 2 a u.p uaq

[ uaq - u.p)

[ n J; (u.p E) J. (uaq E) dp = - (uaq - u.p)

[ uaq - u.p)

) p 3, ( 0 = 4 = ) 3, ( u.p = ) dp = - 2 a u.p 3, ( u.p ) 3, ( u.p )

$$\int_{0}^{a} p \, J_{s}(u_{2}p \, \frac{p}{a}) \, J_{s}(u_{2}q \, \frac{p}{a}) \, dp = \frac{\alpha^{2} u_{2}p}{u_{2}p - u_{2}q} \, J_{s}(u_{2}p) \, J_{s}(u_{2}q)$$

$$\int_{0}^{a} p^{2} J_{s}(u_{2}q \, \frac{p}{a}) \, J_{s}(u_{2}q \, \frac{p}{a}) \, J_{s}(u_{2}q) \, J_{s}(u_{2}q) \, J_{s}(u_{2}q) \, J_{s}(u_{2}q) \, J_{s}(u_{2}q) \, J_{s}(u_{2}q) \, J_{s}(u_{2}q)$$

$$\int_{0}^{\infty} t^{3} (u_{4}q_{\frac{n}{4}}^{2}) J_{3}(u_{1}p_{\frac{n}{4}}^{2}) dp = -\frac{4a^{3}u_{3}p}{34q(3a_{1}^{3}-u_{3}^{3}p)} J_{4}(u_{3}p) J_{4}(u_{4}q_{1}^{2})$$

$$\int_{0}^{a} \rho \, J_{a} \left( U_{aq} \frac{\rho}{n} \right) \, J_{a} \left( U_{aq} \frac{\rho}{n} \right) \, d\rho = -\frac{4\alpha^{2}}{U_{aq} - U_{ap}} \, J_{a} \left( U_{aq} \frac{\rho}{n} \right) \, J_{a} \left( U_{aq} \frac{\rho}{n}$$

20 (524+54-5, 5, 554) 3, (5, p) 32 (549)

$$\int_{a}^{b} p \ J_{a}( \ V_{0q} \frac{p}{q}) \ J_{a}$$

a (12 - 524 - 526) 32 (524) 32 ( Jap) 03p((53q-U3p)) 32 (U2q) 33(U2p) ( Gz D - Gz D) ( p 3 1 ( Sp ( ) 22 ( S2 ( ) dp = [ p 3, ( Gzq L) 3, ( Uzp L) dp =

$$\int_{0}^{\pi} p \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{3p} \, \frac{e}{a} \, \right) \, dp = \frac{\alpha^{3} \left( \, \sigma_{3q} \, - 12 \, \right)}{\sigma_{3p} \left( \, \sigma_{3q} \, - \sigma_{2p} \, \right)} \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \frac{e}{a} \, \frac{e}{a} \, \frac{e}{a} \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a} \left( \, \sigma_{aq} \, \frac{e}{a} \, \right) \, J_{a$$

Jp 34 ( Vaq E) 32 ( V3p E) dp = - a (24 - U24 - U24) In ( U4q) 35 ( V3p) ( V4q - V3p) 20 3 4 4 4 4 52 (4 1p) 3, (40q) = - auf J2 (up) J, (up) ( p+ Jo(ung ( ) J, (u.pl) dp = ( p 2, ( uoq 2) J, ( u p 2) dp

12 [ p 33 ( Usp E ) Ja ( Uaq E ) dp + Usp Uaq [ p 35 ( Uap E ) Já ( Uaq E ) dp = - 20 ( 6 Uaq + 6 Usp - Uaq U 3 ) Ja ( Uaq ) Ja ( Uaq )

$$\int_{0}^{a} f^{2} J_{s}^{s} \left( u_{0} q_{0}^{E} \right) J_{s}^{s} \left( u_{1} p_{0}^{E} \right) dp = \frac{\alpha^{3} \left( u_{0} q_{0}^{4} + u_{1}^{4} \right)}{\left( u_{0} q_{0} - u_{1}^{4} \right)^{2}} J_{s}^{s} \left( u_{1} p_{0} \right) J_{s}^{s} \left( u_{0} q_{0} \right)$$

$$\int_{0}^{a} f_{s} J_{s}^{s} \left( u_{0} q_{0}^{E} \right) J_{s}^{s} \left( J_{s} p_{0}^{E} \right) dp = -\frac{\alpha^{3} \left( u_{0} q_{0} + u_{1}^{4} \right)}{u_{0} q_{0} - J_{1} p_{0}^{4}} J_{s}^{s} \left( J_{s}^{s} p_{0} \right) J_{s}^{s} \left( J_{s}^{s} p_{0} \right) J_{s}^{s} \left( J_{s}^{s} p_{0} \right)$$

### ANNEXE D

## SYSTÈMES D'ÉQUATIONS DIFFÉRENTIELLES

# I - POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

200 kg p bsp Map [ 2 2 1 p J. ( 4 2 q E) J. ( 5 2 p E) dp + 3 4 g J. p J. ( 4 2 q E) J. ( 6 2 p E) dp] JOBEN NEAD S BOD WAY [6] " J2 (Uzy ( ) J3 (Uzy ( ) dp + Uzy Ury ( ) 12 (Uzy ( ) J3 (Uzy ( ) ) dp ] + 20 King & brown [200 ] p 32 ( uzq 2) J' ( Orp 2) dp + Uzz ] p 32 ( Uzq 2) J, ( Urq 2) J + 2RELY & ASP N3P [ 6] I. ( Uzy E) J. ( Uzy E) J. ( Uzp E) dp + Uzy Uzp [ p J. ( Uzy E) J. ( Uzp E) J. JWENNIP S Q24 N24 [2] J. (U.p. ) J. (U29 () ) dp + W. p U27 [ p. J. (U.p. ) J. (U24 () ) dp] + 2045 = Frp Mip [2 0/2 ] p J2 (Ung ( ) 3/ (Ort ( ) dp + 44 ) ( p J2 (Ung ( ) J, (Orp ( ) ) dp ] -2RKing & a,p Kip [2] Jz (unq ( ) J, (u,p ( ) dp + unq up ) p J, p J; (unq ( ) J, (u,p ( ) dp ] + + 102 Ente 2 bay May [ "44 ] p3, (up 2) 32 ( 029 2) dp + 2 Up ] p3, (u,p 2) 32 ( 029 2) dp ] 28 Ezig 5 pap Nap [ 2 (3p ) p 32 (Uay C) J3 (Uap C) dp + 3 (4) p 72 (Uay C) J3 (Usp C) dp ] 2 R King P Anp Nop [ 2] Ja ( Uzq E ) J. ( U.p E) dp + Uzq U.p [ p Jz ( Uzq E) J. ( U.p E) J -2REG & Bag Mag [ (22) ] p J, (u.p = ) J, ( veg = ) dp + 2 \(\frac{\pi\_1}{\alpha}\) p J, ( u.p = ) J, ( Szy = ) dp ] JaynWip & dag Nay [2] J. (4.p. ) J. (4.p. ) + "+ "12" [" + J. (4.p. ) J. (4.p. ) J. (4.p. ) J. JONER & Kap Kap Lap 1 p Is (Uzq E) Ix (Usp E) dp in We 3 day Nag kay [ p J. ( U.p & ) J. ( U.q & ) dp inkin & drp Kip Lip 1 of 32 (424 &) 3, (419 &) dp + 3024 + 1 K2 - Km K = 4 = Jan + jk - kp dip =

JUNYON NEP 3 B29 M29 [3 524 ] PJ3 (U3P () J2 (V24 () dp + 2 USP ) PJ3 (USP () J2 ( U24 () dp]-+ JUSETHER & Bag May [ 3 (224 ) P 3 (U3P E) J2 (Gag E) dp + 2 (U3P ) PJ3 (Usp E) J2 (O29 E) dp]+ 2RKzje 2 a29 M29 [6 Ja Ja (usp a) Ja (uzq a) dp + Usp Uzz Ja p Ja (usp a) Ja (uzq a) dp]+ + SEKSP & Bag Mag [3 Jag ]" p 38 ( usp & ) In ( Vag & ) dp+4 Usp [, p 13 ( usp & ) In ( Vag & ) dp] JUNYON PED & OLZG NEZG [ 6 ] 35 (USPE) Jz (USY E) dp + USPUM [ p. J; (USPE) Jz (UzqE) dp]-2 RKSp ] P49 M41 [3 J4] p 32 (4 3p E) 34 (54 E) dp + 4 45p [ p 56 (4 sp E) 54 (44 E) dp] SWER 3 dag Nag kag Jap 13 (43pg) Ja (42, C) dp -30 + j k- ksp dsp = John + jus a 3p =

- JWYNMIR 2 Bag Mag [ 2 ] J, (U, P = ) J, (Uag = ) dp + U, p G29 [ P = J; (U, P = ) J, (Uag = ) dp]-2 R Pay P anp Nip [ 2 4 ] p 52 ( Uzq ( ) 3, ( u,p ( ) dp + Uzy ) p 5 ( Uzq ( ) 3, ( u,p ( ) dp ] -JUYTIMIE & Bog Mag Vre Vor J P J. ( Urp L ) J. ( Urg L ) dp +

REP. S X 29 K 29 [ Urg ] P J. ( Urg L ) J. ( Urg L ) dp + 2 Urg ] P J. ( Urg L ) de ] 2Rezy 2 02p Nap [ 2 42p ] p 32 ( Usq E ) Js [ 43p E ) dp + 3 421 [ p 54 ( Usq E ) 3 ( Usp E ) dp] 2Rfin As & bsp Map [ 6 g 32 ( Gay E) J3 ( Usp E) dp + Usy Usp [ p J2 ( Usp E) J3 ( Usp E) dp]+ 2863 7 029 N29 [ 424 [ 65, [ 0, p = ] 32, ( 429 = ) de + 2 1/2 [ p 3, ( 0, p = ) 32, ( 429 = ) dp ] 3App - j kt- 6.p bip = - jusen Mip & bag Mag [2] 3, (Up & ) Jz (Uag & ) dp + Up Uzy ] p J; (Up & ) Jz (Uag & ) dp]+ - ineri Nen & bip Nip [ 2] 32 ( Vaq & ) J. ( Jip & ) dp + ( Jay J. p. ) J. ( Vaq & ) J. ( Upp & ) dp ] + Reip & bog Mag Or Jag (Up) Jo (Up) Jo ( Cog) Jo + - insenting & bip Mip Coque of pt Jo (Voq fg) J, (Vip g) dp +
Reing pt Dip Mip Pip J pt Jo (Voq fg) J, (Vip g) dp +
jn Moq & bip Mip Pip J pt Jo (Voq fg) J, (Vip fg) dp 2 Wyk F bap Map (ap ) " p Jz ( Uzq 2) 32 ( Usp 2) dp -- juyn Mog 5 Bip Mip Tog Uir Jap 15 ( Uog L) J, ( Uip L) dp + in M.p & bog Mog Rag [" p. J. ( U.p. () Jo ( Uog () dp -- 96 (2 qual to for Jaca ( Lag ) J. (Usp E) dp -+ 2 my R 9 bzq Mzq (2, pt J. (J. pc) Jz ( Uzq C.) dp -Jan - j K- Pay boy= 38 - 1 K- P. Bag = They - juypog = = ghyppe =

- jwen Mag & bap Map [12] 34 (Vag &) J3 (Vap &) dp + Uag Usr ["pt J4 (Vag E) J3 (Vap E) dp]+ - iwyn Mag E Bsp Msp [ 12 Ja Ja (Vag E) Js (Vap E) dp + Gag Usp Jap Ja (Gag E) Ja ( Usp E) dp]+ 3WERNAG 2 Q3P N3P [4 48 ] P 34 (524 2) 35 (U3P 2) dp + 3 43 1 p 5 (U24 2) 36 (U3P 2) dp] + inyundag 2 dap Nap [ 4 43p ] pJ4 (Vag = ) J6 (Usp = ) dp + 3 24 [ pJ4 (Usp = ) J3 (Usp = ) J6 pJ 28855 9 Pug Mug [12 ] 33 (Uzp C) Ja (Uzg C) dp + Uzp Uzg J p Ja (Uzp C) Já (Uzg C) dp]+ + Junyn Mar & dag Nag [ 3 424 ] P J3 ( Uspe ) 25 ( Usq E) dp + 2 (3p ) p J5 ( Uspe ) J2 ( Uspe ) dp] 2RE30 9 Dag Mag [12 5 Ja (53p 2) Ja (54g 2) dp + Jap Vay 1 p Ja (55p 2) Ja (44g 2) dp]+ - IMERIH 3P. & Dag May [ 6 ] " 33 (Uzp ) 33 (Uzp ) 33 (Uzy ) 4p + (3p Usy ) p 33 (Usp ) 32 (Gay ) 3 + 22 (By + jwynMin & dip Kip [2 wp [PIz(Vzq P) ], (Unp P) dp + Vin [ PIz(Vzq P) ], (Unp P) dp]+ 28 830 A 024 N24 [3 424 ] P 32 ( U3p C) 32 ( U3q C) dp + 2 (3p C p 33 ( G3p C ) 32 ( U3q C ) dp] - imynHzz E Byr Mip [2] J. ( Uzy E) J. ( Uip E) dp + Uzy Uip [ p J. (Uzq E) J. (Uzq E) J. (Uzq E) J. (Uzq E) dp] -200 27 P P B P W S P [ 6 ] J. ( Uzy ] J. ( Uzy ] J. ( Uzy ] dp + Uzy Usy [" p J. ( Uzy ] ) J. ( Uzy ] + 2842 \$ 038 N3P [2 435 ] P J. (U24 & ) J' (U34 & ) J' (U34 & ) J' (U3P & ) dp + 3 J' (U24 & ) J' (U24 & ) J' (U3P & ) dp] JUNYA & Bap Map ( 2p ) p 34 ( Vag E) 32 ( Vap E) dp -JOHSP & Dag Mag Ray J. p 32 ( 530 E) 32 ( 549 E) 36 (549 E) dp -+ inHar & bzq Mzq (2q ) p J3 (Vap &) Jz (Vzy &) dp -38 - jk2-649 Bag = 3 Par - 1 K2 - 831 bap = They - just Bag =

3am + 1 K- Kip Orip = juyn Nip & dag Nag [ 2 J I, (u.p ] ) J. (u.g ] 3p + U.pun J p + I, (u.p ] J. (u.p ] ) J. (u.p ] dp ] -- jwennip & baq Maq [ Gay ["pJ, (u,pl.) J2 (Vaql.) dp + 2 U.p. J. pJ, [u,pl.) J2 (Vaql.) dp] + 2KKip 2 Bag Mag [ Wag [ DJ. (U.pl.) J. (Uag 2) dp +2 U.p ] PJ. (U.pl.) J. (Uag 2) dp] 2 R Kip a a a g Wag [ 2 1 3, (4, p = ) 3, (4 ag = ) dp + 4, p usq [ p = 1, (4, p = ) J, (x ag = ) dp ] + 3024 + 3 K- Esq of 29 = 28 K34 P Or P Kip [ 2] 32 (U3q a) 3, (Up a) dp + Usq Up B p 3 (U3q a) 3, (U1p a) dp] -+ Jubyn Nag 2 dap Nap [ 6 5 3, | uaq = ) Ja(u ar = ) + uaq uar [ p Jz (uaq = ) Jz (uar = ) dp]-RKip & Goog Noy Wirdow (" p J, ( U.p E) J, ( U.og E) dp -JWEN Kon & aip Nip Unquir Jap Is ( unq E) I, ( u.p E) dp -REST G dog Nog Wir Way Jo P J; (U.p. ) Jo (Uage) dp -Jan + j E- Ken dog = jwynkag & dip Nip ung Uir J" p Jo ( ung E) Ji ( Uip E) dp -1018 A dag Kan Nan J" P J. (U.P E) J. (U. eg E) dp + - JARTE & dog King Nog ( P. J. ( U.P ( ) Jo ( U. Og ( ) dp + + 3WYN No4 2 Bip Mip Wag Jop Jo ( Ung E) J, ( U.p E) dp 31 Kog & dip Kip Kip ( " p Jo ( Ung E) J. ( Up E) dp + JOHER P GIPKIPKIP ("P Jz (uzy () J, (uip () ) dp + REGG E Dr. Mip Was [ P 34 ( Wood E) X ( O.p. E.) dp 30 + jucan

20 King = baq May [3 54 ] p 3 1 ( use & ) 3 4 Cay & ) dp + 2 45 [ p 5 ( use & ) 32 ( use & ) dp ] -+ inynnap & prag Mag [ 3 53 ]" p 33 (urp L) 3; (orag L) dp + 2 ur J p 13 (usp L) 32 (orag L) dp] + 22 k3p q bag Mag [ 3 th ] p J. ( Uzp E.) J. ( (Cag E.) dp + 4 Utr ) p J. ( Uzp E.) J. ( (Cag E.) dp] JOSEN NEP 2 CO29 Nog [ 6] Ja(Uspa) Ja(Uzq E) dp + UspUzz f b Ja(Uzpa) 5/ (Uzpa) D2/ (Uzqa) dp] -+ JWYNNED & Bag Mag [3 34 ] p 33 ( 4 3 p ( 5 d g) dp + 4 4 1 p [ p 13 ( 4 4 p g) 34 ( 4 d p g) dp] 28 king 2 Dop Nap [ 2 Jig Jo Da ( Ung E) Ja ( Usp E) dp +3 Usg Jop Da Ja ( Uzg E) Ja ( Uzg E) dp] 3038 + 1 K- Kzp dzp = 200471 Kzp 2 dzg Kzg [ 6 1 32 (42p 2 ) 52 (42y 2) dp + 42p 429 [ pt J3 (42p 2 ) J2 (42p 2 ) dp] -28 634 5 bip Nip [ 2 1/2 ] p 32 [ 429 4 ) 3, ( O,p 4) dp + 424 [ p 32 ( 424 2 ) 3, ( O,p 2 ) dp ] -28 King & Oar N3P[6] Je (Ung &) Ja (Ung E) dp + Ung Use J. p Je (Ung E) J's (Ung E) Je ] -3427 5 0.p Np [2] 3, (429 2) J. (4.p 2) dp + Usq 4.p [ p J. (4.p 2) dp] + 24 King P Brown [ 2 00 ] Par (ung ) J, (Unp C) dp + Ung [ p J, (ung C) J, (up C) dp] + 200ER ] dzy Kzy kzy [ p 32 (uzph) 32 (uzyh) dp + in Nag 2 dap Kap Kap ( p Ja(uag ( ) Ja(uag ( ) ) dp +

100401M29 & B3PM3F [6] 32 (U29 ( ) J2 (U39 ( ) DP + U29 U3P ( P J2 ( U29 ( ) J3 ( U3P ( ) DP ) -2884 G AS WAR & G May [ " 4 ] PJ ( Uzg E) J, (Jg E) Jo + 2 Wp [ PJ [ Uzg E) J, (Jg E) Jo ] -- iwynMir 2 Bag Mag [2] 32 ( Vig = ) 3. ( Op = ) dp + Vag Vir [ p 3/ ( Vig = ) 3/ ( Vir = ) dp ] -+ iwenthip = any Wag [ "" p J' (uzy E) J, (vip E) dp + 2 "" p J, [uzy E) J, (vip E) dp] + 228624 F G G, P Kip [ 2 We ] + 32 ( 524 ( ) 5, [ 4, p ( ) 3, [ 4, p ( ) 3 p + 32 ( 524 ( ) 5, [ 4, p ( ) 3, [ 4, p ( ) 3 p ] -JACTINIS 2 Gap Wap [ 2 420 ] p J2 (529 2) J3 (4 10 2) dp + 3 521 ] p J3 (429 2) J3 (420 2) dp] + Jusenman 2 anp Nop [2 4 ] pra (ong f) si (unp f) dp + Ja [ pra [ pra f) ] t (unp f) dp]+ 3824 - 1 k2-824 bzq = - 40EnMen & bip Mip [2] Ja(Org & ) Ji(Urp & ) dp + Org Org Org Org E) Ji(Orp E) dp] + 3Ap - j k3 - 6, p b, p = - jwenn, 2 bzq Mzq [2] 3z ( 524 2) J. (5, pc) dp + 524 52 (524 2) z, (524 2) dp] + - 38817 P 5 14 ( Usq & ) 3, ( Orq & ) 3, ( Orp & ) dp + Jag Or ] p Jz ( Usq & ) 3, ( Urp & ) dp ] -28 624 2 bsp Map [ 6 [ 32 ( 02 pc ) 32 ( 03 pc ) 34 ( 03 pc ) 24 ( 03 pc ) 25 ( 02 pc ) 3 ( 03 pc ) 3 dp ] + 20 624 2 A3P N3P [ 2 WAF [ 2 WAF ] Po Jz ( U39 2) J3 ( U3P 2) dp + 3 U2 ] P J3 ( U3P 2) J3 (U3P 2) dp ] - JULYANMIE & dog Nog Los Jo P Jo ( ung L) J. ( Ung L) J. ( Ung L) dp JUNASY & Dap Map ( sp J p Ja ( Gag E) Ja ( Gap E) dp + + JAMIR & bag Mag (29 ) 5, (0, p ) 3, (0, p ) dp + + inenMir & ang Nog day Jap ( Ung L) J. ( Vip E) dp 2004R & bip Mip (ip) ( p J1 (U24 &) J. (U. p &) dp -

JUNYNMAR Z 1349 MAG [ 12 ]" Ja ( ULG ) J3 ( UZP C) dp + Uag GEP J" p Ja ( ULG C) Ja ( USP C) dp ] -384 - 1 E- 649 bag = - 3WEN MAG & bap Map [ 12 [" Ja ( Ugq = ) Ja ( Usp = ) dp + Udg U3P [" p Já ( Uaq = ) Já ( Usp = ) dp ] + 2883p q Bzq Mag [ 6 ] Is ( Uzq ( ) Is ( Uzq ( ) ) Ja ( Uzq ( ) ) dp + Uzq ( 3p ( ) ) z ( ( Uzq ( ) ) J ( ( Uzq ( ) ) dp ] -- jwynMag & Bzp Mzp [12 ]" Jaluag E) J3 (Gzp E) dp + Wag Uzp ["p' J4 (Uag E) J3 (Uzp E) dp ] -JOYNATE & day Nag [ 3 424 [ 3 424 [ 429 ] 53 (429 ] ) 53 (439 ] ) dp + 2 438 ] p 52 (429 ] 33 (439 ] dp] + JWENHYP & Qzq N=q [3 429 [" p3, (u=q E) J2 (Uzp E) dp + 2 Vzp [" p3, (u=q F) 3, (Vzp E) dp] + 3WERNMAG & asp Kap [ 4 Usp [ 24 (Vaq E) J's (Usp E) dp + 3 Gag [ p J's (Gag E) J's (Usp E) dp] JUERNASP & Bag Mag [ 12 ] Ja ( Gag C.) J3 ( Usp C.) dp + Wag Usp J. p. J. ( Gag C.) J3 ( Usp C.) dp ] + 28 kg 2 Wyk p b3p M3p l3p [ p I4 ( U4q ( ) J2 ( U3p ( ) ) dp + + inMar 2 bag Mag lay ) p J+ ( U4q E) 33 ( U3p = ) dp + 30 M3P & bay Mag (2g ) p 32 ( Uzq ) J3 ( Uzp & ) dp -35 - juy 1249 =

(2)

I - POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

a 3a24 + j 20 329 = j 20 a 5 dip uip[k'à (uzh + uh) - 2 uhuzh + j 20 a 5 dop usp[k'à (uzh + uh) - 2 usp uzh] Ka uzq (uzq - uzp) " a 30sp + jzo 32p dsp = jzo a 2 dzg uzg [ka (uzg + uzp) - 2 uzg uzp = jzo a 2 pzg 2 ka Uzg ) Vuzg - dsp) b a uzp (uzg - uzp) 1 U.p( U2q-Up) V U2q-4 Uzq(uzq-0p)/0p-1 + 1200 5 Bsp 3ka 0zq (uzq-0pp)/0zp-9 a 34,p + 3 (ka) a.p = 1 a & a.g Kallzg (u.g. + u.p) + 3 a & b.zg 2ka U.zg 2 Ka U29 uzq(uzq-0,p) (cp-1 Z, R P uzq(uzq-0zp) 103p-9 a 30/29 + 3 (Ka) Ozg = 2 a 5 ay Kaunp (uzg + uip) + 1 a 5 azp Kauzp (uzg + uzp) 3 Ka Uze " ( gr u - pr u) pr u a Jan + jz. 30 xip = jz. a & dzq uza[ka (uzq+uir)-2uipuza] - jz. a & pzq Kaueq (uzy-up)2 Ka up ( u2q - up)2 " (din - han) ben +jz. & & Bip 2,8 2 bp

43p ( Usy - 42p) 1024-4 a 34sp + 1 (Ka) asp = 1 a 2 azq Kauzq (uzq + usp) + 1 a 2 bzq Usp ( Usig - Usig) / Usig - 16 4 3p ( Vag- Usp ) V Vag- 16 43p ( min - min) 4 m 4 Ka U44 + 2 8 5 b49 L.

- 120 R 9 B49 450 (12. 11.2)

a 3B. - 1 50 bip = 1 a 5 bag ver[2k'a (Up+1024-U240) )-UpUzq(4-U24-Up)] + 1 a 5 bog 12 Up Uoq (Ubq+Up - 2 k'a) a 36. p = jz = (ka) p.p = jz = 2 = p = 2 ka Uzq (U,p+Uzq-UzqU,p) - jz = 0 2 2 poq 242 ka U.p Vog-1 Ka Up ( Uzq - Up) V ( Up - L ) ( Uzq - 4 ) J-4:01 (45- 127) 4:0 Kauza + 1. 0 & Q azq

a 2 Poor - i 5 to boq = i a & bop (2 00 + 00 - 2 ka)

a 3boq - jzo (ka) poq = -jzo a & pop 12 0, p (voq + vrp - 2 ka)

a 3boq - jzo (ka) poq = -jzo a & pop 242 ka 0, p

529 (524-43p) V 529-4 524 (V24-44) V V24-4 2 Ka 4 24 2kg 4.1 1 0 5 bap Jap[2ka (30 5p+30 2p-0 2p 0 2p)-0 5p 0 2p (12-0 2p-0 2p)] 1 0 2 0 5 0 0 p Kauzy ( 029 - 0.7) Y ( 6, -1) ( 629-4) +

Uzq ( Uzq - Uzp) V Vzq-4 024(524-44) Vos4-4 2kousp 2 Kallip + jz0 a 5 psp 2 ka Usp (3 Csp + 3 Uzy - Usy Usp) + jz0 a 5 Ksp - Usc 0 3629 - jzo(Ka) Bzg = jzo a & pip 2 Katip (Uip + Uzg - Uzg Uip) + jzo a & x kp 524 (524- 54) V(54-1)(524-4)

				132	
$ \frac{\partial P_{3p}}{\partial s} - \frac{j}{2} \frac{\delta_{3p}}{k\alpha} b_{3p} = \frac{j}{2} \frac{\alpha}{R} \frac{\sum_{i} b_{3q}}{q} \frac{U_{3q}[2k'\alpha'(\delta U_{3p} + 3U_{2q} - U_{3q}U_{3p}) - U_{3q}U_{3p}(12 - U_{3q} - U_{3p})]}{k\alpha U_{3p} (U_{2q} - U_{3p})^2 \sqrt{(U_{3q} - 4)(U_{3p} - 9)}} + \frac{j}{2} \frac{\alpha}{R} \sum_{i} \frac{\alpha}{R} \sum_{i} \frac{\alpha}{N_{3p}} \frac{\sum_{i} u_{3q}}{U_{3q} - U_{3p}} \frac{\partial U_{3q} - U_{3q}U_{3p}(12 - U_{3q} - U_{3p})]}{(U_{3q} - U_{3p})^2 \sqrt{(U_{3q} - U_{3p})^2 \sqrt{(U_{3q} - U_{3p})^2}}} + \frac{j}{2} \frac{\alpha}{R} \sum_{i} \frac{\alpha}{R} \sum_{i} \frac{\alpha}{N_{3p}} \frac{\sum_{i} u_{3q}}{U_{3q} - U_{3p}} \frac{\partial U_{3q} - U_{3q}U_{3p}(12 - U_{3q} - U_{3p})]}{(U_{3q} - U_{3p})^2 \sqrt{(U_{3q} - U_{3p})^2} \sqrt{(U_{3q} - U_{3p} - 0)}} $	a 3bar - jzo(ka) pap = jzo a & pag 2ka vzg (3 vzg + 3 vzg - vzg vzg) - jzo a & dag 3ka uzg + 3 vzg - vzg) + V(vzg - 4)(vzg - 9) - jzo a & dag (uzg - vzg) Vvzg - vzg)	+ jzo a 2 Bag 2 Ka Vag (6 Vzp + 6 Vag - Vag Uzp)	α 3β49 - i sta bag = i a 5 bap Usr[2kà (6V 2p+6 Ván-Ván Usp)- Gán Usp(24- Ván-Vsp)] i a 5 α p 4κα Usp	a 3bag - jzo (Ka) Bag = jzo a 2 Bap 2 Ka Usp (6 Usp + 6 Usp - 0 de Usp) + jzo a 5 Map 4 Ka Usp A Ka Usp	(3)

II - POLARISATION PARALLELE AU PLAN DE SYMETRIE

a 3arp + jzo 3r dip = jzo a & dag uzg[ka (uzg+up)-2upuzg] + jzo a & dog (2 uog[ka (ung+up)-2upung]) Ka (Lip (Liby - Uip) Kauip (uzq - Uip)

U.p ( (32) - Uip) 1 (52) - 4 +120 & 5 Bag 2Kateg

a 30, p + 1 (ka) a.p = 1 a 5 a29 Ka Uzq (Uzy+Uip) + 1 a 5 a09 V2 ka Uzq (Uoq+Uip)

35 + 20 A 10 (Uoq+Uip) + 2 R 9 Uip (Uoq-Uip) + 2 R 9 Uip (Uoq-Uib) u.p (uog - Utp) 4, p ( 4, 4 - 4, 4) 4, 4

- 1 a 5 bag 2kavag

α 300 + jz, 300 dog = jz, 0 Σ Σ α p (ξu,p[k'à (uoq + u.p) - 2 u.p uoq ] - jz, α Σ βιρ 1/2 κα τρ

a 30asy + jzo 32g dzy = jzo a E d.p 4,p[k'a'(uzy+uzp)-2uzpuzz] + jzo a E dsp usp[k'a'(uzg+uzp)-2uzpuzz] ka Uzq (Uzq - Uzp)z Kox Waq ( Waq - Wip ) 2

8- 450/ (450 - fen) pen Uzq (Uzq - C, ) VC+1 - jZo Q E p psp 3Ka Uzp - jz. a 5 Pip Karp

20 R P Use (41) 412)+ Usy (usy - usp) + " ( din - ben ) ben

e-getV(get-feb) peb 3 ka Usp 2 a 2 bap \_\_\_ 1-40/(40-pen) pen Ka J.p + 2 A S bp

+				
Jasp + jzo 32 Ka dap = jzo a & daq uay[ka(uay+usp)-2uspusy] + jzo a & paq 2kavaq		1029-4		
+ j 20 & E p 29 -		1 a 5 bag 2ka Uzg - Uzp) Vuzg - 4		
(42 n - p.	4 Vag-16		) Vat -16	
a day way Link (uat	120 0 5 Pag 420 Cag - Usp) V	20 5 azq Kauzq(uzq+uzp) .	2 bag dkataya	
p = jZ <sub>0</sub> Ω χ	4 12 0 A	3p = 2,8 2	2 2 2 2	
14 + 120 1/2 + 141 S		30 + 1 (Ka) asp =		
8		800		

54 (1124-04) VOLA-1 Kausa a 3bir - jzo(ka) pr = jzo a 2 pzq 2ka (zq ( ( )p + ( )zq - ( )zq ( )p) + jz a a 2 dzq - ) Ka Up ( Uzq - Up) / ( Up-1) ( Usq -4) 34 ( 454 - 454 ) Vari- 1 12 Kalley Ekades -10 8 and a 38 - 1 12 bip =

O.p ( Ung - O.p ) Vois-1 + j20 Q & Nog \_ a 3829 - 1 829 bag =

Uzq(624-434) V Uzy-4 + 1 0 5 b sp Jar[2ka (3 5 2 4 + 3 5 2 4 - 6 2 4 5 5 6) - 6 2 4 6 5 6 (12 - 6 2 4 - 6 3 4)] + 1 0 2 2 0 3 p 2 kall 2 p Kauga ( (32 - 124) 2 V((24-4) ( (34-3)

2Kaup Usq (Usq - Uip) VUSq - 4 a 3bss - jzo(ka) Bzg = jz, a & Bip 2kato (trp+ Uzg - Uzg trp) - jzo a & a orp

529 ( Ozg - Uzp) V 629- 4 2 Kause + jz 0 2 P Bsp 2 Kausp (W3p + 3 U24 - U24 V3p) - jz, a 2 0 3p

+ 3 0 5 b49 Van[2kts (603p +60an -0an 0xp) - 5an 0xp (24-0an -03p)]

Ka Uzp ( Jag - 0 2p) V (Jag - 16) ( 0 2p - 9)

0-450/(450- 150) 950 3 Ko. U.q 2 36 - jZ = (ka) Bap = jZo a 5 Bag 2 Ka Uzg (3 Uzp + 3 Uzg - Uzg Uzp) + jZo a 5 Azg (3p((24,-03p) V((04-4)((3p-9) (3 - 40)(31-10)) V(424-16)(45-9) + j20 a 2 B49 2Ka V49 (60 3p + 6 V49 - V49 (5p)

3p 4Kausp	13p 19)V(Grig - 16	
Uzp[2ka (6 Uzp+6 U4q Uzp)- U4q Uzp(24- U4q Uzp)] + 3 a 5 azp	2 Ka Usp (6 Usp + 6 Usq - Usq Usp ) - jz = 2 K 3p 4 ka U	(4)
a 3P44 - 3 244 bag = 3 a 5 bap Usp[2k	a 3ban - jzo(ka) Bag = jz. a 2 Bzp	

SOLUTIONS DES ÉQUATIONS D'ORDRE (1)

I - POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

(1) Sag (5") = Fqbo [(Vzq+x") = ivzq5"/a + (Vzq-x") e e ivzq(5-5;)/a - 2(Vzq+x") e ix.5"/a.

Azg(5")= Fqkabo [(Vzq+x")e - 1/2qc\*/a (Vzq+x")e - (Vzq-x")e e 2ZoVzq(Vzqxx") - 4x" Vzq e

2824(824-8=)[(824+8=82494)] -382457a + (829-8=)(89-8=8294)e -2824(82-5=5)

220 Ka(834-92) [- (829+82) (49+8-8299) - 3829/a + (829-82) (49-8-8299) - 38-5/0 3629 (5-5;)/a + 28/ (49+8299) - 38-5/0

bog(5")= bog(5")= 2800(1504-15")(64-1-804 hy)e + (109-15")(69+15" 804 hy)e 2800(15"-5;)/a 2800(69-15.hy)e - 2800(1504-15.hy)e

Do [-(109+1-)(69-1-1094)=10457/a + (104-1-1-)(69+1-1044)=15-5.00 = 1004(50-5.0)/a +21-(69-1044)=108-500

 $\Xi$ 

azg(5°)= - Fqbo [(V2q+18) = i4xq5/a + (V2q-18) = -i8=5,/a jv2q(5°-5;)/a - 2(V2q+18) = i8=5/a ]

II - POLARISATION PARALLELE AU PLAN DE SYMETRIE

dzg(5°)=- Fq kab. [(Vzg+x")2e-jvzg5/a - (Vzg-x")2e-jx5; /a jvzg(5°-5,")/a - 4 & vzg e-jx8.5/a

(1) dabo [(Voy+1")2 - 3 Voq - 3")2 - 11 5, / 3 Joq (5-5:)/a - 2 (Voy+ 1") e - 2 (Voy+ 1") e - 2 (Voy+ 1") e

0009(5")= - dykabo [(Voq+x")2 -ivay5"/a - (Voq-z")2 -ix,5"/a ivaq(5"-5;)/a - jx,5"/a - jx,5"/a - 220vaq(vay-x")

+28.(4+8=130)=38.5/01+ 22. Ka (x24-62) [- (x29+8") (44+8" x2499) = 4 (x29-8") (44-8" x29) = 1545,70 3529 (5"-5") A

2 bzy(124-14) (14+14-12494) = 15+45/0 + (124-1/1)(14-1/1)2494) = 18-5/0 14+16-5:1/0 - 2824(14+1/294) = 18-5/0

3

EXPRESSIONS D'AMPLITUDE DES ONDES RÉFLÉCHIES ET TRANSMISES D'ORDRE (1)

### I - POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

$$\begin{split} & \frac{G_{2q}^{(a)}(a)}{G_{2q}^{(a)}(a)} = \frac{F_{q} b_{o}}{2(v_{2q}^{2} - y_{2}^{2})} \left( v_{2q} - y_{o}^{2} \right)^{2} \left( e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n} + v_{2q}^{2} \right\} S_{n}^{2} / \alpha} - \frac{i}{L} \right) \\ & \frac{G_{2q}^{(a)}(s_{n}^{*})_{m}}{2(v_{2q}^{2} - y_{2}^{2})} \left( v_{2q} - y_{o}^{2} \right)^{2} \left( e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n} + v_{2q}^{2} \right\} S_{n}^{2} / \alpha} - \frac{i}{L} \right) e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} / \alpha} \right. \\ & \frac{G_{2q}^{(a)}(s_{n}^{*})_{m}}{2(v_{2q}^{2} - y_{2}^{2})^{2}} \left( v_{2q} - y_{o}^{*} \right)^{2} \left( e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n} + v_{2q}^{2} \right\} S_{n}^{2} / \alpha} - \frac{i}{L} \right) e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} / \alpha} \right. \\ & \frac{G_{2q}^{(a)}(s_{n}^{*})_{m}}{2(s_{n}^{*})_{m}^{2} \left( v_{2q}^{2} - y_{o}^{*} \right)^{2}} \left( e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\} S_{n}^{2} / \alpha} - \frac{i}{L} \right) e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\}} \left( y_{2q}^{2} - y_{o}^{2} \right)^{2} \left( e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\} S_{n}^{2} / \alpha} - \frac{i}{L} \right) e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\}} e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\}} \left( y_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right)^{2} \left( e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\} S_{n}^{2} / \alpha} - \frac{i}{L} \right) e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\}} e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\}} \left( y_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right)^{2} \left( e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\} S_{n}^{2} + \frac{i}{2} S_{n}^{2}} \right) e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\}} e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} \right\}} e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} S_{n}^{2} + y_{n}^{2} \right\}} e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} S_{n}^{2} + y_{n}^{2} S_{n}^{2} \right\}} e^{-\frac{i}{2} \left\{ y_{n}^{2} S_{n}^{2} - y_{n}^{2} S_{n}^{2} + y_{n}^{2} S_{n}^{2} + y_{n}^{2} S_{n}^{2} + y_{n}^{2} S_{n}^{2} + y_{n}^{2} S_{n}^{2} \right\}} e^{-\frac{i}{2} S_{n}^{2} S_{n}^{2} + y_{n}^{2} S_{n}^{2$$

(3)

### II - POLARISATION PARALLELE AU PLAN DE SYMETRIE

$$\begin{split} & \frac{d^{(1)}}{d_{2}q(o)} = -\frac{F_{q}b_{o}}{2(v_{2}^{2}q_{-}^{2}y_{0}^{2})} \left(v_{2}q_{-}y_{0}^{*}\right)^{2} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{0}-v_{2}q_{0})}S_{0}^{*}/a} - 1\right) \\ & \frac{d^{(1)}}{d_{2}q(s_{0}^{*})} = -\frac{F_{q}b_{o}}{2(v_{2}^{2}q_{-}^{2}y_{0}^{*})} \left(v_{2}q_{-}y_{0}^{*}\right)^{2} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{0}-v_{2}q_{0})}S_{0}^{*}/a} - 1\right) \\ & \frac{d^{(1)}}{d_{2}q(o)} = \frac{F_{q}k_{cd}b_{o}}{2(v_{2}^{2}q_{0}^{2}y_{0}^{*})} \left(v_{2}q_{-}y_{0}^{*}\right)^{2} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{0}-v_{2}q_{0})}S_{0}^{*}/a} - 1\right) \\ & \frac{d^{(1)}}{d_{2}q(s_{0}^{*})} = -\frac{F_{q}k_{cd}b_{o}}{2(v_{2}^{2}q_{0}^{*}y_{0}^{*})} \left(v_{2}q_{-}y_{0}^{*}\right)^{2} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{0}-v_{2}q_{0})}S_{0}^{*}/a} - 1\right) e^{\frac{i}{2}y_{0}S_{0}^{*}/a} \\ & \frac{d^{(1)}}{d_{2}q(s_{0}^{*})} = -\frac{d_{q}b_{o}}{2(v_{2}^{2}q_{0}^{*}y_{0}^{*})} \left(v_{2}q_{0}+y_{0}^{*}\right)^{2} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{2}-v_{2}q_{0})}S_{0}^{*}/a} - 1\right) e^{\frac{i}{2}y_{0}S_{0}^{*}/a} \\ & \frac{d^{(1)}}{d_{2}q(s_{0}^{*})} = -\frac{d_{q}b_{o}}{2(v_{2}^{2}q_{0}^{*}y_{0}^{*})} \left(v_{2}q_{0}+y_{0}^{*}\right)^{2} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{2}-v_{2}q_{0})}S_{0}^{*}/a} - 1\right) e^{\frac{i}{2}y_{0}S_{0}^{*}/a} \\ & \frac{d^{(1)}}{d_{2}q(s_{0}^{*})} = -\frac{d_{q}k_{0}b_{o}}{2Z_{2}v_{2}q_{0}(v_{2}^{2}q_{0}^{*}y_{0}^{*})} \left(v_{2}q_{0}+y_{0}^{*}\right)^{2} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{2}-v_{2}q_{0})}S_{0}^{*}/a} - 1\right) e^{\frac{i}{2}y_{0}S_{0}^{*}/a} \\ & \frac{d^{(1)}}{d_{2}q(s_{0}^{*})} = \frac{b_{o}}{2y_{2}q_{0}(v_{2}^{2}q_{0}^{*}y_{0}^{*})} \left(y_{2}q_{0}+y_{0}^{*}\right)^{2} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{2}-v_{2}q_{0}^{*}y_{0}^{*})} \left(e^{\frac{i}{2}(y_{2}-y_{2}^{*}y_{0}^{*}y_{0}^{*}}y_{0}^{*}\right)^{2} e^{\frac{i}{2}(y_{2}-y_{2}^{*}y_{0}^{*}y_{0}^{*}}y_{0}^{*}\right) e^{\frac{i}{2}(y_{2}-y_{2}^{*}y_{0}^{*}y_{0}^{*}y_{0}^{*}}y_{0}^{*}\right) e^{\frac{i}{2}y_{0}^{*}y_{0}^{*}y_{0}^{*}} e^{\frac{i}{2}y_{0}^{*}y_{0}^{*}y_{0}^{*}y_{0}^{*}}$$

Bag(s, ) = - = = = = (320 ka(x24-x4) (324+8") (34+8-82494) (6 (8-824)5, 1/2 -1) e

Mzg

FE29

Eog

azq(5") = Fqb. [(4zq+x")2 - j4zq5"/a + (4zq-x")2 - jx"5;/a j4zq(5"-5")/a + (4zq-x")2 e + (4zq-x")2 e

ν(1) κερ (5°) = Fηκαδο [(vzq+x,) e - jvzq5"/a - (vzq-x,) e - it=5; /a jvzq(5°-5,\*)/a
220,29(vzq-x,) e

b2q (50) = bo [(184+18-)(fq+5-82999) = 1824-5")(fq-8-82999) = 1824-5")(fq-8-8-82499) = 18-5-10 1824(5-5.)/a

Bzg (5+) = bo [-(1/29+1/11)(49+1/1/2999)=1824-1/11)(49-1/11/2999)e = 220ka(1/24-1/11)

2801(801-84) [(801+8")(84-8-809hy)e + (809-8")(81+8-809hy)e -38-57/4 3804(5-5:)/4-Pag(5°) = bo [-(8.9+8")(eq-8.809hq)=1804584 + (804-8")(eq+8.809hq)e 220 Ka(809-8")[-(8.9+8")(eq-8.809hq)e = 3509(5°-5°)/a

SOLUTIONS DES ÉQUATIONS HOMOGÈNES D'ORDRE (I)

I - POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

pzy (50) = bo (124-13) (44+ 14 1299) = 3845" (129-14) (44-14 1299) = 3845" (129-14) (44-14 1299) = 3845" (5-5,")

II - POLARISATION PARALLELE AU PLAN DE SYMETRIE

azq(5,) = - Fqbo [(vzq+x")2 - ivzq5"/a + (vzq-x")2 - ix=5,7 a ivzq(5.5,)/a + (vzq-x")2 - ix=5,7 a ivzq(5.5,)/a

x2q(5°) = - Fq Kab. [(v2q+8")2 -iv2q5"/a (v2q-8")2 -i8=5,7a iv2q(5-5;)/a 22,2q(5-5;)/a

acq(5") = - dab. [(voq+1)2-ivoq5"/a + (voq-1)= -j8x5"/a jvoq(5"5;)/a + (voq-1)= -2(voq-1)= (voq-1)= (v

dog (5°) = - dq kabo [(voq+1") e - voq=1") e - (voq-1") e - ib.5; /a ivaq(5°-5;)/a]

2 824( 824-81) ( 829+81) ( 84+8182999) = 38295/a + (829-81) (84-8182999) = 3845,00 = 3829(5-5,0)/a ]

### ANNEXE F

SOLUTION D'ORDRE (2) DU MODE T $_{11}$  Å L'ENTRÉE ET Å LA SORTIE DU COUDE,

## I - POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

b, (0) = b, 1/2 (-e-3/8-5,1/a) + b, \( \frac{1}{40\chi^2} \) \\ \frac{1}{40\chi^2} \) \\ \frac{1}{40\chi^2} \) \\ \frac{1}{40\chi^2} \] \\ \frac{1 + (124 - 127) [(4- 127) (20 - 16- 144) 5:10 - 231-5:10 - 1) + 28- 1299 (9+ 1299) (0- 211-5:10 - 1)] + 

 $b_{n}^{(2)}(\varsigma;) = \frac{b_{0}}{40^{2}} e^{-i8\pi \varsigma; /\alpha} \frac{1}{9} \left\{ \frac{U_{0q}^{2}}{(y_{0q}^{2} - y_{0}^{2})^{2}} y_{0q} \left[ (4 + \frac{b_{n}}{5})^{2} \left( e_{q} - y^{n} y_{0q} h_{rq} \right)^{2} \left( e^{-y_{0}} y_{0q} \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e_{q} + y^{n} y_{0q} h_{rq} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) \varsigma; /\alpha} - 1 \right) \right] + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e_{q} + y^{n} y_{0q} h_{rq} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) \right] + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e_{q} + y^{n} y_{0q} h_{rq} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) \right] + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e_{q} + y^{n} y_{0q} h_{rq} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) \right] + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma + 3kq) s; /\alpha} - 1 \right) + \left( 1 - \frac{y_{n}}{5} y_{0q} \right)^{2} \left( e^{-i(3\sigma +$ + (824-84) 829 [(1+84) (44-64) 299) [(6 (134-824) 55/4 1) + (1-84) (44-84) 819 9) ((6 (134-824) 55/4 1)] +  $\frac{u_{3\eta}\,k^{2}_{0}\,k_{\eta}^{4}\,k_{\eta}^{2}\,k_{\eta}^{4}\,v_{2\eta}^{2}}{(\nu_{2\eta}^{2}-y_{\eta}^{2})^{2}} \left\{ \left(4+\frac{y_{s}}{v_{2\eta}}\right)^{4} \left(e^{-(y_{s}-y_{2\eta})} \right)^{2} \left(e^{-(y_{s}-y_{2\eta})}\right)^{4} \left(e^{-(y_{s}-y_{2\eta})} \left(e^{-(y_{s}-y_{2\eta})}\right)^{2} \left(e^{-(y_{s}-y_{2\eta})}\right)^{2$ 

$$b_{11}^{(2)}(a) = \frac{b_0}{2} \sum_{k=1}^{2} \left[ \frac{b_0}{4 u_0^2 k^3} \sum_{k=1}^{2} \left[ \frac{a_0^2}{4 u_0^4} \sum_{k=1}^{2} \left[ \frac{a_0^2}{4 u_0^4} \right] \left[ \frac{a_0^2}{4 u_0^4} \right] \left[ \frac{a_0^2}{4 u_0^4} \right] \left[ \frac{a_0^2}{4 u_0^4} \right] \left[ \frac{a_0^2}{4 u_0^4} \sum_{k=1}^{2} \frac{a_0^2}{4 u_0^4} \right] \left[ \frac{a_0^2}{4 u_0^4} \sum_{k=1}^{2} \frac{a_0^2}{4 u_$$

$$\begin{split} b_{n}^{(2)}(s_{1}^{*}) &= \frac{b_{o}}{4c_{n}^{*}} \frac{e^{-j\delta_{n} \cdot S_{1}^{*} \wedge d_{1}^{*} \sqrt{s_{1}^{*}} - \frac{s_{1}^{*}}{s_{1}^{*}} \int_{0}^{4} \left[ \left( \frac{1}{4} + \frac{\delta_{n}}{s_{1}^{*}} \right)^{4} \left( e^{-j\left( \frac{\delta_{n}}{s_{1}^{*}} - \frac{\delta_{n}}{s_{1}^{*}} \right)^{4} \left( e^{-j\left( \frac{\delta_{n}}{s_{1}^{*}} - \frac{\delta_{n}}{s_{1}^{*}} \right)^{2} \left( e^{-j\left( \frac{\delta_{n}}{s_{1}^{*}} - \frac{\delta_{$$

ANNEXE G

### EXPRESSIONS DES COEFFICIENTS Og , Tq

# - POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

### + \frac{\understart \langle \text{Fig \text{V2q}}{\(\nu\_{\understart}^2 \understart \text{V2q}}\) \Big| \left\{ \left\(\nu\_{\understart}^2 \understart \text{V2q} \understart \text{V2q} \understart \text{V2q} \understart \left\(\nu\_{\understart}^2 \understart \text{V2q} \un

$$\begin{split} T_{q}^{\pm}(k\alpha) &= \frac{1}{4U_{n}^{\pm}y_{n}} \, \frac{\sum_{\{g^{2}q_{1}-y^{2}_{n}\}} U_{0q} \Big[ \Big(^{4} + \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} - y_{0q}^{2})} S_{n}^{-4} \Big) + \Big(^{4} - \frac{y_{n}}{y_{0q}} \Big)^{2} \Big( e^{-j(y_{n}^{2} -$$

$$\begin{split} Q_{4}'(ka) &= \frac{5a}{2} \left( i - e^{-2iy_{1}'^{2} S_{1}/4} \right) + \frac{i}{4\sqrt{3}} \sum_{1} \left\{ \frac{u_{01}^{4} k^{2} h^{2} d_{1}^{4} \sqrt{4} \eta}{\left( \sqrt{3} h^{2} + \sqrt{3} h^{2} \right) \left( 2 e^{-i \left( \sqrt{3} h^{2} + \sqrt{3} h^{2} \right) S_{1}/4} - 1 \right) + 4 \frac{3h}{\sqrt{3} \eta} \left( e^{-2iy_{1}'^{2} S_{1}/4} - 1 \right) \right] + \\ &+ \frac{U_{2}^{2}}{y^{2} q \left( y_{2}^{2} - y_{1}^{2} \right)} \left[ \left( \frac{y^{2}}{4} - y^{1} h^{2} g_{2}^{2} \right) \left( 2 e^{-i \left( y_{01}' + y_{02}' + y_{02}'$$

$$T_{q}^{*}(k\alpha) = \frac{1}{4G_{n}^{*}y_{n}^{*}} \frac{\sum_{\{u_{0q}^{*}k^{*}a^{*}d_{1}^{*}v_{0q}^{*}\}} \frac{1}{\sqrt{e^{-\frac{1}{2}(y_{n}^{*}-v_{0q}^{*})S_{n}/\alpha}}} \frac{1}{\sqrt{e^{-\frac{1}{2}(y_{n}^{*}+v_{0q}^{*})S_{n}/\alpha}}} \frac{1}{\sqrt{e^{-\frac{1}{2}(y_{n}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*})S_{n}/\alpha}}} \frac{1}{\sqrt{e^{-\frac{1}{2}(y_{n}^{*}+v_{0q}^{*})S_{n}/\alpha}}} \frac{1}{\sqrt{e^{-\frac{1}{2}(y_{n}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*})S_{n}/\alpha}}} \frac{1}{\sqrt{e^{-\frac{1}{2}(y_{n}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{0q}^{*}+v_{$$

## EXPRESSIONS DES COEFFICIENTS Sq, Sq

+ (1-8")2(69+8"809hg) (e - 18"+80g)5,10 - 1)[2+(e 18"+80g)5,10 - 1)e 18"+80g) L/a]+  $+ (i - \frac{\delta_{+}}{4^{2q}})^{2} (fq - \delta_{-} \delta_{2q} g_{q})^{2} (e^{-i(\delta_{m}^{i} + \delta_{2q}^{i}) S_{s}, \ell_{\alpha}} - i) [2 + (e^{-i(\delta_{m}^{i} + \delta_{2q}^{i}) S_{s}, \ell_{\alpha}} - i) e^{-i(\delta_{m}^{i} + \delta_{2q}^{i}) S_{s}, \ell_{\alpha}} + \frac{u_{2q} k^{2q} g_{q} v_{2q}}{4^{2q} g_{q} v_{2q}} v_{2q} [(i + \frac{\delta_{m}}{4^{2q}})^{4} (e^{-i(\delta_{m}^{i} - v_{2q}^{i}) S_{s}, \ell_{\alpha}} - i) e^{-i(\delta_{m}^{i} - v_{2q}^{i}) S_{s}, \ell_{\alpha}} - i) e^{-i(\delta_{m}^{i} - v_{2q}^{i}) S_{s}, \ell_{\alpha}} ]_{+}$ (829-82) 129 (1+ 12 )2 (89+8-8299) (e (829-82) 2+(e (360-824)5,40 ) 3(80-824) 1/40 ]+ \$\\\\ \(\frac{1}{4666} = \frac{1}{4666} \in \frac{1}{869-86} \frac{1}{869-86} \frac{1}{869} \frac{1}{869-86} \frac{1}{869} \frac +(1-5")(e -3(8"+4=q)5,1a -1)[2+(e -1)(8"+4=q)5,1a -1)e -3(8"+4=q)1/a]]

+(1-3")2(9-7-8-8=99)2(0-3(8"+8=9)5,40)2+(0-3(8"+8=9)5,40)-3(8"+8=9)2.4) +(1- 1/4 )4 (e - 3(8"+"24) 5,/4 ) [2+(e - 3(8"+"24) 5,/4 ) - 3(8"+784) L/a ]] + "zgkar Fyzg vzg /24 [(+ 1/24) (e -1/29)5/a )[2+(e 3(86-4/29)5/4 )]. S(Ka,L) = 1 \( \int \limin \left\ \frac{1 \limin \frac{1}{4} \lambda \frac{1}{4} \limin \ + (1-8") (e -1(5"+409) 5,10 -1) [2+(e -1(5"+409) 5,10 -1(8"+409) 1/0] +

EQUATION DE L'ENVELOPPE POUR LES DEUX POLARISATIONS.

 $T_{q'''', m', m'}^{d''}(K\alpha) = -\frac{1}{2U_{q'}^{2}N_{H}} \sum_{m'} \left\{ \frac{U_{0,q}^{2} K^{2} d_{q'}^{2} J_{0,q'}^{2}}{(J_{0,q'} - \delta_{n'}^{2})^{4}} J^{4} + \left( \frac{1}{4} \frac{\delta_{m}}{V_{0,q}} \right)^{4} + \left( \frac{1}{4} \frac{\delta_{m}}{V_{0,q}} \right)^{4} \right\} + \left( \frac{1}{4} \frac{\delta_{m}}{V_{0,q}} \right)^{4} + \left( \frac{1}{4} \frac{\delta_{m}}{V_{0,q}} \right)^{$ 

$$\frac{\sqrt{2q}}{(\sqrt{2q} - \sqrt{8}^2)^2} \sqrt{2q} \left[ \left( \frac{1 + \frac{5^4}{\sqrt{2q}}}{\sqrt{2q}} \right)^2 + \left( \frac{1 - \frac{5^4}{\sqrt{2q}}}{\sqrt{2q}} \right)^2 \right] \right\} . \quad (6)$$

$$\left( \frac{P_1}{P_1} \right)_{min}^{\perp} = 1 + 2 \frac{\Omega^2}{P_1^2} \operatorname{Re} \left\{ Tq_{min}^{\perp} (k\alpha) \right\} . \quad (7)$$

$$\left( \frac{P_1}{P_1} \right)_{min}^{\perp} = 1 + 2 \frac{\Omega^2}{P_1^2} \operatorname{Re} \left\{ Tq_{min}^{\perp} (k\alpha) \right\} . \quad (8)$$

$$P_R^L(TM_{Eq}) = \left[\frac{d^2}{R^2} \frac{1}{4U_n^2 y_n^4} \frac{\sum_{i=1}^4 k_i^k i_i^k F_i^4 V_{Eq}^2}{(v_{Eq} - y_n^4)^2} v_{Eq} \left( \frac{y_n}{v_{Eq}} \right)^4 \left( 2 - e^{-i(y_n^2 + V_{Eq}^2) s_n/\alpha} - e^{-i(y_n^2 + V_{Eq}^2) s_n/\alpha} \right) \right] \cdot P_T(TE_n)$$

$$P_{\pi}^{L}(TM_{eq}) = \begin{bmatrix} \frac{Q}{R^{2}} & \frac{1}{4} \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} \frac{1}{4} \frac{1}{4}$$

$$P_{R}^{\perp}(Te_{2q}) = \begin{bmatrix} \frac{d}{R^{1}} & \frac{1}{4 G_{u}^{2} J_{v}^{2} & \frac{U_{2q}^{2}}{(y_{2q}^{2} - y_{s}^{2})^{2}} & y_{2q} \binom{1 - \frac{y_{s}}{kq}}{y_{2q}^{2}} \binom{y_{1}}{q} - y_{v} J_{2q}^{2} g_{2} \binom{2}{2} - \frac{1}{4} \binom{y_{1}^{2} + y_{2}^{2} g_{3}}{q} - \frac{y_{1}^{2}}{(y_{2q}^{2} - y_{s}^{2})^{2}} & y_{2q} \binom{1 - \frac{y_{s}}{kq}}{y_{2q}^{2}} \binom{y_{1}^{2} - y_{s}^{2} g_{3q}}{y_{2q}^{2} g_{3q}^{2}} \binom{2}{2} - \frac{1}{4} \binom{y_{1}^{2} + y_{2}^{2} g_{3q}}{y_{2q}^{2} g_{3q}^{2}} \binom{y_{2}^{2} - e}{y_{2q}^{2} g_{3q}^{2}} \binom{y_{2}^{2} - e}{y_{2}^{2} g_{3q}^{2}} \binom{y_{2}^{2} g_{3q}^{2}} \binom{y_{2}^{2} - e}{y_{2}^{2} g_{3q}^{2}} \binom{y_{2}^{2} - e}{y_{2}^{2} g_{3q}^{2}} \binom{y_{2}^{2} - e}{y_{2}^{2$$

$$\begin{split} P_{\tau}^{1}(TE_{0\,q}) &= \left[\frac{\alpha^{3}}{R^{3}}\frac{1}{4\sigma_{s}^{4}y_{s}}\sum_{q}\frac{U\sigma_{q}^{4}}{\left(y^{c_{q}}-y^{a}_{s}^{a}\right)^{2}}\left(e_{q}-y^{a}y_{oq}h_{q}\right)^{2}\left(2-e^{-i3\left(y^{a}-y^{c_{q}}y_{oq}\right)S_{s}/\alpha}\right)\right]P_{\Sigma}(TE_{4}) \\ P_{R}^{1}(TE_{a}) &= \left[1+2\frac{\alpha^{2}}{R^{2}}Re\left\{\tau_{q}^{1}(\kappa_{0})\right\}\right]P_{\Sigma}(TE_{a}) \end{split} \tag{1}$$

 $P_{\mu}''(TE_{2q}) = \left[\frac{\alpha^{2}}{R^{2}} \frac{1}{40\pi^{2} J^{2}} \sum_{q} \frac{U_{2q}}{(\gamma_{2q} - \gamma_{n}^{2})^{2}} \right]^{2} \left(^{4+\frac{\delta_{n}}{4}} \right)^{2} \left(^{4+\frac{\delta_{n}}{4}} J^{2} \left(^{2-\frac{-3(\gamma_{n}-\gamma_{n}^{2}q})S_{,}/\alpha_{n}}{(\gamma_{2q}-\gamma_{n}^{2})^{2}} \right) \right] P_{2}(TE_{4})$  $P_R''(\tau \epsilon_{2q}) = \left[\frac{\alpha^2}{R^2} \frac{1}{40\pi^2 \beta^n} \frac{\Sigma}{\eta} \frac{U_{2q}}{(\chi_{2q} - \chi_0^1)^2} \chi_{2q} \left(1 - \frac{\delta^n}{\chi_{2q}}\right)^2 \left(\frac{1}{4} - \chi_0 \chi_{2q} g_{1q}\right)^2 \left(2 - e^{-i(\delta_0 + \delta^2 q)} \right) s_1/\alpha} \right] P_2 \left(\tau \epsilon_{n,1}\right)$ P" (TMog) = [ a 1 5 46, 8, 9 4 (voq - 4, 1) 2 4 (voq - 4, 1) 2 4 (voq - 4, 1) 2 (  $P_T''(TMzq) = \left[ \frac{\alpha^2}{R^2} \frac{1}{4 G_0^4 y^2} \frac{\sum_{i=1}^4 L_i^4 \Gamma_i^4 V_i^4}{(V_2 q_i - y_0^4)^2} \frac{1}{4^2 q_i^4} \right]^4 \left( 2 - e^{-i \left[ \frac{1}{2} L_i^4 - V_2 q_i^4 \right] S_i / G_0} \right) \right] P_T(Te_{4i})$  $P_{R}''(TM_{2q}) = \left[ \begin{array}{ccc} \frac{a^{2}}{R^{2}} & \frac{1}{4U_{\pi}^{2}y_{\pi}^{2}} & \frac{1}{4U_{$ 

 $P_T''\left(TE_{ii}\right) = \left[1 + 2\frac{\alpha^2}{R^4}Re\left\{T_q''(k\alpha)\right\}\right]P_T\left(Te_4\right)$ 

(2)

### ANNEXE I

### RÉSOLUTION D'UN SYSTÈME D'ÉQUATIONS DIFFÉRENTIELLES.

On considère un système d'équations différentielles homogènes à coefficier constants :

$$\frac{\partial x_{1}}{\partial s} = a_{11} x_{1} + a_{12}x_{2} + \dots + a_{1n} x_{n}$$

$$\frac{\partial x_{2}}{\partial s} = a_{21} x_{1} + a_{22} x_{2} + \dots + a_{2n} x_{n}$$

$$\vdots$$

$$\frac{\partial x_{11}}{\partial s} = a_{n1} x_{1} + a_{n2} x_{2} + \dots + a_{nn} x_{n}$$
(4)

ou, sous forme matricielle :

$$\frac{\partial}{\partial s} \{X\} = \{A\} \{X\}$$

avec :

$$A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & \cdots & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & \cdots & a_{2n} \\ \vdots & & & & \\ a_{m} & a_{n2} & \cdots & a_{nn} \end{bmatrix} \text{ et } X = \begin{bmatrix} x_{1} \\ x_{2} \\ \vdots \\ x_{n} \end{bmatrix}$$

On cherche les solutions particulières du système sous la

forme

$$x_1 = y_1 e^{\lambda s}$$

$$x_2 = y_2 e^{\lambda s}$$

$$x_n = y_n e^{\lambda s}$$
(4)

ou sous forme matricielle :

$$\{X\} = \{Y\} e^{\lambda s} \tag{5}$$

avec {X} donné par (3) et {Y} donné par :

$$\{Y\} = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_n \end{bmatrix}$$

En remplaçant l'équation (5) dans le système (2) on aboutit à un système linéaire homogène :

οù

$$(A-\lambda I) Y = 0 (7)$$

avec I la matrice unitaire.

L'équation (7) a des solutions non nulles si et seulement si le déterminant du système est nul, c'est-à-dire :

$$det (A - \lambda I) = 0$$
 (8)

Le déterminant (8) est appelé déterminant caractéristique de la matrice A et l'équation (%) est dite équation caractéristique de la matrice A Sous une forme développée, l'équation caractéristique s'écrit :

$$a_{11}^{-\lambda}$$
  $a_{12}$   $a_{13}$  .....  $a_{1n}$ 
 $a_{21}$   $a_{22}^{-\lambda}$   $a_{23}$  .....  $a_{2n}$ 
 $a_{31}$   $a_{32}$   $a_{33}^{-\lambda}$  .....  $a_{3n}$ 
......
 $a_{n1}$   $a_{n2}$   $a_{n3}$  .....  $a_{nn}^{-\lambda}$ 

L'équation caractéristique (9) se met sous la forme d'un polynôme appelé polynôme caractéristique donné par :

$$\lambda^{n} - \sigma_{1} \lambda^{n-1} + \sigma_{2} \lambda^{n-2} - \dots + (-1)^{n-1} \sigma_{n} \lambda^{n} + (-1)^{n} \sigma_{n} = 0$$
 (10)

L'équation (10) est une équation algébrique de degré n par rapport à  $\lambda$  et possède au moins une racine réelle ou complexe. Soit  $\lambda_1$ ,  $\lambda_2$ ,..., $\lambda_n$  les racines distinctes de (10). Ces racines sont les valeurs propres de la matrice A.

Prenons une racine quelconque  $\lambda_j$  =  $\lambda$  et portons la dans l'équation (7). On a alors :

$$(A - \lambda_j I) Y = 0$$
 (11)

Le déterminant du système (11) étant :

$$\det (A - \lambda_j I) = 0$$

Ce système a forcément des solutions non nulles qui sont les vecteurs propres de la matrice A associées à la valeur  $\lambda_j$ . Si le rang de la matrice A -  $\lambda_j$ I est r avec r < n, il existe K = n-r vecteurs propres linéairement indépendants qui correspondent à la racine  $\lambda_j$ . Ici on se limite au cas où les racines de l'équation (10) sont distinctes, c'est-à-dire la multiplicité est un. Dans ce cas, à chaque valeur propre  $\lambda_j$  correspond, à un coefficient de proportionnalité près, un vecteur propre et un seul. Donc :

$$Y^{(\lambda_1)} = (y_{11}, y_{12}, \dots, y_{1n})$$

$$Y^{(\lambda_2)} = (y_{21}, y_{22}, \dots, y_{2n})$$

$$Y^{(\lambda_3)} = (y_{31}, y_{32}, \dots, y_{3n})$$

$$Y^{(\lambda_n)} = (y_{n1}, y_{n2}, \dots, y_{nn})$$
(12)

La solution générale du système (1) est une combinaison linéaire de vecteurs propres (12)

$$\lambda_{1}s \qquad \lambda_{2}s \qquad \lambda_{n}s 
\times_{1} = C_{1} y_{11} e \qquad + C_{2} y_{21} e \qquad + \dots + C_{n} y_{n1}e 
\qquad \lambda_{1}s \qquad \lambda_{2}s \qquad \lambda_{n}s 
\times_{2} = C_{1} y_{12} e \qquad + C_{2} y_{22} e \qquad + \dots + C_{n} y_{n2}e$$

$$\vdots \qquad \lambda_{1}s \qquad \lambda_{2}s \qquad \lambda_{n}s 
\times_{n} = C_{1} y_{1n} e \qquad + C_{2} y_{2n} e \qquad + \dots + C_{n} y_{nn} e$$
(13)

On peut trouver les constantes arbitraires  $C_1, C_2, \ldots C_n$  en se donnant les conditions initiales du problème, ce qui nous permet enfin de calculer numériquement la solution  $X = (x_1, x_2, \ldots, x_n)$  du système.

### ANNEXE J

### CALCUL DES VALEURS PROPRES PAR LA MÉTHODE DE DANILEVSKI.

Cette méthode consiste à ramener le déterminant caractéristique

$$\det (A - \lambda I) = 0 \tag{1}$$

sous une forme dite "forme normale de Frobenius" donnée par

$$D_{n} (\lambda) = \begin{bmatrix} p_{1} & \lambda & p_{2} & p_{3} & \dots & p_{n} \\ 1 & -\lambda & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 1 & -\lambda & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & -\lambda \end{bmatrix} = 0$$
 (2)

Si nous parvenons à mettre le déterminant caractéristique sous la forme (2), on obtient en le développant suivant la première ligne :

$$D_{n}(\lambda) = (p_{1} - \lambda)(-\lambda)^{n-1} - p_{2}(-\lambda)^{n-2} + p_{3}(-\lambda)^{n-3} - \dots + (-1)^{n-1}p_{n}$$
 (3)

ou

$$D_{n}(\lambda) = (-1)^{n} (\lambda^{n} - p_{1} \lambda^{n-1} - p_{2} \lambda^{n-2} - p_{3} \lambda^{n-3} - \dots - p_{n})$$
 (4)

Pour passer de (1) à (4) on a effectué sur les lignes et les colonnes des opérations qui laissent inchangé le déterminant.

La recherche des racines du polynôme (4) ne présente aucune difficulté en utilisant la méthode de Bairstow.

### ANNEXE K

### RECHERCHE DES RACINES D'UN POLYNOME DE DEGRÉ N PAR LA MÉTHODE DE BAIRSTOW.

Cette méthode est basée sur la division du polynôme :

$$P_n(x) = a_0 x^n + a_1 x^{n-1} + \dots + a_{n-1} x + a_n$$
 (1)

par un facteur quadratique :

$$G_2(x) = x^2 - s x + p$$
 (2)

Posons en effet :

$$P_n(x) = (x^2 - sx + p) Q_{n-2}(x) + R_1(x)$$
 (3)

avec  $Q_{n-2}(x)$  le quotient et  $R_1(x)$  le reste donnés par :

$$Q_{n-2}(x) = b_0 x^{n-2} + b_1 x^{n-3} + \dots + b_{n-3} x + b_{n-2}$$
 (4)

$$R_1(x) = b_{n-1}(x-s) + b_n$$

Ces coefficients  $b_0$ ,  $b_1$ , ...,  $b_{n-2}$ ,  $b_{n-1}$ ,  $b_n$  se calculent par la suite en identifiant les coefficients dans la division (3)

$$b_{n-2} = a_{n-2} + s b_{n-3} - p b_{n-1}$$
  
 $b_{n-1} = a_{n-1} + s b_{n-2} - p b_{n-3}$   
 $b_n = a_n + s b_{n-1} - p b_{n-2}$ 

La méthode consiste, à partir des valeurs arbitraires de s, p par exemple  $s_0 = p_0 = 0$  on calcule la suite (5) si :

$$F(s,p) = b_{n-1}$$
 (6)  
 $G(s,p) = b_n - s b_{n-1}$ 

ne sont pas nulles à la précision choisie, on améliore les valeurs  $s_0$ ,  $p_0$  par la formule d'itération de Newton à deux variables qui s'écrit ici :

$$s_{K+1} = s_K + \frac{s_{\Delta}}{\Delta}$$

$$p_{K+1} = p_K + \frac{p_{\Delta}}{\Delta}$$
(7)

avec :

$$S = F \frac{\partial G}{\partial p} - G \frac{\partial F}{\partial p}$$

$$P = G \frac{\partial F}{\partial s} - F \frac{\partial G}{\partial s}$$

$$\Delta = \frac{\partial G}{\partial s} \frac{\partial F}{\partial p} - \frac{\partial F}{\partial s} \frac{\partial G}{\partial p}$$

en posant :

$$\frac{\partial b_{q}}{\partial s} = C_{q-1}$$

$$\frac{\partial b_{n}}{\partial s} - b_{n-1} = C_{n-1}$$

et en dérivant les relations (5) on obtient les expressions des coefficients S, p,  $\Delta$  données par :

$$S = b_{n} C_{n-3} - b_{n-1} C_{n-2}$$

$$P = b_{n} C_{n-2} - b_{n-1} C_{n-1}$$

$$\Delta = C_{n-2}^{2} - C_{n-1} C_{n-3}$$

Avec les nouvelles valeurs de s,p données par (7) on calcule à nouveau la suite (5) et ainsi de suite jusqu'à ce que  $b_{n-1}=b_n=0$ 

### ANNEXE L

### ALGORITHME DE LA PUISSANCE ITÉRÉE

On suppose que l'on connaît une approximation  $\lambda_0$  de la valeur propre que l'on désire calculer. Il faut alors rechercher la valeur propre et le vecteur propre associé. Pour cette résolution on applique l'algorithme de la puissance itérée dont le principe est le suivant :

Nous fixons un vecteur initial  $Y_0$  dont toutes les composantes sont égales à 1. A l'itération K, nous résolvons :

$$(A-\lambda_0I) V_{K+1} = Y_K$$
 (1)

La multiplication à gauche des deux membres par  $(A-\lambda_0^{}I)^{-1}$  permet d'obtenir :

$$V_{K+1} = (A - \lambda_0 I)^{-1} Y_K$$
 (2)

Pour passer à l'itération suivante, il faut remplacer  $Y_K$  par :

$$Y_{K+1} = \frac{V_{K+1}}{||V_{K+1}||}$$
 (3)

c'est-à-dire on obtient le vecteur suivant à partir de  $^{V}_{K+1}$  en divisant toutes les composantes de ce dernier par celle de plus grand module. A chaque itération, un élément de  $^{Y}_{i}$  est ainsi égal à l'unité et tout dépassement de capacité se trouve ainsi évité.

Lorsqu'à l'itération n+1 les vecteurs Y et Y sont égaux à la précision désirée près, nous avons :

$$(A - \lambda_0 I)^{-1} Y_n = V_{n+1} = \beta Y_{n+1} = \beta Y_n$$
 (4)

et 
$$Y_n = \beta (A - \lambda_0 I) Y_n$$
 (5)

β étant un scalaire, nous pouvons écrire :

$$(A - \lambda_0 I)^Y_n = \frac{1}{\beta} Y_n$$
 (6)

et

$$A Y_{n} = (\lambda_{0} + \beta^{-1})Y_{n} = \lambda Y_{n}$$
 (7)

On obtient alors :

$$\lambda = \lambda_0 + \beta^{-1} \tag{8}$$

L'algorithme de la puissance itérée appliqué à une matrice permet de calculer la valeur propre la plus grande, en module, de cette matrice.  $\beta \text{ est donc la valeur propre la plus grande en module de la matrice (A- $\lambda_0 I$)}^{-1}$  Par conséquent \$\lambda\$ est la valeur propre la plus proche de celle qui est introduite au départ (\$\lambda\_0\$).

Après avoir calculé la matrice A-  $\lambda_0$ I, on a à résoudre un système linéaire du type (A-  $\lambda_0$ I)V = Y avec Y vecteur connu et V inconnu.

### ANNEXE M

### EXPRESSIONS DES COEFFICIENTS DE COUPLAGE

### I - POLARISATION PERPENDICULAIRE AU PLAN DE SYMETRIE

MODE TE 11

$$H_{1} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{\alpha}{R} \frac{U_{21} \left[ 2 k \alpha \left( U_{n}^{2} + U_{21}^{2} - U_{21}^{2} U_{n}^{2} \right) - U_{n}^{2} U_{21}^{2} \left( 4 - U_{n}^{2} - U_{21}^{2} \right) \right]}{k \alpha U_{n} \left( U_{21}^{2} - U_{n}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( U_{n}^{2} - 1 \right) \left( U_{21}^{2} - 1 \right)}}$$

$$H_2 = \frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{(2 U_n U_{01}^2 (U_{01}^2 + U_{11}^2 - 2 k_0^2))}{k \alpha (U_{02}^2 - U_{11}^2)^2 \sqrt{U_{11}^2 - 1}}$$

$$E_{1} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{\alpha}{R} \frac{k \alpha U_{21}}{U_{11} (U_{21}^{2} - U_{11}^{2}) \sqrt{U_{11}^{2} - 1}}$$

$$L_1 = \frac{1}{Z_0} \frac{k^2 \alpha^2 - U_{ii}^2}{k \alpha}$$

$$H_3 = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{2 U_{21} k \alpha (U_{11}^2 + U_{21}^2 - U_{11}^2 U_{21}^2)}{U_{11} (U_{21}^2 - U_{11}^2)^2 \sqrt{(U_{11}^2 - 1)(U_{21}^2 - 1)}}$$

$$H_{a} = -Z_{0} \frac{\alpha}{R} \frac{2\sqrt{2} k \alpha v_{01}^{2} v_{11}}{(v_{01}^{2} - v_{11}^{2}) \sqrt{v_{11}^{2} - 1}}$$

$$E_2 = -Z_0^2 E_1$$

$$H_5 = \frac{U_n^2}{U_{z_1}^2} H_4$$

$$H_{6} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{\alpha}{R} \frac{U_{31} \left[ 2 k \alpha^{1} \left( 3 U_{31}^{1} + 3 U_{21}^{2} - U_{21}^{2} U_{31}^{2} \right) - U_{31}^{1} U_{21}^{2} \left( 12 - U_{31}^{1} - U_{21}^{2} \right) \right]}{k \alpha U_{21} \left( U_{21}^{1} - U_{31}^{1} \right)^{2} \sqrt{\left( U_{31}^{1} - 9 \right) \left( U_{21}^{1} - 4 \right)}}$$

$$H_{2} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{\alpha}{R} \frac{\nabla_{12} \left[ 2k\alpha \left( \sigma_{12}^{2} + \sigma_{21}^{2} - \sigma_{12}^{2} \sigma_{21}^{2} \right) - \sigma_{12}^{2} \sigma_{21}^{2} \left( 4 - \sigma_{12}^{2} - \sigma_{21}^{2} \right) \right]}{k\alpha \sigma_{21} \left( \sigma_{21}^{2} - \sigma_{12}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( \sigma_{12}^{2} - 1 \right) \left( \sigma_{21}^{2} - 4 \right)}}$$

$$E_3 = -\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{2 k \alpha u_n}{V_{21} (V_{21} - u_n^2) \sqrt{V_{21}^2 - \alpha}}$$

$$E_4 = -\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{2 \kappa \alpha u_{31}}{V_{21} (V_{21}^2 - U_{31}^2) \sqrt{V_{21}^2 - 4}}$$

$$L_3 = \frac{1}{Z_0} \frac{k^2 a^2 - U_{21}^2}{ka}$$

$$H_8 = \frac{U_n^2}{U_{21}^2} H_3$$

$$H_{9} = Z_{0} \frac{\alpha}{R} \frac{2 U_{31} k \alpha (3 U_{21}^{i} + 3 U_{21}^{i} - U_{21}^{i} U_{31}^{i})}{V_{21} (V_{21}^{i} - U_{31}^{i})^{2} \sqrt{(U_{31}^{i} - 9)(U_{21}^{i} - 4)}}$$

$$H_{10} = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{2 J_{12} K \alpha (J_{12}^2 + J_{21}^2 - J_{21}^2 J_{12}^2)}{J_{21} (J_{21}^2 - J_{12}^2)^2 \sqrt{(J_{12}^2 - 1)(J_{21}^2 - 4)}}$$

$$E_5 = Z_0^2 E_3$$

$$E_6 = -Z_0^2 E_4$$

MODE TE ..

$$H_{11} = \frac{\sigma_{11}^{2}}{\sigma_{01}^{2}} H_{2}$$

$$H_{12} = \frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{\sqrt{2} U_{12}^3 \left( V_{01}^2 + U_{12}^2 - 2k_0^2 \right)}{k\alpha \left( V_{01}^2 - V_{12}^2 \right)^2 \sqrt{V_{12}^2 - 1}}$$

$$L_{5} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{k^{2} \dot{a} - U_{0}^{2}}{ka}$$

$$H_{13} = \frac{J_n^2}{J_{02}^2} H_4$$

$$H_{14} = -Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{2\sqrt{2} k \alpha v_{12}^3}{(v_{01}^2 - v_{12}^2)^2 \sqrt{v_{12}^2 - 4}}$$

$$K = -\frac{1}{Z_0} k\alpha$$

$$K = -\frac{1}{Z_0} k\alpha$$

$$E_{3} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{\alpha}{R} \frac{\kappa \alpha u_{21} (u_{21}^{2} + u_{11}^{2})}{u_{11} (u_{21}^{2} - u_{11}^{2})^{2}}$$

$$H_{15} = -\frac{\sigma_{21}^2}{\eta^2} E_3$$

$$k_2 = -Z_0 \frac{k^2 a^2 - u_1^2}{k a}$$

$$E_8 = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{u_{21}[k^2 \alpha^2(u_{21}^2 + u_{11}^2) - 2u_{11}^2 u_{21}^2]}{k\alpha u_{11}(u_{21}^2 - u_{11}^2)^2}$$

$$H_{16} = \frac{\sigma_{21}^2}{u^2} = 5$$

$$H_{13} = \frac{\sigma_{21}^2}{\sigma_{31}^2} H_6$$

$$H_{18} = \frac{1}{Z_{a}} \frac{\alpha}{R} \frac{\sigma_{41} \left[ 2 k^{2} \alpha^{2} \left( 6 \sigma_{31}^{2} + 6 \sigma_{41}^{2} - \sigma_{31}^{2} \sigma_{41}^{2} \right) - \sigma_{31}^{2} \sigma_{41}^{2} \left( 24 - \sigma_{41}^{2} - \sigma_{31}^{2} \right) \right]}{\text{Ko } \sigma_{31} \left( \sigma_{41}^{2} - \sigma_{31}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( \sigma_{31}^{2} - \sigma_{31}^{2} + \sigma_{31}^{2} \right) \left( \sigma_{41}^{2} - \sigma_{31}^{2} \right)}$$

$$H_{19} = \frac{\sigma_{21}^{k}}{\sigma_{31}^{k}} H_{9}$$

$$H_{20} = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{2 U_{A_1} k \alpha (6 U_{3_1}^{t} + 6 U_{A_1}^{t} - U_{3_1}^{t} U_{A_1}^{t})}{U_{3_1} (U_{A_1}^{t}, U_{3_1}^{t})^{t} \sqrt{(U_{3_1}^{t} - 9)(U_{A_1}^{t} - 16)}}$$

$$L_{3} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{k^{2}\alpha^{2} - U_{31}^{2}}{k\alpha}$$

$$E_5 = \frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{3 k \alpha u_{xx}}{\sigma_{xx} (u_{xx}^t - \sigma_{xx}^t) \sqrt{\sigma_{xx}^t - 9}}$$

MODE THE

$$H_{21} = -\frac{\sigma_n^2}{u_n^2} \in I$$

$$H_{23} = -\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{K \alpha \tilde{J}_{12}}{U_{21} (U_{21}^{1} - \tilde{J}_{12}^{1}) \sqrt{\tilde{J}_{12}^{1} - 1}}$$

$$H_{24} = -\frac{U_{1}^{2}}{U_{21}^{2}} E_{2}$$

$$H_{25} = -\frac{U_{31}^2}{U_{21}^2} \in H_{10}$$

$$H_{26} = Z_0 H_{23}$$

$$k_4 = Z_0 \frac{k^2 a^2 - U_{21}^2}{k a}$$

$$E_{11} = \frac{u_{1}^{2}}{u_{2}^{2}} E_{7}$$

E12 = 
$$\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{K\alpha U_{31}(U_{21}^2 + U_{31}^2)}{U_{21}(U_{21}^2 - U_{31}^2)^2}$$

$$E_{13} = \frac{u_{11}^2}{u_{21}^2} E_8$$

$$E_{14} = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{u_{31} \left[ k_0^2 \left( u_{21}^2 + u_{31}^2 \right) - 2 u_{31}^2 u_{21}^2 \right]}{k \alpha u_{21} \left( u_{21}^2 - u_{31}^2 \right)^2}$$

$$H_{27} = \frac{U_{31}^2}{U_{41}^2} H_{18}$$

$$H_{28} = \frac{U_{31}^2}{U_{41}^2} H_{20}$$

$$L_9 = \frac{1}{Z_0} \frac{k^2 a^2 - U_{41}^2}{k a}$$

$$E_{15} = -\frac{1}{Z_{\bullet}} \frac{\alpha}{R} \frac{A K \alpha U_{31}}{U_{41} (U_{41}^{-1} - U_{31}^{-1}) \sqrt{U_{41}^{-1} - 16}}$$

$$H_{23} = \frac{\sigma_{z_1}^2}{\sigma_{z_2}^2} H_7$$
 $L_{11} = \frac{1}{Z_*} \frac{\kappa^2 a^2 - \sigma_{z_2}^2}{\kappa a}$ 

$$H_{30} = \frac{U_{01}^{L}}{U_{12}^{L}} H_{12}$$
  $E_{13} = -\frac{U_{21}^{L}}{U_{12}^{L}} H_{23}$ 

$$H_{31} = \frac{\sigma_{z_1}^2}{\sigma_{z_2}^2} H_{10}$$

$$E_{18} = -\frac{u_{21}^{L}}{v_{12}^{2}} H_{26}$$

### MODE THE

$$H_{34} = -\frac{U_{41}^2}{U_{31}^2} \in I_{15}$$

$$E_{19} = \frac{u_{21}^2}{u_{22}^2} E_{11}$$

$$K_6 = -Z_0 \frac{k^2 a^2 - u_{31}^2}{ka}$$

$$H_{36} = -\frac{\sigma_{41}^{k}}{u_{3k}^{k}} E_{16}$$

$$E_{20} = \frac{u_{21}^2}{u_{31}^2} E_{14}$$

### II - POLARISATION PARALLELE AU PLAN DE SYMETRIE

### MODE TELL

$$L_{i} = \frac{1}{Z_{i}} \frac{k^{2}\alpha^{2} - U_{ii}^{2}}{k\alpha}$$

$$E_{1} = -\frac{1}{z_{o}} \frac{\alpha}{R} \frac{\sqrt{2} K \alpha u_{o}}{v_{u} (u_{o}^{t} - v_{u}^{t}) \sqrt{v_{u}^{t} - 1}}$$

$$H_{1} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{\alpha}{R} \frac{\sigma_{21} \left[ 2 \kappa^{2} \alpha^{2} \left( \sigma_{11}^{2} + \sigma_{21}^{2} - \sigma_{21}^{2} \sigma_{11}^{2} \right) - \sigma_{11}^{1} \sigma_{21}^{2} \left( 4 - \sigma_{21}^{2} - \sigma_{11}^{2} \right) \right]}{\kappa \alpha \sigma_{11} \left( \sigma_{21}^{2} - \sigma_{11}^{1} \right)^{2} \sqrt{\left( \sigma_{11}^{1} - 1 \right) \left( \sigma_{21}^{2} - 4 \right)}}$$

$$E_3 = -\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{K\alpha U_{21}}{V_{11} (U_{21}^{t} - V_{11}^{t}) \sqrt{V_{11}^{t} - 1}}$$

$$E_2 = -\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{(2 k \alpha u_{02})}{v_n (u_{02}^* - v_n^*) \sqrt{v_{02}^* - 1}}$$

$$H_{2} = Z_{0} \frac{\alpha}{R} \frac{2 K \alpha U_{21} (U_{n}^{1} + U_{21}^{2} - U_{21}^{2} U_{n}^{1})}{U_{n} (U_{21}^{2} - U_{n}^{1})^{2} \sqrt{(U_{n-1}^{1})(U_{21}^{1} - 1)}}$$

### MODE TMos

$$H_3 = -\frac{\sigma_n^2}{u_0^2} E_4$$

$$k_1 = -\frac{1}{Z_0} k \alpha$$

$$E_{\frac{1}{2}} = \frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{\sqrt{2} u_n K \alpha (u_{o_1}^1 + u_n^1)}{u_{o_1} (u_{o_1}^1 - u_n^1)^2}$$

$$H_{4} = \frac{1}{Z_{*}} \frac{\alpha}{R} \frac{\sqrt{2} k \alpha \, \overline{v}_{*2}}{u_{**} \left(u_{**}^{i} - \overline{v}_{*2}^{i}\right) \sqrt{\overline{v}_{*2}^{i} - 1}}$$

$$k_2 = -Z_0 \frac{k^2 a^4 - U_0^4}{k a}$$

$$E_8 = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{\sqrt{2} u_* [k_0^2 (u_0^2 + u_1^2) - 2u_0^2 u_1^2]}{k_0 u_0 (u_0^2 - u_1^2)^2}$$

### MODE TE21

$$H_7 = \frac{\sigma_n^2}{\sigma_n^2} H_1$$

$$L_3 = \frac{1}{Z_0} \frac{\kappa^2 \alpha - \sigma_{21}^2}{\kappa \alpha}$$

$$E_g = \frac{1}{Z_o} \frac{\alpha}{R} \frac{2k\alpha u_n}{v_{an}(v_{an}^1 - u_n^1)\sqrt{v_{an}^2 - 4}}$$

$$H_{\vartheta} = \frac{1}{Z_{*}} \frac{\alpha}{R} \frac{U_{31} \left[ 2 k_{\alpha}^{2} \left( 3 U_{31}^{2} + 3 U_{21}^{2} - U_{21}^{2} U_{31}^{2} \right) - U_{31}^{2} U_{21}^{2} \left( 12 - U_{31}^{2} - U_{21}^{2} \right) \right]}{K_{\alpha} U_{21} \left( U_{21}^{2} - U_{31}^{2} \right)^{2} \sqrt{(U_{31}^{2} - \vartheta)(U_{31}^{2} - \vartheta)}}$$

$$H_{9} = \frac{1}{Z_{0}} \frac{\alpha}{R} \frac{U_{12} \left[ 2 k^{2} \alpha^{2} \left( U_{12}^{2} + U_{21}^{2} - U_{12}^{2} U_{21}^{2} \right) - U_{12}^{2} U_{21}^{2} \left( 4 - U_{21}^{2} - U_{12}^{2} \right) \right]}{k \alpha U_{21} \left( U_{21}^{2} - U_{12}^{2} \right)^{2} \sqrt{\left( U_{12}^{2} - L \right) \left( U_{21}^{2} - 4 \right)}}$$

$$H_{10} = \frac{\sigma_u^L}{\sigma_{21}^L} H_2$$

$$H_{H} = Z_{0} \frac{\alpha}{R} \frac{2 K \alpha U_{31} (3 U_{31}^{1} + 3 U_{21}^{1} - U_{31}^{1} U_{21}^{1})}{U_{21} (U_{21}^{1} - U_{31}^{1})^{2} \sqrt{(U_{31}^{1} - 9)(U_{21}^{1} - 4)}}$$

$$H_{12} = Z_{1} \frac{\alpha}{R} \frac{2 k \alpha U_{12} \left(U_{12}^{2} + U_{21}^{1} - U_{21}^{1} U_{12}^{2}\right)}{U_{21} \left(U_{21}^{1} - U_{12}^{1}\right)^{2} \sqrt{\left(U_{12}^{1} - 1\right)\left(U_{21}^{1} - 4\right)}}$$

### MODE TM

$$E_{43} = \frac{u_n^*}{u_n^*} E_{7}$$

$$H_{13} = -\frac{\sigma_{21}^{2}}{u_{12}^{2}} E_{9}$$

$$E_{14} = \frac{1}{2} \frac{\alpha}{p} \frac{p}{kau_{s_1}(u_{s_1}^{s_1} + u_{s_1}^{s_2})}$$

E<sub>15</sub> = 
$$\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{\sqrt{2} \kappa_0 u_{0z} (u_{0z}^1 + u_z^2)}{u_{11} (u_{0z}^1 - u_z^1)^2}$$

$$E^{ie} = \frac{n_r^s}{n_r^s} E^s$$

$$H_{14} = -\frac{\sigma_n^2}{u_n^2} E_{44}$$

$$K_4 = -Z_0 \frac{\kappa^2 \alpha^2 - u_n^2}{\kappa \alpha}$$

$$E_{17} = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{u_{zz} \left[ k^2 \alpha^2 \left( u_z^2 + u_{zz}^2 \right) - 2 u_z^2 u_{zz}^2 \right]}{K \alpha u_z \left( u_{zz}^2 - u_z^2 \right)^2}$$

$$E_{18} = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{\sqrt{2} u_{*z} [x_0^t (u_{*z}^t + u_n^t)_{-2} u_{*z}^t u_n^t]}{k\alpha u_n (u_{*z}^t - u_*^t)^2}$$

$$H_{45} = \frac{\sigma_{x_1}^{x_1}}{\sigma_{x_2}^{x_2}} H_8$$

$$L_5 = \frac{i}{z_o} \frac{k^2 o^2 - \sqrt[3]{a}}{ko}$$

$$E_{49} = -\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{3K\alpha u_{a_1}}{v_{a_1}(u_{a_1} - v_{a_1}^{-1})\sqrt{v_{a_1}^{-1} - 9}}$$

$$H_{16} = \frac{1}{Z_{s}} \frac{\alpha}{R} \frac{U_{41} \left[ 2k^{2}\alpha^{2} \left( 6U_{31}^{1} + 6U_{41}^{1} - U_{31}^{1} U_{41}^{2} \right) - U_{31}^{1} U_{41}^{1} \left( 24 - U_{41}^{1} - U_{31}^{1} \right) \right]}{k\alpha U_{31} \left( U_{41}^{1} - U_{31}^{1} \right)^{2} \sqrt{\left( U_{31}^{1} - 9 \right) \left( U_{41}^{1} - 16 \right)}}$$

$$H_{13} = \frac{\sigma_{21}^2}{\sigma_{31}^2} H_{11}$$

$$H_{16} = Z_{0} \frac{\alpha}{R} \frac{2 K \alpha \nabla_{41} \left(6 \nabla_{21}^{1} + 6 \nabla_{41}^{2} - \nabla_{21}^{1} \nabla_{41}^{2}\right)}{\nabla_{31} \left(\nabla_{41}^{1} - \nabla_{31}^{1}\right)^{2} \sqrt{\left(\nabla_{31}^{1} - 9\right)\left(\nabla_{41}^{1} - 16\right)}}$$

### MODE TMas

$$u_{19} = -\frac{v_{11}^2}{u_{21}^2} E_3$$

$$E_{21} = \frac{u_{1}^{2}}{u_{21}^{2}} E_{14}$$

$$H_{20} = -\frac{U_{31}^2}{U_{21}^2} E_{19}$$

$$W_{21} = \frac{1}{Z_0} \frac{\alpha_1}{R} \frac{K \alpha U_{12}}{U_{21} (U_{21}^1 - U_{12}^1) \sqrt{\sigma_{12}^1 - 1}}$$

$$E_{22} = \frac{1}{Z_*} \frac{\alpha}{R} \frac{K \alpha u_{11} (u_{21}^1 + u_{32}^1)}{u_{21} (u_{21}^1 - u_{32}^1)^2}$$

$$H_{22} = -\frac{\sigma_n^2}{u_{2}^4} E_6$$

$$E_{23} = \frac{u_n^2}{u_n^2} E_{13}$$

$$\mu_{23} = -\frac{\sigma_{31}^2}{u_{21}^2} E_{20}$$

$$K_6 = -Z_0 \frac{k^2 \alpha^2 - u_{11}^2}{k\alpha}$$

$$E_{24} = Z_0 \frac{\alpha}{R} \frac{u_{31} \left[ k_0^1 \left( u_{21}^1 + u_{31}^1 \right) - 2 u_{31}^1 u_{21}^1 \right]}{k_0 u_{21} \left( u_{21}^1 - u_{31}^1 \right)^2}$$

$$H_{25} = \frac{J_{31}^{2}}{J_{41}^{2}} H_{16}$$

$$L_{7} = \frac{1}{Z_{*}} \frac{\chi_{\alpha}^{1} - \zeta_{At}^{2}}{k \alpha}$$

$$E_{25} = \frac{i}{Z_*} \frac{\alpha}{R} \frac{4 k \alpha u_{31}}{v_{A_1} (v_{A_1}^1 - u_{21}^1) \sqrt{v_{A_1}^1 - 16}}$$

$$H_{ZG} = \frac{\sigma_{31}^2}{\sigma_{41}^2} H_{18}$$

### MODE TEIL

$$E_{28} = -\frac{u_{e_1}^2}{U_{e_2}^2} H_4$$

$$H_{23} = \frac{\sigma_{21}^{*}}{\sigma_{23}^{*}} H_{3}$$

$$E_{27} = -\frac{u_{\pi_1}^{k}}{v_{\pi_2}^{k}} H_{21}$$

$$L_{S} = \frac{1}{Z_{s}} \frac{k^{2}\alpha^{2} - U_{12}}{k\alpha}$$

$$E_{29} = -\frac{1}{Z_0} \frac{\alpha}{R} \frac{\sqrt{2} k \alpha u_{ez}}{v_{iz} (u_{ez}^2 - v_{iz}^2) \sqrt{v_{iz}^2 - L}}$$

$$E_{31} = -\frac{u_{01}^2}{v_{12}^2} H_6$$

$$H_{28} = \frac{\sigma_{x_1}^2}{\sigma_{r_1}^2} H_{12}$$

$$E_{30} = -\frac{u_{2i}^2}{v_{i2}^4} H_{24}$$

### MODE TMOZ

$$H_{29} = -\frac{g_u^2}{u_{ex}^2} E_2$$

$$H_{31} = -\frac{U_{11}^2}{U_{22}^2} E_5$$

$$E_{33} = \frac{u_{11}^*}{u_{02}^*} E_{15}$$

$$E_{34} = \frac{u_n^2}{u_{o2}^2} E_{18}$$

$$H_{30} = -\frac{v_{12}}{u_{03}^2} E_{29}$$

$$H_{32} = -\frac{U_{12}^2}{U_{12}^2} E_{32}$$

$$K_8 = -Z_0 \frac{\kappa^2 a^2 - u_{02}^2}{Ka}$$

### MODE TH31

$$H_{33} = -\frac{U_{21}^2}{U_{31}^2} \in_{10}$$

$$H_{35} = -\frac{\sigma_{2i}^{L}}{\sigma_{3i}^{L}} E_{12}$$

$$E_{35} = \frac{u_{21}^2}{u_{2}^2} E_{22}$$

$$E_{36} = \frac{u_{21}^2}{u_{31}^2} E_{24}$$

$$H_{34} = -\frac{\sigma_{a_1}^2}{\sigma_{a_2}^2} E_{25}$$

$$H_{36} = -\frac{\sigma_{41}^{E}}{u_{51}^{E}} E_{26}$$

$$K_{10} = -Z_0 \frac{k_0^2 - u_{21}^2}{k_0}$$

## BIBLIOGRAPHIE

- (1) ANDREASEN, M.G.: "Synthese eines geboyenen Hohlleiters mit steligem verlauf der krümmung" A.E.U.,12, pp. 463-471 6 juin 1958.
- (2) ANDREASEN, M.G. : "Ausbreitung von Grundwellen in Kreisrunden und quadratischen gebogenen Hohlleitern Konstanter Krümmung" A.E.U., 12, pp. 414-418, 6 juin 1958.
- (3) COMTE,G. PONTHUS,A.: "Etude expérimentale et premiers résultats de mesure de l'affaiblissement de l'onde TE<sub>01</sub>(ou H<sub>01</sub>) sur des courtes longueurs de guides d'ondes circulaires droits "Câbles et transmis., Fr. (oct. 1952),6, n°4, pp. 333-352 (hors commerce).
- (4) COMTE,G. PARIS,JM.: "Etude expérimentale des guides d'ondes circulaires utilisant l'onde TE<sub>01</sub> au voisinage de 25000 Mc/S" Câbles et transmis., Fr. (oct. 1954), 8, n°4 pp. 311-324.
- (5) COMTE,G.,CARFORT,E, PONTHUS,A., PARIS,J.M.:

  "Utilisation de guides d'ondes circulaires pour la transmission à grande distance d'ondes centimétriques et millimétriques" Câbles et transmis.

  Fr. (oct. 1957), 11, n°4, pp. 342-355 (hors commerce).
- (6) JOUGUET,M.: "Propagation dans les tuyaux courbés" C.R.A.S. Paris, Feb. 18, 1946, Mars 4, 1946, Janv. 1947.
- (7) JOUGUET,M.: "Les effets de la courbure sur la propagation des ondes électromagnétiques dans les guides à section circulaire" Câbles et transmis., Fr. (juil. 1947),1,n°2, pp. 133-155.
- (8) LEWIN,L.: "Theory of waveguides" Newnes Butterworths 1975, pp. 102-108.
- (9) LEWIN,L., CHANG,D.C., KUESTER, E.F.: "Electromagnetic waves and curved structures" IEE Electromagnetic waves serie 2, Peter Peregrinus LTD 1977
- (10) BRAYER,M., YHUEL, J: "Etude en courbure des guides d'ondes à grande distance, cas des guides métalliques" Annales des Télécom. Sept. Oct. 1972, pp. 363-392

- (11) COTTE,M.: "Effet d'une pellicule isolante sur l'affaiblissement du mode TE<sub>01</sub> dans un guide d'onde circulaire", Câbles et Trans. Fr. (oct. 1954), 8,n°4, pp. 357-3611.
- (12) ZEPP,G.,WICK,A., FABRE,G.: "Influence de la courbure dans les guides d'ondes supraconducteurs à section circulaire" Canadian Journal of Physics, vol. 55, n°18, pp. 1551-1560, 1977.
- (13) UNGER, H.G.: "Helix waveguide theory and applications"

  Bell Syst. tech. J. U.S.A. (nov. 1958), 37, n°6,pp.1599-1647.
- (14) UNGER, H.G.: "Normal modes and mode conversion in helix waveguide"
  Bell Syst. tech. J., U.S.A. (janv. 1961),40,n°1, p.255-280
- (15) COMTE,G.: "Guides d'ondes circulaires anisotropes et guides d'ondes hélicoïdaux pour la transmission du mode TE<sub>01</sub>", Onde électr. Fr. (janv. 1964) 44, n°442, pp. 36-46.
- (16) COMTE,G.: "Propagation des ondes électromagnétiques dans un guide d'ondes circulaire formé d'anneaux", Câbles et transmis. Fr. (janv. 1970), 24, n°1, pp. 73-95.
- (17) MARCUSE, D.: "Attenuation of the  $TE_{01}$  wave within curved helix waveguide" Bell Syst. Tech. J., U.S.A. (nov. 1958), 37, n°6, pp.1649-1662
- (18) COMTE,G:,TREZEGUET, J.P.: "Franchissement des courbes par le mode TE<sub>01</sub> dans les guides d'ondes circulaires", Câbles et Transm. Fr. (Avr. 1972), 26, n°2, pp. 166-182.
- (19) UNGER, H.G.: "Winding tolerances in helix waveguide", Bell Syst. Tech; J., U.S.A. (mars 1961), 40, n°2, pp. 627-643.
- (20) UNGER, H.G.: "Non cylindrical helix waveguide" Bell Syst. Tech. J. U.S.A. (janv. 1961), 40, N°1 pp. 233-254.
- (21) UNGER, H.G.: "Mode conversion in metallic and helix waveguides"

  Bell Syst. Tech. J. U.S.A. (mars 1961),40,n°2, pp. 613-626.
- (22) VAN BLADEL,J: "Electromagnetic fields" Mac Graw-Hill Elec. and Eng. series 1964.
- (23) PAPIERNIK,A. cours DEA : "Communications microondes et optiques" UER des Sciences Université de LIMOGES
- (24) TANG, C.H.: "An orthogonal coordinate system for curved pipes", IEEE Trans. MTT-18 pp.69, janv. 1970.

- (25) Ali HASAN NAYFEH: "Perturbation methods" John Wiley and Sons Inc. 1973, pp. 58-59
- (26) RAFI, A.: "Atténuation théorique et expérimentale du mode TE<sub>11</sub> du guide circulaire" D.E.A. communications microondes et optiques, UER des Sciences, Université de LIMOGES, 1980.
- (27) COLLIN, R.: "Field theory of guided waves" Mc. Graw-Hill 1960 pp.182-197
- (28) JOHNSON, C.C.: "Field and wave electrodynamics" Mc. Graw-Hill, 1965
- (29) PEREZ, J.P.: "Mécanique Physique", Masson et Cie, 1961, pp. 10-14.
- (30) GASTINEL, N.: "Analyse numérique linéaire", Collection enseignement des sciences, 1966.
- (31) HACQUES, G.: "Mathématiques pour informatique", 3-algorithmique numérique (I), Armand Collin, 1971, pp. 153-154.
- (32) DURAND, E.: "Solutions numériques des équations algébriques"
  Tome II, Masson et Cie, 1972
- (33) DURAND, E.: "Solutions numériques des équations algébriques" Tome I, Masson et Cie, 1960.
- (34) ZELDOVITCH, I., MYCHKIS, A.: "Eléments de mathématiques appliquées" Editions Mir - Moscou, 1974.
- (35) DEMIDOVITCH, B., MARON, I.: "Eléments de calcul numérique"Editions Mir - Moscou 1973.
- (36) AUBOURG, M. : "Analyse électromagnétique des lignes de microélectronique microendes par la méthode des éléments finis" Thèse de 3è cycle, décembre 1978. Faculté des Sciences de LIMOGES.
- (37) PETIAU, G.: "Théorie des fonctions de Bessel" Edition du CNRS (1955).
- (38) WATSON, G.N.: "A treatise on the theory of Bessel functions", Cambridge University Press (1966)
- (39) ABRAMOWITZ: " Handbook of mathematical functions" National Bureau of standards Juin 1964.

## Résolution d' un système d' équations différentielles par une méthode matricielle

par

**Ioannis Andritsos** 

Limoges 1980

```
IMPLICIT DOUBLE COMPLEX (F,G,X)
IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-E,H,0-W,Y,Z)
DIMENSION A(20,20),TR(20),TI(20),COF(21),VPR(20),VPI(20),
11PER(40),VD(40),VTRAV(40),SAUV(20,20),VEP(20,40),B(40,40),
2F(20,20),FA(20,20),FB(20,20),IL(20),IC(20),FP(20,1),X(20,1)
      3, XX (20, 20)

DOUBLE COMPLEX JI, DET

DOUBLE PRECISION GV11, GU01, GV21, GU11, GV31, GU21, GV41, GV12, GU02, GU31

COMMON PR, PI, Z, V11, U01, V21, U11, V31, U21, V41, V12, U02, U31, VA, UF, VB,
          ICO=0
          JI = (0.D+00.1.D+00)
         PR=3.D-02
PI=3.1415926529
PA=PI/PR/2.
         Z=120.*PI
V11=1.8412
         V11=1.8412

U01=2.404825577

V21=3.05424

U11=3.8317059702

V31=4.20119

U21=5.13562

V41=5.31755

V12=5.33144

U02=5.5200781103

U31=6.38106

VA=V11*V11

UF=U01*U01

VB=V21*V21
         VR=V21*V21
UA=U11*U11
UB=U21*U21
         VE=V41*V41
VF=V12*V12
UD=U02*U02
          UC=031*031
          Y0 = 4.06
          YD=0.02
         EPS=0.D+00
PREC=1.D-04
          N=50
         DO 1 K=1,1
YA=Y0+YD*K
         WRITE(108,4) YA
FORMAT(1H1,42X,*FREQUENCE YA=*,F4.2/42X,18(*-*))
CALL CALC(A,YA,N)
DO 2 I=1,N
DO 3 J=1,N
SAUV(I,J)=A(I,J)
         CONTINUE
CONTINUE
CALL DDANILEV(A,N,TR,TI,COF,VPR,VPI,KOD,EPS)
IF(KOD,NE.0) WRITE(108,6) KOD
6 FORMAT(1H ,'KOD=',13)
WRITE(108,8)
8 FORMAT(////,10X,'VPR',13X,'VPI',//)
WRITE(108,10) (VPR(I),VPI(I),I=1,N)
10 FORMAT(1H ,2D17.8)
DO 20 I=1,N
```

```
IF(VPI(I).NE.0.D+00) GO TO 40
500 CONTINUE
    DO 14 II=1,N
    DO 14 J=1,N
    (LeII) VUAZ=(LeII) A
    CALL ITDIR (A,N, IPER, VD, VTRAV, VPR (I), PREC, NIT, ICO)
    IF(ICO.EG.3) GO TO 500
    IF(ICO.NE.O) STOP 3
    WRITE(108,7)
  7 FORMAT (//, 10x, *VPR*,//)
    WRITE(108,9)(VPR(I))
  9 FORMAT(1H .D17.8)
    DO 13 J=1.N
 VEP(I,J)=VD(J)
13 CONTINUE
    WRITE(108,11)
    FORMAT (//, 45X, VECTEURS PROPRES', ///)
    WRITE(108,12)(VEP(I,J),J=1,N)
 12 FORMAT(1H ,8015.6)
    GO TO 20
 40
    NN=2+N
    NITER=0
    RLAMB=0.D+00
300
    CONTINUE
    NITER=NITER+1
    IF (NITER-GT-10) WRITE (108,200) YA; GO TO 1
    DO 50 II=1.N
    L=2*II
    LL=L-1
    DO 60 J=1.N
    JÜ=2*J
    B(LL,JJ) = -SAUV(II,J)
    B(L,JJ)=0.D+00
    JJ=JJ-1
    B(L,JJ) = SAUV(II,J)
    B(LL,JJ)=0.0+00
CONTINUE
 60
    CONTINUE
 50
    DO 70 II=1,NN
    B(II,II) = VPI(I)
 70
    CONTINUE
    CALL ITDIR (B, NN, IPER, VD, VTRAV, RLAMB, PREC, NIT, ICO)
    IF(ICO.EG.1) RLAMB=1.D-10;60 TO 300
    IF(ICO.EG.2) STOP 2
                   GO TO 300
    IF(ICO.EQ.3)
    DO 80 J±1.NN
 VEP(I,J)=VD(J)
80 CONTINUE
    WRITE(108,90)
    FORMAT(//,45X, VECTEURS PROPRES',///)
    WRITE (108, 100) (VEP (I, J), J=1, NN)
100
    FORMAT(1H ,8015.6)
 20
    CONTINUE
    DO 110 I=1,N
    DO 110 J=1,N
110 F(I,J) = (0.0+00,0.0+00)
       120 I=1 • N
    IF(VPI(I).EQ.0.0+00) GO TO 140
```

```
DO 130 U=1,N
     LL=2*J-1
     [=2*J
F(I,J)=VEP(I,LL)+JI*VEP(I,L)
    CONTINUE
130
     GO TO 120
    DO 150 J=1.N
140
150
120
     F(I,J) = VEP(I,J) + JI*0.D+00
    CONTINUE
    WRITE(108,240)
FORMAT(//,15X, F(I,2),//)
240
     WRITE (108,250) (F(1,2),1=1,N)
250
    FORMAT(1H ,2D15.6)
     Y=YA*YA
     GV11=Y-VA
     GVA=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV11)),0.D+00)
     IF(GV11.LT.0.D+00) GVA=-JI*GVA
     GU01=Y-UF
     GUF=DCMPLX(USQRT(DABS(GU01)),0.D+00)
     IF(GU01.LT.0.D+00) GUF=-JI*GUF
     GV21=Y-VB
     GVB=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV21)),0.D+00)
     IF(GV21.LT.0.D+00) GVB=-JI*GVB
     GU11=Y-UA
     GUA=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU11)),0.D+00)
     IF(GUll.LT.0.D+00) GUA=-JI*GUA
GV31=Y-V31*V31
     GVD=DCMPLX(USQRT(DABS(GV31)),0.D+00)
     IF(GV31.LT.u.D+00) GVD=-JI*GVD
     GU21=Y-UB
     GUR=DCMPLX(USQRT(DABS(GU21)),0.D+00)
     IF(GU21.LT.0.D+00) GUB=-JI*GUB
     GV41=Y-VE
     GVE=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV41)),0.D+00)
     IF (GV41.LT.0.D+00) GVE=-JI*GVE
     GV12=Y-VF
     GVF=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV12)),0.D+00)
     IF(GV12.LT.0.D+00) GVF=-JI*GVF
     GUO2=Y-UD
     GUD=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU02)),0.D+00)
IF(GU02.LT.0.D+00) GUD=-JI*GUD
     GU31=Y-UC
     GUC=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU31)),0.0+00)
     IF(GU31.LT.0.D+00) GUC=-JI*GUC
WRITE(108,310)
310 FORMAT(//,18X,*FC*,//)
DO 160 I=1,N
IF(VPI(I).LT.0.D+00) GO TO 260
FC=CDEXP(JI*(VPR(I)+JI*VPI(I))*PA)
     IF(DABS(DREAL(FC)).LT.1.D-15) FC=(0.D+00,0.D+00)
     FA(1,1)=F(1,2)-Z*YA/GVA*F(1,1)

FA(2,1)=(F(1,2)+Z*YA/GVA*F(1,1))*FC
     FA(3, I)=F(I,4)+Z*GUF/YA*F(I,3)
     EA(4,I)=(F(I,4)-Z*GUF/YA*F(I,3))*FC
     FA(5,\overline{I})=F(\overline{I},6)-Z*YA/GVB*F(\overline{I},5)
     FA(6,I) = (F(I,6) + Z*YA/GVB*F(I,5))*FC
     FA(7,1)=F(1,8)+Z*GUA/YA*F(1,7)
     FA(8,I)=(F(I,8)-Z*GUA/YA*F(I,7))*FC
```

```
FA(9,I)=F(I,10)-Z*YA/GVD*F(I,9)
     FA(10,I) = (F(I,10) + Z*YA/GVD*F(I,9))*FC
     FA(11,1)=F(1,12)+Z*GUB/YA*F(1,11)
     FA(12,1) = (F(1,12) - 2*GUB/YA*F(1,11))*FC
     FA(13,1)=F(1,14)-Z*YA/GVE*F(1,13)
     FA(14,I) = (F(1,14) + Z*YA/GVE*F(1,13))*FC
     FA(15,I)=F(I,16)-Z*YA/GVF*F(I,15)
     FA(16,I) = (F(I,16) + Z*YA/GVF*F(I,15)) *FC
     FA(17,1)=F(1,18)+2*GUD/YA*F(1,17)
     FA(18,1)=(F(1,18)-Z*GUD/YA*F(1,17))*FC
     FA(19,1)=F(1,20)+2*GUC/YA*F(1,19)
     FA(20,I) = (F(I,20) - Z*GUC/YA*F(I,19))*FC
       TO
     GO
            330
260 FC=CDEXP(JI*(VPR(I)-JI*VPI(I))*PA)
     IF(DABS(DREAL(FC)).LT.1.D-15) FC=(0.D+00,0.D+00)
FA(1,I)=(F(1,2)-Z*YA/GVA*F(I,1))*FC
      A(2,I)=F(I,2)+Z*YA/GVA*F(I,1)
A(3,I)=(F(I,4)+Z*GUF/YA*F(I,3))*FC
A(4,I)=F(I,4)-Z*GUF/YA*F(I,3)
      A(5,I) = (F(1,6) - Z*YA/GVB*F(1,5))*FC

A(6,I) = F(1,6) + Z*YA/GVB*F(1,5)
      A(7 \bullet I) = (F(I \bullet 8) + Z*GUA/YA*F(I \bullet 7)) *FC
    FA(8,I) = F(I,8) - Z*GUA/YA*F(I,7)

FA(9,I) = (F(I,10) - Z*YA/GVD*F(I,9))*FC

FA(10,I) = F(I,10) + Z*YA/GVD*F(I,9)
      A(11,I) = (F(1,12) + Z*GUB/YA*F(1,11))*FC
     FA(12,I)=F(I,12)-Z*GUB/YA*F(I,11)
     FA(13,1) = (F(1,14) - 2*YA/GVE*F(1,13))*FC
     FA(14,1) = F(1,14) + Z*YA/GVE*F(1,13)
     FA(15,1) = (F(1,16) - Z*YA/GVF*F(1,15))*FC
     FA(16,I)=F(I,16)+Z*YA/GVF*F(I,15)
     FA(17,I) = (F(I,18) + 2*GUD/YA*F(I,17))*FC
     FA(18,I)=F(I,18)-Z*GUD/YA*F(I,17)
     FA(19,I) = (F(I,20) + Z*GUC/YA*F(I,19))*FC
     FA(20,I)=F(I,20)-Z*GUC/YA*F(I,19)
330
    CONTINUE
     WRITE(108,320)FC
320
     FORMAT(1H ,2D17.8)
160
     CONTINUE
     WRITE(108,340)
340
    FORMAT (//+45X+ MATRICE FA(I+J)++//)
             I=1,N
     WRITE(108,360)(FA(I,J),J=1,N)
360
     FORMAT(/:1H0:8D15.6:/(1H ::8D15.6))
350
     CONTINUE
     EPSP=1.0-15
     CALL DMRINV (FA, FB, N, KOD, DET, EPSP, IL, IC)
     IF(KOD.NE.O) WRITE(108,170) KOD
    FORMAT(1H , *KOD=*, 13)
170
     WRITE(108,370)
     FORMAT(//,40x, MATRICE INVERSE FB(I,J) ,,//)
370
     00
         380
             I=1,N
     WRITE(108,390)(FB(I,J),J=1,N)
390
     EORMAT(/.1H0,8D15.6,/(1H .8D15.6))
380
     CONTINUE
          PRD(FB,FA,XX,N,N,N)
     WRITE (108,600)
    FORMAT (//,50x, MATRICE UNITAIRE ,//)
```

```
DO 700 I=1.N
     WRITE(108,800)(XX(I,J),J=1,N)
    FORMAT(/,1H0,8D15.6,/(1H ,6D15.6))
CONTINUE
DO 210 I=1,N
800
700
210 FP(I,1) = (0.0+00,0.0+00)
     FP(1,1)=2.D+00+JI*0.D+00
     CALL PRD (FB, FP, X, N, N, 1)
     WRITE(108,220)
220 FORMAT(//,50%, SOLUTION X 1,//)
     WRITE (108,230) (X(I,1),I=1,N)
230 FORMAT(1H ,2017.8)
     FBA=(0.0+00,0.0+00)
     FRR=(0.D+00,0.D+00)
DO 180 I=1,N
     IF(VPI(I).LT.0.D+00) GO TO 270
FC=CDEXP(JI*(VPR(I)+JI*VPI(I))*PA)
FBS=F(I,2)*X(I,1)*FC
FRE=F(I,2)*X(I,1)
GO TO 280
270 FC=CDEXP(JI*(VPR(I)-JI*VPI(I))*PA)
FBS=F(I,2)*X(I,1)
FBE=F(I,2)*X(I,1)*FC
280 FBA=FBA+FBS
     FRB=FBB+FBE
180 CONTINUE
     BS=CDABS (FBA)
     FBC=FBB-1.D+00
BE=CDABS(FBC)
     ES=BS*BS
     EE=BE*BE
     PH=DATAN(DIMAG(FBA)/DREAL(FBA))
     WRITE(108,190)
190 FORMAT(//,10x,"YA",14X,"VPR",14X,"BS",16X,"ES",16X,"BE",16X,
    1'EE',16X,'PH',//)
     WRITE(108,200)(YA, VPR(20), BS, ES, BE, EE, PH)
200 FORMAT (1H ,7D17.8)
  1 CONTINUE
     STOP -
     END -
```

```
SUBROUTINE CALC (A, YA, N)
  IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H.O-Z)
DIMENSION A(N,N)

COMMON PR,PI,Z,VII,U01,V21,U11,V31,U21,V41,V12,U02,U31,VA,UF,VB,
1UA,UB,VE,VF,UD,UC
 DATA ZERO/0.D+00/
DO 2 I=1.N
DO 1 J=1.N
A(1.J)=ZERO
  CONTINUE
  CONTINUE
VD=V31*V31
  Y=YA*YA
                           MODE TEll
  A(1,2) = (Y-VA)/(Z*YA)
  A(1,4)=-PR*DSQRT(2.)*YA*U01/(Z*V11*(UF-VA)*DSQRT(VA-1.))
A(1,6)=PR*V21*(2.*Y*(VA+VB-VA*VB)-VA*VB*(4.-VA-VB))/
1(7*YA*V11*(VB-VA)**2.*DSQRT((VA-1.)*(VB-4.)))
A(1,12)=-PR*YA*U21/(Z*V11*(UB-VA)*DSQRT(VA-1.))
  A(1,18)=-PR*DSQRT(2.)*YA*U02/(Z*V11*(UD-V11)*DSQRT(VA-1.))
  A(2,1)=Z*YA
A(2,3)=-Z*42.*A(1,4)
A(2,5)=Z*PR*2.*YA*V21*(VA+VB-VA*VB)/
1(V11*(VB-VA)**2.*DSQRT((VA-1.)*(VB-4.)))
  A(2,11) = -Z**2.*A(1,12)

A(2,17) = -Z**2.*A(1,18)
                           MODE TMO1
  A(3,2) = -VA/UF*A(1,4)
  A(3,4) = -YA/Z
  A(3,8)=PR*DSGRT(2.)*U11*YA*(UF+UA)/(Z*U01*(UF-UA)**2.)
  A(3,16)=PR*USQRT(2.)*YA*V12/(Z*Ŭ01*(UF-VF)*DSQRT(VF-1.))
  A(4,1) = -2**2.*A(3,2)
  A (4,3) =- Z* (Y-UF) /YA
  A(4,7)=Z*PR*DSQRT(2.)*U11*(Y*(UF+UA)-2.*UF*UA)/
1 (1101*YA* (UF-UA) **2.)
  A(4,15) = -Z^{**}2.*A(3,16)
                            MODE TE21
  A(5,2)=VA/VB*A(1,6)
A(5,6)=(Y-VB)/(Z*YA)
A(5,8)=PR*2.*YA*U11/(Z*U21*(VB-UA)*DSQRT(VB-4.))
A(5,10) \(\perp \text{PR*V31*}\) (2.*Y*(3.*VD+3.*VB-VB*VD)-VB*VD*(12.-VD-VB))/
1(Z*V21*YA*(Vb-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VB-4.)))
A(5,16) \(\perp \text{PR*V12*}\) (2.*Y*(VF+VB-VB*VF)-VB*VF*(4.-VB-VF))/
1(Z*V21*YA*(VB-VF)**2.*DSQRT((VF-1.)*(VB-4.)))
A(5,20) \(\perp \text{PR*Z.*YA*U31}\) (Z*V21*(VB-UC)*DSQRT(VB-4.))
A(6,1) \(\perp \text{VA}\) (3.*VD+3.*VB-VB*VD)/
A(6,7) \(\perp \text{PR*Z.*A}\) (5.8)
A(6,9) \(\perp \text{PR*Z.*A}\) (5.8)
A(6,9) \(\perp \text{PR*Z.*A}\) (5.8)
A(6,15) \(\perp \text{PR*Z.*A}\) (VF+VB-VB*VF)/
1(V21*(VB-VF)**2.*DSQRT((VF-1.)*(VB-4.)))
  A(5,6) = (Y-VB)/(Z*YA)
1(V21*(V6-VF)**2.*DSQRT((VF-1.)*(VB-4.)))
```

```
A(6,19) = -2**2.*A(5,20)
                  MODE TMII
 A (7,4) = UF / UA*A (3,8)
 A(7,6)=-VB/UA*A(5,8)
 A(7,8) = A(3,4)
 A(7,12)=PR*YA*U21*(UB+UA)/(Z*U11*(UB-UA)**2.)
 A(7,18)=PR*DSQRT(2.)*YA*U02*(UD+UA)/(Z*U11*(UD-UA)**2.)
 A(8,3) = UF/UA*A(4,7)
 A(8,5) = -VB/UA*A(6,7)
 A (8,7) =- Z* (Y-UA) /YA
 A(R,11)=Z*PR*U21*(Y*(UA+UB)-2,*UA*UB)/(U11*YA*(UB-UA)**2.)
 A(8,17)=Z*PR*DSQRT(2.)*U02*(Y*(UD+UA)-2.*UD*UA)/
1 (U11*YA* (UD-UA) **2.)
                  MODE TE31
 A(9,6) = VB/VD*A(5,10)
 A(9,10) = (Y-V0)/(Z*YA)
A(9,12)=-PR*3.*YA*U21/(Z*V31*(UB-VD)*DSQRT(VD-9.))
A(9,14)=PR*V41*(2.*Y*(6.*VD+6.*VE-VE*VD)-VE*VD*(24.-VE-VD))/
1(Z*V31*YA*(VE-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VE-16.)))
 A(10,5)=VB/VD*A(6,9)
A(10,9)=A(2,1)
A(10,11)=-Z**2.*A(9,12)
A(10,13)=Z*PK*2.*V41*YA*(6.*VD+6.*VE-VE*VD)/
1(V31*(VE-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VE-16.)))
                  MODE TM21
 A(11,2) = -VA/UB*A(1,12)
 A(11,8) = UA/UB*A(7,12)
 A(11,10) = -VD/UB*A(9,12)
 A(11,12)=A(3,4)
A(11,16)=PR*YA*V12/(Z*U21*(UB-VF)*DSQRT(VF-1.))
 A(11,20)=PR*U31*YA*(UB+UC)/(Z*U21*(UB-UC)**2.)
 A(12,1) =- VA/UB*A(2,11)
 A(12,7)=UA/UB*A(8,11)
A(12,9)=-VD/UB*A(10,11)
                                                        1
 A(12,11) = -Z*(Y-UB)/YA
 A(12,15)=-Z**2.*A(11,16)
A(12,19)=Z*PR*U31*(Y*(UB+UC)-2.*UC*UB)/(U21*YA*(UB-UC)**2.)
                  MODE TE41
 A(3,10) = VD/VE*A(9,14)
 A(13,14) = (Y-VE)/(Z*YA)
 A(13,20)=PR*4.*YA*U31/(Z*V41*(VE-UC)*DSQRT(VE-16.))
 A(14,9) = VD/VE*A(10,13)
 A(14,13)=A(2,1)
 A(14,19) = -2**2.*A(13,20)
                  MODE TE12
 A(15,4) = -UF/VF*A(3,16)
 A(15,6) = VB/VF*A(5,16)
 A(15,12) = -UB/VF*A(11,16)
```

```
A(15,16) = (Y-VF)/(Z*YA)
A(15,18) = -PR*DSQRT(2.)*YA*U02/(Z*V12*(UD-VF)*DSQRT(VF-1.))
A(16,3)=-UF/VF*A(4,15)
A(16,5)=VB/VF*A(6,15)
A(16,11) = -UB/VF*A(12,15)
A(16,15) = A(2,1)

A(16,17) = -Z^{**2} \cdot *A(15,18)
                MODE TMO2
A(17,2) = -VA/UD*A(1,18)
A(17,8) = UA/UD*A(7,18)
A(17,16) = -VF/UD*A(15,18)
A(17,18) = A(3,4)
A(18,1) = -VA/UD*A(2,17)
A(18,7) = UA/UD*A(8,17)
A(18,15)=-VF/UD*A(16,17)
A(18,17)=-Z*(Y-UD)/YA
                MODE TM31
A(19,6) = -VB/UC*A(5,20)
A(19,12) = UB/UC*A(11,20)
A(19,14) = -VE/UC*A(13,20)
A(19,20) = A(3,4)
A(20,5) = -VB/UC*A(6,19)
A(20,11) = UB/UC*A(12,19)
A(20,13) = -VE/UC*A(14,19)
A(20,19) = -Z*(Y-UC)/YA
RFTURN
END
```

```
SURROUTINE ITDIR(A,N2, IPER, VD, VTRAV, RLAMB, PREC, NIT, ICO)
IMPLICIT DOUBLE PRECISION(A-H, 0-Z)
DIMENSION A(N2,N2), IPER(N2), VD(N2), VTRAV(N2)
DATA ZERO, UN/O.D+00,1.D+00/
00000000
         CALCUL DU VECTEUR PROPRE VD DE LA MATRICE DIRECTE PAR LA PUISSANCE ITEREE ICO=2 VECTEUR NUL
         ICO=3 NON CONVERGENCE
         INITIALISATION DE VTRAV
         IF(ICO.EQ.3) GO TO 13
         DO 1 I=1.NZ
VTRAV(I)=UN
         VD(I)=UN
CONTINUE
1
C
C
C
13
         CALCUL DE 4-RLAMB*I
         IF (RLAMB.EQ.ZERO) GO TO 12
         DO 11 I=1.N2
A(I,I)=A(I,I)-RLAMB
11
C
C
C
C
12
         CONTINUE
         TRIANGULARISATION
         CALL TGAUSS (A, NZ, IPER, ICO)
         IF(ICO.EQ.1) RETURN
         DEBUT DES ITERATIONS
         NIT=0
N1=N2-1
NIT=NIT+1
IF(NIT.LE.10) GO TO 3
2
         ICO=3
         GO TO 10
DO 6 I=1,N1
3000
         PERMUTATIONS
         J=IPER(I)
X=VTRAV(J)
         IF(J.EQ.I) GO TO
VTRAV(J)=VTRAV(I)
VTRAV(I)=X
                          GO TO 4
         IF(X.EQ.0.0+00) GO TO 6
         COMBINAISONS LINEAIRES
         M=I+1
D0 5 J=M+N2
         VTRAV(J)=VTRAV(J)+A(J,T)*X
         CONTINUE
56CC
         CONTINUE
         SYSTEME TRIANGULAIRE
```

```
C
        VTRAV (N2) = VTRAV (N2) /A (N2+N2)
         I=N2
7 ~
        M=I
        M=1
I=I+1
IF(I.LE.0) GO TO 9
X=VTRAV(I)
        20, M=L 8 00
        X=X-A(I,J)*VTRAV(J)
8
        CONTINUE
        VTRAV(I)=X/A(I,I)
GO TO 7
CCCC9
        NORMALISATION DE VIRAV
        COMPARAISON DE VIRAV ET VD
        CALL COMP(VTRAV, VD, N2, X, PREC1, ICO) IF (ICO, EQ. 2) RETURN IF (PREC1, GE, PREC) GO TO 2
         ICO=0
        RLAMB=RLAMB+X
10
        RETURN
        END
```

```
SUBROUTINE TGAUSS (A, N2, IPER, ICO)
         IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)
        DIMENSION A (N2+N2) + IPER (N2)
0000 000
        TRIANGULARISATION DE LA MATRICE REELLA A PAR GAUSS
IPER VECTEUR DE PERMUTATION DES LIGNES
ICO=1 MATRICE SINGULIÈRE
        N1 = N2 - 1
        BOUCLE SUR LES PIVOTS
        DO 8 K=1,N1
        RECHERCHE DU PLUS GRAND PIVOT
         X = 0.0 \pm 0.0
        DO 1 I=K,N2
Y=DABS(A(I,K))
         IF(Y.LE.X) GO TO 1
         X=Y
         IPER(K)=I
  1
         CONTINUE
         IF (X.GT.0.D+00) GO TO 3
  2
         ICO=1
        ŘĚŤUŘN
IF(IPER(K).EG.K) GO TO 5
  3
         PERMUTATION DES LIGNES K ET IPER(K)
         I=IPER(K)
        DO 4 J=K,N2
X=A(K,J)
         A(K,J) = A(I,J)
         X = (L, I) A
         CONTINUE
C
C
C
5
         TRANSFORMATION DES LIGNES K+1 A N2
         L=K+1
         DO 7 I=L,N2
         IF(A(I,K),EQ,0,D+00) GO TO 7

X=-A(I,K)/A(K,K)
         A(I+K)=X
         DO 6 J=L,N2
A(I,J)=A(I,J)+X*A(K,J)
CONTINUE
         CONTINUE
         CONTINUE
         IF(A(N2,N2).EQ.O.D+00) GO TO 2
         ICO=0
         RETURN
         END
```

```
SUBROUTINE COMP(VTRAV, V, N2, X, PREC1, ICO)
       IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)
       DIMENSION VTRAV (NZ) , V (NZ)
CCCC
       NORMALISATION DE VTRAV
       COMPARAISON DE VTRAV ET V
       X = 0.0 + 00
       DO 1 I=1,N2
       PREC1=DABS(VTRAV(I))
IF(PREC1.LE.X) GO TO 1
       M = T
       X=PREC1
       CONTINUE
  1
       IF(X.GT.0.D+00) GO TO 2
       IC0=2
       RETURN
  2
       X=1.D+00/VTRAV(M)
       PREC1=0.D+00
       DO 3 I=1,N2
VTRAV(I)=VTRAV(I)*X
       V(I) = V(I) - VTRAV(I)
       IF(VTRAV(I) \cdot NE \cdot 0 \cdot D + 00) V(I) = V(I) / VTRAV(I)
       V(I) = DABS(V(I))
       If(v(I).GT.PREC1) PREC1=V(I)
       V(I)=VTRAV(I)
       CONTINUE
       IC0=0
       RETURN
       END
```

```
SUBROUTINE UMRINV (A,B,N,KOD,DET,EPS,IL,IC)
   IMPLICIT DOUBLE COMPLEX (A-H,0-Z)
DIMENSION: A (400), B (400), IL (N), IC (N)
DOUBLE PRECISION EPS
   1. A: TABLEAU DANS LEQUEL ON RANGE LA MATRICE INITIALE EN COLONNES, LA MATRICE A N'EST PAS DETRUITE SI A ET B N'ONT PAS LA MEME IMPLANTATION EN MEMOIRE. SI N EST LA DIMENSION DE LA MATRICE, LA DIMENSION DE CE TABLEAU EST N*N.
2. B: TABLEAU CONTENANT LA MATRICE INVERSE DE A. SI L'ON NE DESIRE PAS GARDER LA MATRICE INITIALE EN MEMOIRE, ON PEUT RANGE DANS A.
   RANGE DANS A.

3. N: DIMENSION DE LA MATRICE A ET DE SON INVERSE B.

4. DET: VALEUR DU DETERMINANT DE LA MATRICE A.

5. KOD: CODE D'ERREUR.
        KOD = 0 : SOLUTION NORMALE

KOD = 1 : MATRICE SINGULIERE

EPS: SEUIL AU-DESSOUS DUQUEL UN PIVOT EST CONSIDERE COMME
   NUL.
7. IL: TABLEAU DE TRAVAIL DE DIMENSION N A RESERVER DANS LE PROGRAMME APPELANT.
8. IC: TABLEAU DE TRAVAIL DE DIMENSION N A RESERVER DANS LE PROGRAMME APPELANT.
   KOD=0
   NN=N*N
    DO 1 I=1,NN
1 B(I)=A(I)

RECHERCHE DE PIVOT MAXIMUM
    DET=(1.,0.)
    NM = -N
    DO 11 M=1.N
    NM=NM+N
    IL(M)=M

IC(M)=M
    ID=NM+M
   DO 2 J=M•N
N-N=N-N
    DO 2 I=M.N
    ĬĒ(ČĎAŠS(PIVU).GE.CDABS(B(II))) GO TO 2
    PIV0=8(II)
    IL(M)=I
IC(M)=J
2 CONTINUE
PERMUTATIONS LIGNES ET COLONNES
    I=JL(M)
    IF(I.LE.M) GOTO 4
    IM=M-N
    DO 3 J=1 N
IM=IM+N
     I+M-MI=UU
    X = -B(IM)
    B(IM)=8(JJ)
3 B(JJ)=X
4 J=IC(M)
```

```
IF(J.LE.M) GOTO 6
       NJ=N#J-N
       D0 5 I=1.N
       JM=NM+I
       I+UN=UU
       X=-8 (JM)
       B(UM) = B(UJ)
    5 B(JJ)=X
       MODIFICATION EN COLONNE
IF (CDABS (PIVO) . GT. EPS) GO TO 7
       DET=(0.,0.)
       KOD=1
       RETURN
       DO 8 L=1,N
       IF(L.EQ.M) GO TO 8
       LL=NM+L
       B(LL) = B(LL) /PIVO
CONTINUE
C.
           ALGORITHME DE GAUSS
       DO 9 I=1,N
       IM=NM+I
       N-I=II
       DO 9 J=1.N
       II = II + N
       IF(I.EQ.M)
                    GOTO 9
       if (J.EQ.M)
                    GOTO 9
       M+I-II=UU
      B(II)=B(II)+B(IM)*B(JJ)
CONTINUE
C
            MODIFICATION EN LIGNE
       M-M=LM
       DO 10 J=1,N
       M+UM=UM
          (J.EQ.M) GOTO 10
       B(MJ) = B(MJ)/PIVO
   10 CONTINUE
       CALCUL DU DETERMINANT
DET=DET*PIVO
C
            MODIFICATION DU PIVOT
C
       B(TD) = (1.,0.)/PIVO
    11 CONTINUE
            PERMUTATIONS SUR LA MATRICE RESULTANTE
C
       M=N
   12
       M=M-1
       IF (M.LE.O) GOTO
       I = IL(M)
       IF(I.LE.M)
                    GOTO 14
       J1=N*(M-1)
       J2=N*(I-1)
       DO 13 J=1,N
       U+IU=XU
       L+SL=YL
       X=B(JX)
       B(JX) = -B(JY)
    13 B(JY)=X
    14
       J=IC(M)
       IF (J.LE.M) GO TO 12
       J] = M-N
```

```
DO 15 I=1,N
J1=J1+N
J2=J1-M+J
X=A(J1)
B(J1)=-B(J2)
15 B(J2)=X
GOTO 12
GOTTINUE
RETURN
END
```

```
SUBROUTINE PRD(S,FP,FT,NE,ME,LE)
IMPLICIT DOUBLE COMPLEX (A-H, 0-Z)
DIMENSION S (NE, ME), FP (ME, LE), FT (NE, LE)
DATA ZEROC/ (0.D+00, 0.D+00)/
       I=1, NE
     3
DO.
     2
DO
        J=1,LE
FT(I,J)=ZEROC
        K=1,ME
FT(I \bullet J) = FT(I \bullet J) + S(I \bullet K) * FP(K \bullet J)
CONTINUE
CONTINUE
CONTINUE
RETURN
END
```

```
CALCUL DES VALEURS PROPRES D'UNE MATRICE REELLE QUELCONQUE
PAR LA METHODE DE DANILEVSKI
      VERSION DOUBLE PRECISION
      SUBROUTINE DDANILEV(A,N,TR,TI,COF,VPR,VPI,KOD,EPS)
IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,0-Z)
DIMENSION A(400),TR(20),TI(20),COF(21),VPR(20),VPI(20)
             *TABLEAU MONODIMENSIONNE DE TAILLE NON CONTENANT LA MATRICE
DONNÉE RANGEE PAR COLONNES (CE TABLEAU EST DETRUIT)
     N :ORDRE DE LA MATRICE À
TR ET TI :DEUX TABLEAUX DE TRAVAIL DE TAILLE N
COF:TABLEAU DE TAILLE N+1 CONTENANT LES COEFFICIENTS DU POLYNOME
CARACTERISTIQUE DE A (CE TABLEAU EST DETRUIT)
VPR:TABLEAU DE TAILLE N CONTENANT LES PARTIES REELLES DES VALEURS
PROPRES DE A CLASSEES PAR ORDRE CROISSANT
VPT:TABLEAU DE TAILLE N CONTENANT LES PARTIES IMAGINATRES CORRESP
     VPI:TABLEAU DE TAILLE N CONTENANT LES PARTIES IMAGINAIRES CORRESP.

KOD:CODE D'ERREUR :

KOD=0 DEROULEMENT NORMAL

KOD=1 UNE VAL.PROPRE NE PEUT ETRE OBTENUE APRES 100 ITERATIONS

ET DEUX VALEURS DE DEPART DIFFERENTES ; LE PROGRAMME

S'ARRETE (CF DPORAB)

KOD=2 N EST INFERTEUR A 2 OU SUPEDIEUR A 40
      S'ARRETE (CF DPORAB)

KOD=2 N EST INFERIEUR A 2 OU SUPERIEUR A 40

EPS:SEUIL AU DESSOUS DUQUEL UN PIVOT EST CONSIDERE COMME NUL
      CE MODULE UTILISE LE SOUS-PROGRAMME DPORAB DE LA BIB. MATHEMATIQUE
      IF ((N.LT.2) . OR. (N.GT.40)) RETURN
      N2=N
      N1=N
  1 NM1=N2-1
      DO 18 I=1,NM1
NI1=N2-I
      NI=NI1+1
NN1=NI1-1
      INN#SN=NNN
      CHOIX DU PLUS GRAND PIVOT
      IF(I.EQ.1) GO TO 23
      EMAXO=EMAX
23 IK1=0
       IK2=0
      EMAX=0.
      DO 5 K=1,NI1
N2K=N2*(K-1)
      NIK=NI+N2K
      IF (DABS (A(NIK)) . LE.EPS) GO TO 5
IF (DABS (A(NIK)) . LE.EMAX) GO TO 5
EMAX=DABS (A(NIK))
       IK1=K
       IKŽ=N2K
  5 CONTINUE
      IF(IK1.EQ.0) GO TO 6
PP=EMAX
```

```
IF(I.EQ.1) GO TO 25
    IF (EMAXO.GT.EMAX) GO TO 24
PP=EMAX0/EMAX
GO TO 25
24 PP=EMAX/EMAX0
25 IF(IK1.EQ.NI1) GO TO 26
V=DABS(A(NI+NNN))
     IF (DABS (EMAX-V).LE.EPS) GO TO 26
    DO 3 II=1,N2
IIN=II+NNN
    A(IIN) = A(IIN) + A(II+IK2)
    DO 4 JJ=1,N2
KJJ=1K1+N2*(JJ-1)
4 A(KJJ) = A(KJJ) - A(NI1+N2*(JJ-1))
26 IF(PP.GT.EPS) GO TO 11
    CAS OU TOUS LES PIVOTS POSSIBLES SONT NULS (DANS CE CAS LE POLYNOME CARACTERISTIQUE EST ÉGAL (AU SIGNE PRES) AU PRODUIT DU DETERMINANT EN HAUT ET À GAUCHE PAR LE DETERMINANT EN BAS ET À DROITE QUI À DEJA LA FORME DE FROBENIUS)
 6 IF(NN1.NE.0) GO TO 2
VPR(1)=A(1)
VPI(1)=0.
 2 N1=N11
     DO 7 J=1,N1
DO 7 K=1,N1
K1=K+N1*(J-1)
     KS=K+N2*(J-1)
  7 A(K1) = A(K2)
     IF ((N2-N1).NE.1) GU TO 8
     CAS OU LE DETERMINANT DE DROITE EST D'ORDRE 1
     VPR(N2) = A(N2*N2)
     VPI(N2)=0.
     IF (NN1.EQ. 0) GO TO 22
     NS=NI
     GO TO 1
     CAS OU LE DETERMINANT DE DROITE EST D'ORDRE PLUS GRAND QUE 1
  8 COF(1)=1.
NIN=NI+N2*(N1-1)
     IN-SN=NSN
     DO 9 K=Y N2N
 9 COF(K+1) =-A(NIN+N2*K)
CALL DPORAB(COF,NZN,TR,TI,KOD)
IF(KOD,NE.0) RETURN
     DO 10 K=1,N2N
     VPR (N1+K) = IR (K)
10 VPI(N1+K)=TI(K)
IF(NN1.EQ.0) GO TO 22
     N2=N1
     GO TO 1
     ALGORITHME DE DANILEVSKI
```

```
11 DO 21 II=1,N2
\overline{21} \overrightarrow{TR}(\overline{11}) = \overline{A}(\overline{N1} + \overline{N2} + (11-1))
   DO 12 II=1.N2
   IIN=II+NNN
12 A(IIN) = A(IIN) / TR(NII)
   DO 13 JU=1,N2
   NJJ=NI1+N2+(JJ-1)
13 - A(NJJ) = A(NJJ) *TR(NII)
   DO 15 J=1.N2
IF(J.EQ.NI1) GO TO 15
   N2J=N2*(J-1)
   DO 14 IJ=1,N2
    USM+UI=UUI
14 A(IJJ)=A(IJJ)-A(IJ+NNN)*TR(J)
15 CONTINUE
    DO 17 J=1,N2
    ĬĔ(Ĵ.EQ.ÑĬĬ) GO TO 17
    DO 16 JI=1,N2
    NJ=NII+N2*(JI-I)
16 A(NJ)=A(NJ)+A(J+N2*(JI-1))*TR(J)
17 CONTINUE
18 CONTINUE
COF(1)=1.

DO 19 J=1.N2

19 COF(J+1)=-A(1+N2*(J-1))
    CALCUL ET CLASSEMENT DES VALEURS PROPRES
   CALL DPORAB(COF,N2,VPR,VPI,KOD)
    IF (KOD.NE.O) RETURN
22 N1=N-1
    DO 20 I=1.N1
    Il=I+1
    DO 20 J=I1.N
    IF (VPR(I).LE. VPR(J)) GO TO 20
    V=VPR(I)
    VPR(I) = VPR(J)
    VPR(J) = V
    V=VPI(I)
    VPT(I)=VPI(J)
    V=(L)IqV
20 CONTINUE
    RETURN
    END
```

```
SUBROUTINE DPORAB(COF, M, X, Y, KOD)

IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)

DIMENSION X(20), Y(20), COF(21), B(41), C(0:41), S(2), P(2)

DATA C(0)/0.D+00/
       1. COF: TABLEAU DES COEFFICIENTS DU POLYNOME ORDONNES SUIVANT
LES PUISSANCES DECROISSANTES DE LA VARIABLE (DIMENSION DE
COF = M+1).
2. M: DEGRE DU POLYNOME.
       2. M: DEGRÉ DU POLYNOME.
3. X: TABLEAU DES PARTIES REELLES DES RACINES DU POLYNOME.
4. Y: TABLEAU DES PARTIES IMAGINAIRES CORRESPONDANTES.
            KOD: CODE D'ERREUR

KOD = 0 SOLUTION NORMALE DU PROBLEME.

KOD = 1 UNE RACINE NE PEUT ETRE OBTENUE APRES 100 ITERATIONS

ET 2 VALEURS DE DEPART DIFFERENTES DE SO ET PO; LE

PROGRAMME S'ARRETE.

KOD = 2 LE DEGRE DU POLYNOME EST INFERIEUR A LA VALEUR M.

KOD = 3 LE DEGRE DU POLYNOME EST SUPERIEUR A 40.
       N=M+1
                       310
       KOD=0
       K0=0
                        320
                                           ENVOI AU CODE 3
        IF(M-40)110,110,120
120 KOD=3
       GOTO 16
                                           ENVOI AU CODE 2
110 IF (DABS (COF (1))-1.E-6) 101,101,100
101 \text{ KOD=2}
       DO 102 L=1,M
COF(L)=COF(L+1)
102 CONTINUE
       N=M
        M=M-1
        GOTO 110
                                           RECHERCHE DE S ET P
       C(1) = COF(1) \sim
        B(\tilde{1}) = COF(\tilde{1})
        S(1) = 0 -
        P(1) = 0 -
       MUR=1 -
111=0
    112=0
1 8(2)=COF(2)+S(1)*8(1)*
        C(2)=8(2)+S(1)*C(1)
        DO 5 L=3,N
        B(L)=COF(L)+S(1)*B(L-1)-P(1)*B(L-2)
IF(L-N)2,5,5 _
      IF (L-N+1) 3, 4, 5
                                                                                 L (N.1)
    3 C(L)=B(L)+S(1)*C(L-1)-P(1)*C(L-2)
        GOTO 5
       C(L) = S(1) * C(L-1) - P(1) * C(L-2)
       CONTINUE SN=B(N)*C(N-3)-B(N-1)*C(N-2)
PN=B(N)*C(N-2)-B(N-1)*C(N-1)
DLAP=C(N-2)*C(N-2)-C(N-1)*C(N-3)
        IF (DLAP.EQ.O.) GO TO
```

```
S(2)=S(1)+SN/DLAP
     P(2) = P(1) + PN/DLAP
     PRE=DABS(S(2)-S(1))+DABS(P(2)-P(1))
     PRE=PRE/(DABS(S(2))+DABS(P(2)))
IF(PRE-1,E-3)8,6,6
     I11=I11+1
     IF(F11-100)111,7,7
     S(1) = S(2)
     P(1) = P(2)
 > (DP(1)=1
     S(1) = 0
     K0=K0+1
                           ENVOI AU CODE 1
     IF(KO-1) 1,1,19
     I12=I12+1
     IF(I12-10)111,9,9
                           CALCUL DES RACINES
     DELTA=S(2)**2-4.*P(2)
     IF (DABS (DELTA) -1.E-8) 11.11,1253
1253
     IF (DELTA) 10,11,12
     X(MUR)=S(2)/2
     X(MUR+1)=S(2)/2.
     Y(MUR)=DSQRT(-DELTA)/2.
     Y(MUR+1)=-Y(MUR)
     GOTO 20
     X(MUR)=S(2)/2,
X(MUR+1)=S(2)/2,
     GOTO 13
  12 X (MUR) = (S(2) + DSQRT (DELTA))/2.
     X(MUR+1)=(S(2)-DSQRT(DELTA))/2.
     Y(MUR)=0
     Y(MUR+1)=0
  20 MUR=MUR+2
     N=N-2
                           NOUVEAUX COEFFICIENTS
     IF(N-1)16,16,14
     IF (N-2) 16, 15, 17
     X(MUR) = -B(2)/COF(1)
     Y(MUR)=0
     RETURN
  16
     DO 18 L=2*N
  COF(L)=B(L)
18 CONTINUE
     K0=0
     I11=0
     I12=0
     S(1) = S(2)
     P(1) = P(2)
     GOTO 1
  19 \text{ KOD}=1
     G0T016
     END
```

```
IMPLICIT DOUBLE COMPLEX (F,G,X)

IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-E,H,O-W,Y,Z)

DIMENSION A (18,18),TR (18),TI (18),COF (19),VPR (18),VPI (18),

1IPER (36),VD (36),VTRAV (36),SAUV (18,18),VEP (18,36),B (36,36),

2F (18,18),FA (18,18),FB (18,18),IL (18),IC (18),FP (18,1),X (18,1)

3,XX (18,18)

DOUBLE COMPLEX IT DET
      DOUBLE COMPLEX JI.DET
DOUBLE PRECISION GV11.GV21.GV01.GU11.GV31.GU21.GV41.GV12.GU31
COMMON PR.PI.Z.V11.V21.V01.U11.V31.U21.V41.V12.U31.VA.VB.VC.UA.
                                                                    / / /
     TUR, VE, VF, UC
                                                             1
      ICO=0
      JI = (0.D+00.1.D+00)
      PR=3.D-02
      PI=3.1415926529
      PA=PI/PR/2.
      Z=120.*PI
      V11=1.8412
V21=3.05424
V01=3.8317059702
      U11=3.8317059702
      V31=4.20119
U21=5.13562
V41=5.31755
V12=5.33144
      U31=6.38106
       VA=V11*V11
       VB=V21*V21
       VC=V01*V01
      UA=U11*U11
UB=U21*U21
       VE=V41*V41
       VF=V12*V12
       UC=U31*U31
       Y0=4.06
       YD=0.02
       EPS=0.D+00
       PREC=1.0-04
      N=18
DO 1 K=1:1
       YA=Y0+YD*K
       WRITE (108,4) YA
      FORMAT(1H1,42X, FREQUENCE YA=+, F4.2/42X, 18(1-1))
      CALL CALC (A, YA, N)
DO 2 I=1, N
DO 3 J=1, N
SAUV (I, J) = A (I, J)
CONTINUE
CONTINUE
   CALL DDANILEV(A,N,TR,TI,COF,VPR,VPI,KOD,EPS)
IF(KOD,NE.0) WRITE(108,6) KOD
6 FORMAT(1H, 'KOD=',13)
      WRITE(108,8)
FORMAT(////,10X,*VPR*,13X,*VPI*,//)
WRITE(108,10)(VPR(I),VPI(I),I=1,N)
 10 FORMAT(1H ,2017.8)
       DO 20 I=1,N
       Ĭř(VPI(I).NE.O.D+00) GO TO 40
500 CONTINUE
```

```
DO 14 II=1,N
    DO 14 J=1,N
    A(II,J)=SAUV(II,J)
    CALL ITDIR (A, N, IPER, VD, VTRAV, VPR(I), PREC, NIT, ICO)
IF (ICO. EQ. 3) GO TO 500
IF (ICO. NE. 0) STOP 3
    WRITE(108,7)
    FORMAT (//, 10X, 'VPR',//)
    WRITE (108,9) (VPR(I))
    FORMAT(1H + 017.8)
    DO 13 J=1,N
    VEP(I,J)=VD(J)
 13 CONTINUE
    WRITE(108,11)
 11 FORMAT (//,45x, VECTEURS PROPRES +,///)
    WRITE (108,12) (VEP (I,J),J=1,N)
 12 FORMAT(1H ,8D15.6)
    GO TO 20
 40 NN=2*N
    NITER=0
    RLAMB=0.D+00
300
    CONTINUE
    NITER=NITER+1
    IF (NITER.GT.10) WRITE (108,200) YA; GO TO 1
    DO 50 II=1.N
    L=2#II
    LL=L-1
    D0.60 J=1.N
    U#2#U
    B(LL,JJ)=-SAUV(II,J)
    B(L,JJ) = 0.D + 00
     JJ=JJ-1
    B(L,JJ)=SAUV(II,J)
    B(LL.JJ)=0.D+00
    CONTINUE
    CONTINUE
    DO 70 II=1,NN
B(II,II)=VPI(I)
 70
    CONTINUE
         TITDIR (B. NN. IPER, VD. VTRAV, RLAMB, PREC, NIT, ICO)
    IF(ICO.EG.1) RLAMB=1.D-10;GO TO 300
                    STOP 2
     IF(ÎCO.EQ.2)
                    GO TO 300
       (ICO.EQ.3)
    DO 80 J=1.NN
     VEP(I,J) = VD(J)
 80 CONTINUE
    WRITE (108,90)
    FORMAT (//, 45x, VECTEURS PROPRES 1, ///)
    WRITE(108,100)(VEP(I,J),J=1,NN)
100 FORMAT(1H ,8D15.6)
    CONTINUE
 20
    DO 110 I=1.N
DO 110 J=1.N
    F(I,J) = (0.D+00.0.D+00)
110
     DO 120 I=1.N
     IF(VPI(I).EQ.U.D+U0) GO TO 140
     DO 130 J=1.N
     Li = 2*J-1
```

```
L=2*J
     F(I,J) = VEP(I,LL) + JI + VEP(I,L)
    CONTINUE
GO TO 120 -
DO 150 J=1,N
F(I,J)=VEP(I,J)+JI*0.D+00
130
140
150
120
     CONTINUE
     WRITE(108,240)
     FORMAT(//, 15X, 'F(I,2)',//)
     WRITE (108,250) (F(I,2), I=1,N)
250 FORMAT(1H +2D15.6)
     Y=YA#YA
     GV11=Y-VA
     GVA=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV11)),0.D+00)
     IF(GV11.LT.0.D+00) GVA=-JI*GVA
     GV21=Y-VB
     GVB=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV21)),0.D+00)
     IF(GV21.LT.0.D+00) GVB=-JI*GVB
     GV01=Y-VC
     GVC=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV01)),0.D+00)
     IF(GV01.LT.0.D+00) GVC=-JI*GVC
     GU11=Y-UA
     GUA=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU11)),0.D+00)
     IF(GU11.LT.0.D+00) GUA=-JI*GUA
     GV31=Y-V31*V31
     GVD=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV31)),0.D+00)
     IF(GV31.LT.0.D+00) GVD=-JI*GVD
     GU21=Y-UB
     GUB = D CMPL X ( DSQRT ( DABS (GU21) ) , 0. D+00)
     IF (GU21.LT.0.D+00) GUB=-JI*GUB
     GV41=Y-VE
     GVE=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV41)),0.D+00)
     IF (GV41.LT.0.D+00) GVE=-JI*GVE
     GV12=Y-VF
     GVF=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV12)),0.D+00)
     IF(GV12.LT.0.D+00) GVF=-JI*GVF
     GU31=Y-UC
     GUC=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU31)),0.0+00)
     IF(GU31.LT.0.D+00) GUC=-JI*GUC
WRITE(108,310)
310 FORMAT(//,18x, FC',//)
     DO 160 I = 1.8
     ĬF(VPĬ(Ĭ).LT.0.D+00) GO TO 260
FC=CDEXP(JI*(VPR(I)+JI*VPI(I))*PA)
     IF (DABS (DREAL (FC)).LT.1.D-70) FC=(0.D+00,0.D+00)
     FA(1,1)=F(1,2)-Z*YA/GVA*F(1,1)
     FA(2,1) = (F(1,2) + Z*YA/GVA*F(1,1))*FC
     FA(3,1)=F(1,4)-Z*YA/GVB*F(1,3)

FA(4,1)=(F(1,4)+Z*YA/GVB*F(1,3))*FC
     FA(5,I)=F(I,6)-Z*YA/GVC*F(I,5)

FA(6,I)=(F(I,6)+Z*YA/GVC*F(I,5))*FC
     FA(7,I) = F(I,8) + Z*GUA/YA*F(I,7)
     FA(8,\bar{1}) = (F(1,8) - Z*GUA/YA*F(1,7))*FC
     FA(9, 1) = F(1, 10) - Z*YA/GVD*F(1, 9)
     FA(10,I) = (F(I,10) + Z*YA/GVD*F(I,10)) *FC
     FA(11,1)=F(I,12)+Z*GUB/YA*F(I,11)
     FA(12,1) = (F(1,12) - 2*GUB/YA*F(1,11))*FC
     FA(13,I)=F(I,14)-Z*YA/GVE*F(I,13)
```

```
FA(14 \cdot I) = (F(I \cdot 14) + \angle *YA/GVE*F(I \cdot 13))*FC

FA(15 \cdot I) = F(I \cdot 16) - \angle *YA/GVF*F(I \cdot 15)
     FA(16,1) = (F(1,16) + Z*YA/GVF*F(1,15))*FC
     FA(17,1)=F(1,18)+Z#GUC/YA*F(1,17)
     FA(18,1) = (F(1,18) - Z*GUC/YA*F(1,17))*FC
     GO TO
            330
260 FC=CDEXP(JI*(VPR(I)-JI*VPI(I))*PA)
      F(DABS(DREAL(FC)).LT.1.D-70) FC=(0.D+00,0.D+00)
     FA(1,1)=(F(1,2)-Z*YA/GVA*F(1,1))*FC
     FA(2,1)=F(1,2)+Z#YA/GVA*F(1,1)
     FA(3,I) = (F(I,4) - Z*YA/GVB*F(I,3))*FC
     FA(4,I)=F(I,4)+Z*YA/GVB*F(I,3)
     FA(5,I) = (F(I,6) - Z*YA/GVC*F(I,5))*FC
     FA(6,I) = F(I,6) + Z*YA/GVC*F(I,5)
     FA(7,I) = (F(I,8) + Z*GUA/YA*F(I,7))*FC

FA(8,I) = F(I,8) - Z*GUA/YA*F(I,7)
     FA(9,I) = (F(I,10)-Z*YA/GVD*F(I,9))*FC

FA(10,I)=F(I,10)+Z*YA/GVD*F(I,10)
     FA(11,1)=(F(I,12)+Z*GUR/YA*F(I,11))*FC
FA(12,I)=F(I,12)-Z*GUR/YA*F(I,11)
FA(13,I)=(F(I,14)-Z*YA/GVE*F(I,13))*FC
FA(14,I)=F(I,14)+Z*YA/GVE*F(I,13)
     FA(\bar{1}5,\bar{1}) = (F(\bar{1},16) - Z*YA/GVF*F(\bar{1},15))*FC
     FA(16,1)=F(1,16)+Z*YA/GVF*F(1,15)
     FA(17,1) = (F(1,18) + Z*GUC/YA*F(1,17))*FC
     FA(18,I)=F(I,18)-Z*GUC/YA*F(I,17)
330
     CONTINUE
     WRITE (108,320)FC
FORMAT (1H, 2017.8)
320
     CONTINUE
160
     WRITE(108,340)
     FORMAT (//,45X, MATRICE FA(I,J) 1,//)
340
     DO 350 I=1,N
     WRITE(108,360)(FA(I,J),J=1,N)
     FORMAT(/,1H0,8D15.6,/(1H ,8D15.6))
360
350
     CONTINUE
     EPSP=1.D-15
     CALL DMRINV (FA, FB, N, KOD, DET, EPSP, IL, IC)
     IF (KOD.NE.O) WRITE (108,170) KOD
170 FORMAT (1H , !KOD= 1,13)
     WRITE(108,370)
     FORMAT(//,40x, MATRICE INVERSE FB(I,J) ,//)
370
     DO 380 I=1,N
WRITE(108,390)(FB(I,J),J=1,N)
     FORMAT (/, 1H0, 8D15.6, /(1H , 8D15.6))
CONTINUE
390
380
     CALL PRD (FB, FA, XX, N, N, N)
     WRITE (108,600)
     FORMAT(//,50X, MATRICE UNITAIRE 1,//)
600
     DO 700 I=1,N
     WRITE(108,800) (XX(I.J), J=1.N)
     FORMAT(/,1H0,8D15.6,/(1H ,8D15.6))
800
700
     CONTINUE
     DO 210 I=1.N
     FP(\bar{1},1)=(0.D+00.0.D+00)
210
     FP(\bar{1},\bar{1})=2.D+0.0+JI*0.D+0.0
      CALL PRD (FB, FP, X, N, N, 1)
     WRITE (108,220)
```

```
220 FORMAT(//,50X, SOLUTION X',//)
     WRITE(108,230)(X(I,1),I=1,N)
230 FORMAT (1H 2017.8)
     FBA=(0.D+00,0.D+00)
     FBB = (0.D + 00.0.D + 00)
     DO 180 I=1,N
IF(VPI(I).LT.0.D+00) GO TO 270
FC=CDEXP(JI*(VPR(I)+JI*VPI(I))*PA)
     FBS=F(I,2)*X(I,1)*FC
FBE=F(I,2)*X(I,1)
GO TO 280
270 FC=CDEXP(JI*(VPR(I)-JI*VPI(I))*PA)
FBS=F(I,2)*X(I,1)
      FBE=F(1,2) *X(1,1) *FC
280 FBA=FBA+FBS
                                                              ŧ.
      FBB=FBB+FBE
180 CONTINUE
      BS=CDABS (FBA)
     FRC=FBB-1.D+00
BE=CDABS(FBC)
      ES=BS*BS
      EE=BE*BE
     PH=DATAN (DIMAG (FBA) /DREAL (FBA))
      WRITE(108,190)
190 FORMAT (//,10x, 'YA', 14x, 'VPR', 14x, 'BS', 16x, 'ES', 16x, 'BE', 16x, 'PH', //)
WRITE (108, 200) (YA, VPR (18), BS, ES, BE, EE, PH)
200 FORMAT (1H ,7017.8)
     CONTINUE
      END
```

```
SUBROUTINE CALC(A,YA,N)
  IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)
  DIMENSION A (N.N.)
  COMMON PR,PI,Z,V11,V21,V01,U11,V31,U21,V41,V12,U31,VA,VB,VC,UA,
 1UB, VE, VF, UC
  DATA ZERO/O.D+00/
  DO 2 I=1,N
DO 1 J=1,N
  A(I,J)=ZERO
 CONTINUE
2 CONTINUE
  VD=V31*V31
  Y=YA*YA
  A(1,2) = (Y-VA)/(Z*YA)
  A(1,4)=PR*V21*(2.*Y*(VA+VB-VA*VB)-VA*VB*(4.-VA-VB))/
 1(7*YA*V11*(VB-VA)**2.*DSQRT((VA-1.)*(VB-4.)))
  A(1.6)=PR*DSQRT(2.)*V11*VC*(VC+VA-2.*Y)/
 1 (Z#YA*(VC-VA) **2.*USORT(VA-1.))
  A(1,12)=PR*YA*U21/(Z*V11*(UB-VA)*DSQRT(VA-1.))
  A(2,1)=Z*YA
  A(2.3)=Z*PR*2.*V21*YA*(VA+VB-VA*VB)/
 1(V11*(VB-VA)**2.*DSQRT((VA-1.)*(VB-4.)))
  A(2,5)=-Z*PR*2.*DSQRT(2.)*YA*V11*VC/((VC-VA)**2.*DSQRT(VA-1.))
  A(2,11) = -Z**2.*A(1,12)
  A (3,2)=VAZVB#A(1,4)
  A(3,4) = (Y-VB)/(Z^{+}YA)
  A(3,8)=-PR*2.*YA*U11/(Z*V21*(VB-UA)*DSQRT(VB-4.))
  A(3,10)=PR*V31*(2,*Y*(3,*VD+3,*VB-VD*VB)-VD*VB*(12,-VD-VB))/
 1(Z*V21*YA*(VB-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VB-4.)))
A(3.16)=PR*V12*(2.*Y*(VF+VB-VF*VB)-VF*VB*(4.-VF-VB))/
 1(Z*V21*YA*(VB-VF)**2.*DSQRT((VF-1.)*(VB-4.)))
A(3.18)=-PR*2.*YA*U31/(Z*V21*(VB-UC)*DSQRT(VB-4.))
  A(4,1) = VA/VB*A(2,3)
  A(4,3) = A(2,1)
  A(4,7) = -Z^{**}2.*A(3,8)
  Ä(4,9)=Z#PR#2.*v31*YA*(3.*VD+3.*VB-VD*VB)/
 1(V21*(VB-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VB-4.)))
  A (4,15) = Z*PR*2. *V12*YA* (VF+VB-VF*VB)/
 1(V21*(VB-VF)**2.*DSQRT((VB-4.)*(VF-1.)))
  A(4.17) = -2**2.*A(3.18)
  A(5,2)=VA/VC*A(1,6)
  A(5,6) = (Y-VC)/(Z*YA)
 A(5,16)=PR*DSQRT(2.)*V12*VF*(VC+VF-2.*Y)/
1(Z*YA*(VC-VF)**2.*DSQRT(VF-1.))
  A(6,1)=VA/VC*A(2,5)
  A(6,5)=A(2,1)
A(6,15)=-Z*PR*2.*DSQRT(2.)*YA*VF*V12/((VC-VF)**2.*DSQRT(VF-1.))
A(7,4)=-VB/UA*A(3,8)
  A(7.8) = -YA/Z
  A(7.12)=PR*YA*U21*(UB+UA)/(Z*U11*(UB-UA)**2.)
  A(8,3) = VB/UA*A(4,7)
  A(8,7)=-Z*(Y-UA)/YA
  A(8,11)=Z*PR*U21*(Y*(UB+UA)-2.*UA*UB)/(U11*YA*(UB-UA)**2.)
  A(9,4) = VB/VD*A(3,10)
  A(9,10) = (Y-VD)/(Z*YA)
  A(9,12)=PR*3.*YA*U21/(Z*V31*(UB-VD)*DSQRT(VD-9.))
  A(9,14)=PR*V41*(2.*Y*(6.*VD+6.*VE-VD*VE)-VD*VE*(24.-VE-VD))/
 1(7*v31*YA*(VE-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VE-16.)))
```

```
A(10,3) = VB/VD*A(4,9)
 A(10,9) = A(2,1)
A(10,11)=-Z**2.*A(9,12)
A(10,13)=Z*PR*2.*V41*YA*(6.*VD+6.*VE-VD*VE)/
1(V3)*(VE-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VE-16.)))
 A(11,2) = -VA/UB*A(1,12)
 A(11,8)=UA/UB*A(7,12)
 A(11,10) = -VD/UB*A(9,12)
 A(11,12)=A(7,8)
 A(\bar{1}\bar{1},\bar{1}\bar{6}) = -PR*YA*V12/(Z*U21*(UB-VF)*DSQRT(VF-1.))
 A(11,18)=PR*YA*U31*(UB+UC)/(Z*U21*(UB-UC)**2.)
 A(12,1) = -VA/UB*A(2,11)
 A(12,7) = UA/UB*A(8,11)
 A(12,9) = -VD/UB*A(10,11)
 A(12,11)=-Z*(Y-UB)/YA
 A(12,15)=-Z**2.*A(11,16)
A(12,17)=Z*PR*U31*(Y*(UB+UC)-2.*UB*UC)/(U21*YA*(UB-UC)**2.)
 A(13,10)=VD/VE*A(9,14)
 A(13,14)=(Y-VE)/(Z^{4}YA)
 A(13,18)=-PR#4.*YA*U31/(Z*V41*(VE-UC)*DSQRT(VE-16.))
 A (14,9) = VD/VE*A (10,13)
 A(14,13)=A(2,1)

A(14,17)=-Z^{**}2.*A(13,18)
 A(15,4) = VB/VF*A(3,16)
 A(15,6)=VC/VF*A(5,16)
 A(15,12) = -UB/VF*A(11,16)
 A(\overline{15} \cdot \overline{16}) = (Y - VF) / (Z + YA)
 A(16,3)=VB/VF*A(4,15)
 A(16,5) = VC/VF*A(6,15)
 A(16,11) = -UB/VF*A(12,15)
 A(16,15)=A(2,1)

A(17,4)=-VB/UC*A(3,18)
 A(17,12)=UB/UC#A(11,18)
 A(17,14) = -VE/UC*A(13,18)
 A(17,18) = A(7,8)
 A(18,3) = -VB/UC*A(4,17)
 A(18,11)=UB/UC#A(12,17)
 A(18,13) = -VE/UC*A(14,17)
 A (18, 17)=-Z*(Y-UC)/YA
 RETURN
 END
```

```
IMPLICIT DOUBLE COMPLEX (F,G,X)
IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-E,H,0-W,Y,Z)
DIMENSION A(20,20),SAUV(20,20),FA(20,20),FB(20,20),VEP(20,20)
1,TAB(10),INDIC(10),X(20)
COMMON PR,PI,Z,VII,U01,V21,U11,V31,U21,V41,V12,U02,U31,VA,UF,VB,
      1UA, UB, VE, VF, UD, UC
       PR=3.D-2
       PI=3.1415926529
       Z=120.*PI
V11=1.84118
U01=2.4048255577
       V21=3.05424
      V21=3.05424
U11=3.8317059702
V31=4.20119
U21=5.13562
V41=5.31755
V12=5.33144
U02=5.5200781103
U31=6.38016
V51=6.41562
       V51=6.41562
VA=V11*V11
UF=U01*U01
       VB=V21*V21
       UA=U11*U11
       UB=U21*U21
       VE=V41*V41
       VF=V12*V12
       UD=U02*U02
       UC=U31*U31
       TAB(1)=U01
TAB(2)=V21
       TAB (3) =U11
TAB (4) =V31
TAB (5) =U21
       TAB(6) = V41
       TAB (7)=V12
       TAB(8)=U02
       TAB (9)=U31
       TAB(10)=V51
       INDIC(1)=2
INDIC(2)=4
INDIC(3)=6
INDIC(4)=8
INDIC(5)=10
INDIC(6)=12
INDIC(8)=16
       INDIC(8) ±16
INDIC(9) =18
INDIC(10) =20
       N=50
       Y0 = 1.84
     YD=0.02
WRITE(108,4)
FORMAT(1H1,44X,*POLARISATION*,1X,*PARALLELE*/44X,25(*-*),//)
190 FORMAT (//,10X,'YA',14X,'VPR',14X,'BS',16X,'ES',16X,'BE',16X,
1'EE',16X,'PH',//)
DO 1 K=1,300
       YA=Y0+YD*K
       IC0=0
       D0 2 I=1.9
       IF (YA.LT.TAB(I)) GO TO 3
      CONTINUE
      NOUV=INDIC(I)
       CALL PRINC(A, YA, SAUV, VEP, FA, FB, X, NOUV, N)
      CONTINUE
       STOP
       END
```

```
SUBROUTINE PRINC(A, YA, SAUV, VEP, FA, FB, X, NOUV, N)
      IMPLICIT DOUBLE COMPLEX (F.G.X)
    IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-E,H.O-W.Y.Z)
  DIMENSION A(N.N),FA(NOUV,NOUV),FB(NOUV,NOUV),X(NOUV)
1,VEP(NOUV,NOUV)
  DIMENSION TR(20),TI(20),COF(21),VPR(20),VPI(20),IPER(20),VD(20),
1VTRAV(20),IL(20),IC(20),FP(20),V(20),VP(20)
      DOUBLE COMPLEX JI,DET
DOUBLE PRECISION GV11,GU01,GV21.GU11,GV31,GU21,GV41,GV12,GU02,GU31
COMMON PR,PI,Z,V11,U01,V21,U11,V31,U21,V41,V12,U02,U31,VA,UF,VB,
     1UA,UB, VE, VF, UD, UC
      JI = (0.D+00.1.D+00)
      EPS=0.D+00
      PREC=1.D-06
PA=PI/PR/2.
Y=YA*YA
      CALL CALC(A, YA)
CALL DDANILEV(A, N, TR, TI, COF, VPR, VPI, KOD, EPS)
      CALL DDANILEV (A.N.) IKT (108.6) KOD IF (KOD.NE.0.) WRITE(108.6) KOD
   6 FORMAT(1H , *KOD=*, I3)
      DO 17 I=1.N
       V(I)=VPR(Í)
 17 CONTINUE M=NOUV/2
      DO 14 I=1,M
       VP(\tilde{I})=V(I)
      MM=NOUV+1-I
       MN=N+1-1
       VP(MM) = V(MN)
  14 CONTINUE
      DO 18 I=1, NOUV
VPR(I)=VP(I)
  18 CONTINUE
       DO 20 I=1,NOUV
500 CONTINUE
CALL CALC(A,YA)

CALL STOCK(A,SAUV,NOUV)

CALL ITDIR (SAUV,NOUV, IPER,VD,VTRAV,VPR(I),PREC,NIT,ICO)

IF (ICO.EQ.3) GO TO 500

IF (ICO.NE.0) WRITE (108,201) YA; RETURN

201 FORMAT (1H, 17X,D17.8)
       DO 13 J=1,NOUV
       VEP (I,J)=VD(J)
      CONTINUE
       GV11=Y-VA
       GVA=DCMPLX (DSQRT (DABS (GV11)), 0.D+00)
       IF(GV11.LT.0.D+00) GVA=-JI*GVA
       GU01=Y-UF
       GUF=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU01)),0.D+00)
       IF(GU01.LT.0.D+00) GUF=-JI*GUF
       GV21=Y-VB
       GVB=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV21)),0.D+00)
       IF(GV21.LT.0.D+00) GVB=-JI*GVB
       GU11=Y-UA
       GUA=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU11)),0.D+00)
IF(GU11.LT.0.D+00) GUA=-JI*GUA
GV31=Y-V31*V31
```

```
GVD=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV31)),0.D+00)
IF (GV31.LT.0.D+00) GVD=-JI*GVD
GU21=Y-UB
GUB=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU21)),0.D+00)
IF(GU21.LT.0.D+00) GUB=-JI*GUB
GV41=Y-VE
GVE=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV41)),0.D+00)
IF (GV41.LT.0.D+00) GVE=-JI*GVE
GV12=Y-VF
GVF=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV12)),0.D+00)
IF(GV12.LT.0.D+00) GVF=-JI*GVF
GU02=Y-UD
GUD=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU02)),0.D+00)
IF(GU02.LT.0.D+00) GUD=-JI*GUD
GU31=Y-UC
GUC=DCMPLX(USQRT(DABS(GU31)),0.D+00)
IF(GU31.LT.0.D+00) GUC=-JI*GUC
DO 30 I=1, NOUV
FC=CDEXP(JI*(VPR(I)*PA))
IF(NOUV.NE.2) GO TO 40
FA(1,I)=VEP(I,2)-Z*YA/GVA*VEP(I,1)
FA(2,I)=(VEP(I,2)+Z*YA/GVA*VEP(I,1))*FC
GO TO 30
IF (NOUV.NE.4) GO TO 50
FA(1.1) = VEP(1.2) - Z*YA/GVA*VEP(1.1)
FA(2,1)=(VEP(1,2)+Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
 A(3, I) = VEP(I, 4) + Z*GUF/YA*VEP(I, 3)
FA(4,I) = (\overline{VEP}(I,4) - Z*GUF/YA*\overline{VEP}(I,3))*FC
   TO 30
GO
IF (NOUV.NE.6) GO TO 60
FA(1,I)=VEP(I,2)-Z*YA/GVA*VEP(I,1)
FA(2,1) = (VEP(1,2) + Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
FA(3,1)=VEP(1,4)+Z*GUF/YA*VEP(1,3)
FA(4,I)=(VEP(I,4)-Z*GUF/YA*VEP(I,3))*FC
FA(5,1)=VEP(1,6)-Z*YA/GVB*VEP(1,5)
FA(6, I) = (VEP(I,6) +Z*YA/GVB*VEP(I,5))*FC
GO TO 30
IF (NOUV.NE.8) GO TO 70
FA(1,I) = VEP(I,2) - Z*YA/GVA*VEP(I,1)
 A(2,1)=(VEP(1,2)+Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
FA(3,I)=VEP(I,4)+Z*GUF/YA*VEP(I,3)
FA(4,I) = (VEP(I,4) - Z*GUF/YA*VEP(I,3))*FC
FA(5.1)=VEP(I.6)-Z*YA/GV8*VEP(I.5)
FA(6,I) = (VEP(I,6) + Z*YA/GVB*VEP(I,5))*FC
FA(7,1)=VEP(I,8)+Z*GUA/YA*VEP(I,7)
FA(8,I) = (VEP(I,8) - Z*GUA/YA*VEP(I,7))*FC
GO TO 30
IF (NOUV.NE.10) GO TO 80
FA(1,1)=VEP(I,2)-Z*YA/GVA*VEP(I,1)
FA(2.1) = (VEP(1.2) + Z*YA/GVA*VEP(1.1))*FC
FA(3.1) = VEP(1.4) + Z*GUF/YA*VEP(1.3)
FA(4,I) = (VEP(I,4) - Z*GUF/YA*VEP(I,3))*FC
FA(5,\overline{1}) = VEP(I,6) - Z*YA/GVB*VEP(I,5)
FA(6,I) = (VEP(I,6) + Z*YA/GVB*VEP(I,5))*FC
FA(7,I) = VEP(I,8) + Z*GUA/YA*VEP(I,7)
FA(8,1) = (VEP(1,8) - Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
FA(9,I) = VEP(I,10) - Z*YA/GVD*VEP(I,9)
FA(10, I) = (VEP(I, 10) + Z*YA/GVD*VEP(I,9)) *FC
```

```
TO 30
                                   GO TO 90
 80
      IF (NOUV.NE.12)
          (1, I) = VEP(I, 2) - Z*YA/GVA*VEP(I, 1)
(2, I) = (VEP(I, 2) + Z*YA/GVA*VEP(I, 1))*FC
      FA(3,1)=VEP(1,4)+Z*GUF/YA*VEP(1,3)
FA(4,1)=(VEP(1,4)-Z*GUF/YA*VEP(1,3))*FC
      FA(5,1)=VEP(1,6)-Z*YA/GVB*VEP(1,5)
FA(6,1)=(VEP(1,6)+Z*YA/GVB*VEP(1,5))*FC
      FA(7, I) = VEP(I, 8) + Z*GUA/YA*VEP(I, 7)
FA(8, I) = (VEP(I, 8) - Z*GUA/YA*VEP(I, 7))*FC
FA(9, I) = VEP(I, 10) - Z*YA/GVD*VEP(I, 9)
          (10,1)=(VEP(I,10)+Z*YA/GVD*VEP(I,9))*FC
      FA(11,1)=VEP(1,12)+Z*GUB/YA*VEP(1,11)
FA(12,1)=(VEP(1,12)-Z*GUB/YA*VEP(1,11))*FC
                  30
       GO
           TO
       IF (NOUV.NE.14) GO TO 100
 90
           (1, I) = VEP(I, 2) - Z*YA/GVA*VEP(I, 1)
       FA(2,1) = (VEP(1,2) +Z*YA/GVA*VEP(1,1)) *FC
       FA(3,1)=VEP(1,4)+Z*GUF/YA*VEP(1,3)
         A(4,1) = (VEP(1,4) -Z*GUF/YA*VEP(1,3))*FC
       FA(5,1)=VEP(1,6)-Z*YA/GVB*VEP(1,5)
FA(6,1)=(VEP(1,6)+Z*YA/GVB*VEP(1,5))*FC
         A(7,1)=VEP(1,8)+Z*GUA/YA*VEP(1,7)
       FA(8,I)=(VEP(I,8)-Z*GUA/YA*VEP(I,7))*FC
FA(9,I)=VEP(I,10)-Z*YA/GVD*VEP(I,9)
FA(10,I)=(VEP(I,10)+Z*YA/GVD*VEP(I,9))*FC
       FA(11,1)=VEP(I,12)+Z*GUB/YA*VEP(I,11)

FA(12,I)=(VEP(I,12)-Z*GUB/YA*VEP(I,11))*FC

FA(13,I)=(VEP(I,14)-Z*YA/GVE*VEP(I,13))

FA(14,I)=(VEP(I,14)+Z*YA/GVE*VEP(I,13))*FC
             TO 30
       G0
       IF(NOUV.NE.16) GO TO 110

FA(1,I)=VEP(I,2)-Z*YA/GVA*VEP(I,1)

FA(2,I)=(VEP(I,2)+Z*YA/GVA*VEP(I,1))*FC

FA(3,I)=VEP(I,4)+Z*GUF/YA*VEP(I,3)

FA(4,I)=(VEP(I,4)-Z*GUF/YA*VEP(I,3))*FC
100
         A(5, I) = VEP(I, 6) - Z*YA/GVB*VEP(I, 5)
A(6, I) = (VEP(I, 6) + Z*YA/GVB*VEP(I, 5))*FC
       FA(7,1)=VEP(1,8)+Z*GUA/YA*VEP(1,7)
       FA(8,1)=(VEP(1,8)-Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
FA(9,1)=VEP(1,10)-Z*YA/GVD*VEP(1,9)
FA(10,1)=(VEP(1,10)+Z*YA/GVD*VEP(1,9))*FC
       FA(11,1)=VEP(I,12)+Z*GUB/YA*VEP(I,11)
FA(12,1)=(VEP(I,12)-Z*GUB/YA*VEP(I,11))*FC
         A(13,1)=VEP(I,14)-Z*YA/GVE*VEP(I,13)
       FA(13,1) = VEP(1,14) - Z*YA/GVE*VEP(1,13)

FA(14,1) = (VEP(1,14) + Z*YA/GVE*VEP(1,13))*FC
       FA(15,1)=VEP(1,16)-Z*YA/GVF*VEP(1,15)
FA(16,1)=(VEP(1,16)+Z*YA/GVF*VEP(1,15))*FC
        GO
             TO
                   30
       IF(NOUV.NE.18) GO TO 120
FA(1,I)=VEP(I,2)-Z*YA/GVA*VEP(I,1)
FA(2,I)=(VEP(I,2)+Z*YA/GVA*VEP(I,1))*FC
110
        FA(3,1)=VEP(1,4)+Z*GUF/YA*VEP(1,3)
FA(4,1)=(VEP(1,4)-Z*GUF/YA*VEP(1,3))*FC
FA(5,1)=VEP(1,6)-Z*YA/GVB*VEP(1,5)
        FA(6,1)=(VEP(1,6)+Z*YA/GVB*VEP(1,5))*FC
        FA(7.1) = VEP(1.8) + Z*GUA/YA*VEP(1.7)
        FA(8,1)=(VEP(1,8)-Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
```

```
FA(9,I)=VEP(I,10)-Z*YA/GVD*VEP(I,9)
    FA(10,I) = (VEP(I,10) + Z*YA/GVD*VEP(I,9))*FC
    FA(11,I)=VEP(I,12)+Z*GUB/YA*VEP(I,11)
    FA(12,1)=(VEP(1,12)-Z*GUB/YA*VEP(1,11))*FC
FA(13,1)=VEP(1,14)-Z*YA/GVE*VEP(1,13)
    FA(14,1)=(VEP(1,14)+Z*YA/GVE*VEP(1,13))*FC
    FA(15,1)=VEP(1,16)-Z*YA/GVF*VEP(1,15)
    FA(16,1) = (VEP(1,16) + Z*YA/GVF*VEP(1,15))*FC
    FA(17,1)=VEP(1,18)+Z#GUD/YA*VEP(1,17)
    FA(18,I) = (VEP(I,18) - Z*GUD/YA*VEP(I,17))*FC
        TO 30
    GO
    FA(1 \cdot I) = VEP(I \cdot 2) - Z*YA/GVA*VEP(I \cdot 1)
120
    FA(2,1)=(VEP(1,2)+Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
    FA(\overline{3},\overline{1}) = VEP(\overline{1},4) + Z*GUF/YA*VEP(\overline{1},3)
    FA(4,I) = (VEP(I,4) - Z*GUF/YA*VEP(I,3))*FC
      A(5,I) = VEP(I,6) - Z*YA/GVB*VEP(I,5)
    FA(6,1)=(VEP(1,6)+Z*YA/GVB*VEP(1,5))*FC
      A(7,1)=VEP(1,8)+Z*GUA/YA*VEP(1,7)
    FA(8,\overline{1}) = (\overline{VEP}(1,8) - Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
      A(9,1)=VEP(1,10)-Z*YA/GVD*VEP(1,9)
      A(10,1) = (VEP(1,10) + Z*YA/GVD*VEP(1,9))*FC
A(11,1) = VEP(1,12) + Z*GUB/YA*VEP(1,11)
    FA(12,1)=(VEP(1,12)-Z*GUB/YA*VEP(1,11)) *FC
    FA(13,1) = VEP(1,14) - Z*YA/GVE*VEP(1,13)
FA(14,1) = (VEP(1,14) + Z*YA/GVE*VEP(1,13)) *FC
    FA(15,1) = VEP(1,16) - Z*YA/GVF*VEP(1,15)

FA(16,1) = (VEP(1,16) + Z*YA/GVF*VEP(1,15)) *FC
    FA(17,I) = VEP(I,18) + Z*GUD/YA*VEP(I,17)
     FA(18,1)=(VEP(1,18)-Z*GUD/YA*VEP(1,17))*FC
     FA(19,1)=VEP(I,20)+Z*GUC/YA*VEP(I,19)
     FA(20,I) = (VEP(I,20) - Z*GUC/YA*VEP(I,19))*FC
    CONTINUE
     EPSP=0.D-15
           DMRINV (FA, FB, NOUV, KOD, DET, EPSP, IL, IC)
     IF(KOD.NE.O) WRITE(108,170) KOD
    FORMAT(1H , 'KOD=', I3)
170
    DO 210 I=1,NOUV
FP(I)=(0,D+00,0,D+00)
210
     FP(1) = 2 \cdot D + 00 + JI * 0 \cdot D + 00
     CALL PRD(FB,FP,X,NOUV,NOUV,1)
     FBA=(0.D+00.0.D+00)
     FBB = (0.D + 00.0.D + 00)
     DO 180 I=1,NOUV
     FC=CDEXP(JI*(VPR(I)*PA))
     FBS=VEP(I,2) *X(I) *FC
     FRE=VEP(1,2)*X(1)
FBA=FBA+FBS
     FRB=FBB+FBE
180
    CONTINUE
     BS=CDABS (FBA)
     FBC=FBB-1.D+00
     BE=CDABS (FBC)
     ES=BS*BS
     EE=BE*BE
     PH=DATAN(DIMAG(FBA)/DREAL(FBA))
     WRITE(108,200) (YA, VPR(1), BS, ES, BE, EE, PH)
    FORMAT(1H ,7017.8)
200
     RETURN
    END
```

```
SUBROUTINE CALC(A,YA)
 IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,0-Z)
DIMENSION A(20,20)
COMMON PR,PI,Z,VI1,U01,V21,U11,V31,U21,V41,V12,U02,U31,VA,UF,VB,
1UA,UB,VE,VF,UD,UC
 DATA ZERO/0.D+00/
 DO 2 I=1,20
 DO 1 J=1,20
A(I,J)=ZERO
 CONTINUE
 CONTINUE
VD=V31*V31
 Y=YA#YA
                     MODE TEll
 A(1,2) = (Y-VA)/(Z*YA)
 A(1,4)=-PR*DSQRT(2.)*YA*U01/(Z*V11*(UF-VA)*DSQRT(VA-1.))
A(1,6)=PR*V21*(2.*Y*(VA+VB-VA*VB)-VA*VB*(4.-VA-VB))/
1(Z*YA*V11*(VB-VA)**2.*DSQRT((VA-1.)*(VB-4.)))
A(1,12)=-PR*YA*U21/(Z*V11*(UB-VA)*DSQRT(VA-1.))
 A(1,18)=-PR*DSQRT(2.)*YA*U02/(Z*V11*(UD-VA)*DSQRT(VA-1.))
 A(2,1)=Z*YA

A(2,3)=-Z**2.*A(1,4)
 A(2.5)=Z*PR*2.*YA*V21*(VA+VB-VA*VB)/
1(V11*(VB-VA)**2.*DSQRT((VA-1.)*(VB-4.)))
 A(2,11) = -Z**2.*A(1,12)
 A(2.17) = -Z**2.*A(1.18)
                      MODE TM01
 A(3,2) = -VA/UF*A(1,4)
  A(3,4) = -YA/Z
 A(3,8)=PR*DSQRT(2.)*U11*YA*(UF+UA)/(Z*U01*(UF-UA)**2.)
A(3,16)=PR*DSQRT(2.)*YA*V12/(Z*U01*(UF-VF)*DSQRT(VF-1.))
  A(4,1) = -2**2**A(3,2)
  A(4,3) = -2*(Y-UF)/YA
  A(4,7)=Z*PR*DSQRT(2.)*U11*(Y*(UF+UA)-2.*UF*UA)/
1 (U)1+YA* (UF-UA)++2.)
  A(4.15) = -2**2.*A(3.16)
                      MODE TE21
  A(5,2) = VA/VB*A(1,6)
  A(5+6) = (Y-VB)/(Z#YA)
A(5,8)=PR*2.*YA*U11/(Z*V21*(VB-UA)*DSQRT(VB-4.))

A(5,8)=PR*2.*YA*U11/(Z*V21*(VB-UA)*DSQRT(VB-4.))

A(5,10)=PR*V31*(2.*Y*(3.*VD+3.*VB-VB*VD)-VB*VD*(12.-VD-VB))/

1(Z*V21*YA*(VB-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VB-4.)))

A(5,16)=PR*V12*(2.*Y*(VF+VB-VB*VF)-VB*VF*(4.-VB-VF))/

1(Z*V21*YA*(VB-VF)**2.*DSQRT((VF-1.)*(VB-4.)))

A(5,20)=PR*2.*YA*U31/(Z*V21*(VB-UC)*DSQRT(VB-4.))
  A(6,1) = VA/VB*A(2,5)
  A(6,5) = A(2,1)

A(6,7) = -Z**2.*A(5,8)
  A(6,9)=Z*PR*2.*V31*YA*(3.*VD+3.*VB-VB*VD)/
1(V21*(VB-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VB-4.)))
  A(6,15)=Z*PR*2.*V12*YA*(VF+VB-VB*VF)/
1(V21*(VB-VF)**2.*DSQRT((VF-1.)*(VB-4.)))
```

```
A(6.19) = -2**2.*A(5.20)
                 MODE TM11
 A(7,4)=UF/UA*A(3,8)
 A(7,6) = -VB/UA*A(5,8)
 A(7,8)=A(3,4)
 A(7,12)=PR*YA*U21*(UB+UA)/(Z*U11*(UB-UA)**2.)
 A(7,18)=PR*DSQRT(2.)*YA*U02*(UD+UA)/(Z*U11*(UD-UA)**2.)
 A(8,3)=UF/UA#A(4,7)
 A(8,5) = -VB/UA*A(6,7)
 A(8,7) = -Z*(Y-UA)/YA
 A(8,11)=Z*PR*U21*(Y*(UA+UB)-2.*UA*UB)/(U11*YA*(UB-UA)**2.)
A(8,17)=Z*PR*DSQRT(2.)*U02*(Y*(UD+UA)-2.*UD*UA)/
1 (U11*YA* (UD-UA) **2.)
                 MODE TE31
 A(9,6) = VB/VD*A(5,10)
 A(9,10) = (Y-VU)/(Z^{+}YA)
A(9,12)=-PR*3.*YA*U21/(Z*V31*(UB-VD)*DSQRT(VD-9.))
A(9,14)=PR*V41*(2.*Y*(6.*VD+6.*VE-VE*VD)-VE*VD*(24.-VE-VD))/
1(Z*V31*YA*(VE-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VE-16.))
 A(10,5) = VB/VD*A(6,9)
 A(10,9)=A(2,1)
A(10,11)=-Z**2.*A(9,12)
A(10,13)=Z*PR*2.*V41*YA*(6.*VD+6.*VE-VE*VD)/
1(V31*(VE-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VE-16.)))
                 MODE TM21
 A(11,2) = -VA/UB*A(1,12)
 A(11,8)=UA/UB*A(7,12)
 A(11,10) = -VU/UB*A(9,12)
 A(11,12)=A(3,4)
 A(11,16)=PR*YA*V12/(Z*U21*(UB-VF)*DSQRT(VF-1.))
 A(11,20)=PR*U31*YA*(UB+UC)/(Z*U21*(UB-UC)**2.)
 A(12,1) = -VA/UB*A(2,11)
 A(12,7) = UA/UB*A(8,11)
 A(12,9) = -VD/UB*A(10,11)
 A(12,11)=-Z*(Y-UB)/YĀ
 A(12,15) = -Z**2.*A(11,16)
 A(12,19)=Z*PR*U31*(Y*(UB+UC)-2.*UC*UB)/(U21*YA*(UB-UC)**2.)
                 MODE TE41
 A(3,10) = VD/VE*A(9,14)
 A(13,14) = (Y-VE)/(Z*YA)
 A(13,20)=PR#4.*YA*U31/(Z*V41*(VE-UC)*DSQRT(VE-16.))
 A(14.9) = VD/VE*A(10.13)
 A(14.13) = A(2.1)
 A(14.19) = -Z**2.*A(13.20)
                 MODE TE12
 A(15,4) = -UF/VF*A(3,16)
 A(15,6) = VB/VF*A(5,16)
 A(15,12) = -UB/VF*A(11,16)
```

```
A(15 \cdot 16) = (Y - VF) / (Z*YA)
A(15,18)=-PR*DSQRT(2.)*YA*U02/(Z*V12*(UD-VF)*DSQRT(VF-1.)
A(16,3) = -UF/VF*A(4,15)
A(16,5) = VB/VF*A(6,15)
A(16,11) = -Ub/VF*A(12,15)
A(16,15)=A(2,1)
A(16,17) = -2**2.*A(15,18)
               MODE TM02
A(17,2) = -VA/UD*A(1,18)
A(17,8) = UA/UD*A(7,18)
A(17,16) = -VF/UD*A(15,18)
A(17,18)=A(3,4)
A(18,1) = -VA/UD*A(2,17)
A(18,7) = UA/UD*A(8,17)
A(18,15) = -VF/UD*A(16,17)
A(18,17) = -Z*(Y-UD)/YA
               MODE TM31
A(19,6) = -VB/UC*A(5,20)
A(19,12) = UB/UC*A(11,20)
A(19,14) = -VE/UC*A(13,20)
A(19,20) = A(3,4)
A(20.5) = -VB/UC*A(6.19)
A(20,11) = UB/UC*A(12,19)
A(20,13) = -VE/UC*A(14,19)
A(20,19) = -Z^*(Y-UC)/YA
RETURN
END
SUBROUTINE STOCK (A, SAUV, NOUV)
IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)
DIMENSION A(20,20), SAUV (NOUV, NOUV)
DO 1 I=1, NOUV
DO 1 J=1, NOUV
SAUV(I,J) = A(I,J)
RETURN
END
```

```
IMPLICIT DOUBLE COMPLEX (F,G,X)
IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-E,H,O-W,Y,Z)
DIMENSION A(18,18),SAUV(18,18),FA(18,18),FB(18,18),VEP(18,18),
1TAB(8),INDIC(8),X(18)
COMMON PR,PI,Z,V11,V21,V01,U11,V31,U21,V41,V12,U31,VA,VB,VC,UA,
     1UB.VE, VF, UC
       PR=3.D-2
      PI=3.1415926529
       Z=120.*P]
       V11=1.84118
      V21=3.05424
V01=3.8317059702
      011=3.8317059702
      V31=4.20119

U21=5.13562

V41=5.31755

V12=5.33144

U31=6.38016
      V51=6.41562
VA=V11*V11
       VB=V21*V21
      VC=V01*V01
      UA=U11*U11
      UB=U21*U21
      VE=V41*V41
      VF=V12*V12
      UC=U31*U31
       TAB(1)=V21
       TAB (2) = V01
      TAB(\overline{3}) = V3\overline{1}
      TAB(4) = U21
      TAB (5)=V41
      TAB (6) = V12
TAB (7) = U31
      TAB (8) = V51
      INDIC(1)=2
INDIC(2)=4
INDIC(3)=8
INDIC(4)=10
      INDIC(5)=12
INDIC(6)=14
INDIC(7)=16
INDIC(8)=18
      N = 1.8
      Y0=1.84
      YD=0.02
WRITE(108,4)
     FORMAT(1H1,44X, 'POLARISATION',1X, 'PERPENDICULAIRE'/44X,30('-'),//)
      WRITE(108,190)
190 FORMAT (//,10X, 'YA',14X, 'VPR',14X, 'BS',16X, 'ES',16X, 'BE',16X,
    1'EE',16X,'PH',//)
DO 1 K=1,300
      YA=Y0+YD*K
      ICO=0
      D0 2 I=1.7
      IF (YA.LT.TAB(I)) GO TO 3
   2 CONTINUE
3 NOUV=INDIC(I)
    CALL PRINC(A, YA, SAUV, VEP, FA, FB, X, NOUV, N)
   CONTINUE
    STOP
    END
```

```
SUBROUTINE PRINC(A, YA, SAUV, VEP, FA, FB, X, NOUV, N)
      IMPLICIT DOUBLE COMPLEX (F,G,X)
IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-E,H,O-W,Y,Z)
DIMENSION A(N,N),FA(NOUV,NOUV),FB(NOUV,NOUV),X(NOUV)
     1, VEP (NOUV, NOUV)
     DÍMENSIÓN TR(18),TI(18),COF(19),VPR(18),VPI(18),IPER(18),VD(18),
1VTRAV(18),IL(18),IC(18),FP(18),V(18),VP(18)
      DOUBLE COMPLEX JI, DET DOUBLE PRECISION GV11, GV21, GV01, GU11, GV31, GU21, GV41, GV12, GU31 COMMON PR, PI, Z, V11, V21, V01, U11, V31, U21, V41, V12, U31, VA, VB, VC, UA,
     1UB, VE, VF, UC
JI=(0.D+00,1.D+00)
EPS=0.D+00
      PREC=1.D-06
       PA=PI/PR/2.
   CALL CALC(A, YA)
CALL DDANILEV(A, N, TR, TI, COF, VPR, VPI, KOD, EPS)
IF (KOD, NE, 0,) WRITE(108, 6) KOD
6 FORMAT(1H, 'KOD=', I3)
       Y=YA*YA
                 I=1,N
       DO 17 I=1,N
V(I)=VPR(I)
  17 CONTINUE
       M=NOUV/2
       DO 14 I=1.M
       VP(\tilde{I}) = V(I)
       MM=NOUV+1-I
       MN=N+1-I
       VP (MM) = V (MN)
  14 CONTINUE
       DO 18 T=1,NOUV
       VPR(I)=VP(I)
CONTINUE
DO 20 I=1,NOUV
  18
500 CONTINUE
CALL CALC(A, YA)

CALL STOCK(A, SAUV, NOUV)

CALL ITDIR(SAUV, NOUV, IPER, VD, VTRAV, VPR(I), PREC, NIT, ICO)

IF(ICO.EQ.3) GO TO 500

IF(ICO.NE.0) WRITE(108, 201) YA; RETURN

201 FORMAT(1H, 17X, D17.8)
       DO 13 J=1, NOUV
       ŸĔP(Ĭ,<u>J)</u>=VD(J)
  13 CONTINUE
20 CONTINUE
       GV11=Y-VA
       GVA=DCMPLX (DSQRT (DABS (GV11)) .0.D+00)
       IF(GV11.LT.0.D+00) GVA=-JI*GVA
GV21=Y-VB
       GVB=DCMPLX (DSQRT (DABS (GV21)) , 0.D+00)
       IF (GV21.LT.0.D+00) GVB=-JI*GVB
GV01=Y-VC
       GVC=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV01)),0.D+00)
        IF (GV01.LT.0.D+00) GVC=-JI*GVC
       GU11=Y-UA
       ĞÜA = DCMPEX (DSQRT (DABS (GU11)),0.D+00)
IF (GU11.LT.0.D+00) GUA=-JI*GUA
GV31=Y-V31*V31
```

```
GVD=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV31)),0.D+00)
   IF(GV31.LT.0.D+00) GVD=-JI*GVD
   GU21=Y-UB
   ĞŬŘ≟DCMPEX (DSQRT (DABS (GU21)) , 0. D+00)
   IF (GU21.LT.0.D+00) GUB=-JI*GUB
   GV41=Y-VE
   GVE=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV41)),0.D+00)
   IF(GV41.LT.0.D+00) GVE=-JI*GVE
   GV12=Y-VF
   GVF=DCMPLX(DSQRT(DABS(GV12)),0.D+00)
   IF(GV12.LT.0.D+00) GVF=-JI*GVF
   GU31=Y-UC
   GUC=DCMPLX(DSQRT(DABS(GU31)),0.D+00)
   IF(GU31.LT.0.D+00) GUC=-JI*GUC
   DO 30 I=1, NOUV
   FC=CDEXP(JI*(VPR(I)*PA))
   IF (NOUV.NE.2) GO TO 40
FA(1,1)=VEP(I,2)-Z*YA/GVA*VEP(I,1)
   FA(2,I) = (VEP(I,2) + Z*YA/GVA*VEP(I,1)) *FC
   GO TO 30
   IF (NOUV.NE.4) GO TO 50
   FA(1, I) = VEP(1, 2) - Z*YA/GVA*VEP(I, 1)
   FA(2,1)=(VEP(1,2)+Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
   FA(\overline{3},\overline{1}) = VEP(\overline{1},4) - Z*YA/GVB*VEP(\overline{1},3)
   FA(4,1) = (VEP(1,4) + Z*YA/GVB*VEP(1,3))*FC
          30
   GO TO
50 IF(NOUV.NE.8) GO TO 60
   FA(1,I) = VEP(I,2) - Z*YA/GVA*VEP(I,1)
    A(2,1)=(VEP(1,2)+Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
    \Delta(3,1) = VEP(1,4) - Z*YA/GVB*VEP(1,3)
   FA (4, I) = (VEP (1,4) + Z*YA/GVB*VEP (1,3)) *FC
   FA (5.1) = VEP (1,6) - Z*YA/GVC*VEP (1,5)
   FA(6,1)=(VEP(1,6)+Z*YA/GVC*VEP(1,5))*FC
   FA(7,1)=VEP(1,8)+Z*GUA/YA*VEP(1,7)
   FA(8,1)=(VEP(1,8)-Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
          30
   GO TO
   IF (NOUV.NE.10) GO TO 70
FA(1,I) = VEP(I,2) - Z*YA/GVA*VEP(I,1)
60
   FA(2,1)=(VEP(1,2)+Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
   FA(3,1)=VEP(1,4)-Z*YA/GVB*VEP(1,3)
   FA(4,\overline{1}) = (VEP(I,4) + Z*YA/GVB*VEP(I,3))*FC
   FA(5,\overline{1}) = VEP(I,6) - Z*YA/GVC*VEP(I,5)
   FA(6,I) = (VEP(I,6) + Z*YA/GVC*VEP(I,5))*FC
   FA(7,1)=VEP(I,8)+Z*GUA/YA*VEP(I,7)
   FA(8,1)=(VEP(1,8)-Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
   FA(9,1)=VEP(I,10)-Z*YA/GVD*VEP(I,9)
FA(10,1)=(VEP(I,10)+Z*YA/GVD*VEP(I,9))*FC
   GO TO 30
   IF (NOUV.NE.12) GO TO 80
FA(1,I)=VEP(I,2)-Z*YA/GVA*VEP(I,1)
70
   FA(2,1)=(VEP(1,2)+Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
   FA(3,I) = VEP(I,4) - Z*YA/GVB*VEP(I,3)
    FA(4,I) = (VEP(I,4) + Z*YA/GVB*VEP(I,3))*FC
   FA(5,1)=VEP(1,6)-Z*YA/GVC*VEP(1,5)
    FA(6,I) = (VEP(I,6) + Z*YA/GVC*VEP(I,5)) *FC
   FA(7,1)=VEP(1,8)+Z*GUA/YA*VEP(1,7)
    FA(8,1) = (VEP(1,8) -Z*GUA/YA*VEP(1,7)) *FC
   FA(9,I) = VEP(I,10) - Z*YA/GVD*VEP(I,9)
```

```
FA(10,I) = (VEP(I,10) + Z*YA/GVD*VEP(I,9))*FC
     FA(11,I)=VEP(I,12)+Z*GUB/YA*VEP(I,11)
     FA(\overline{12},\overline{1}) = (\overline{VEP}(\overline{1},\overline{12}) - Z*GUB/YA*VEP(\overline{1},\overline{11}))*FC
     60
         TO
             30
     IF (NOUV.NE.14) GO TO 90
FA(1,I)=VEP(I,2)-Z*YA/GVA*VEP(I,1)
 80
     FA(2,1)=(VEP(1,2)+Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
     FA(3,1) = VEP(1,4) - Z*YA/GVB*VEP(1,3)
     FA(4,\overline{1})=(VEP(I,4)+Z*YA/GVB*VEP(I,3))*FC
     FA(5,1)=VEP(1,6)-Z*YA/GVC*VEP(1,5)
     FA(6,\overline{1}) = (VEP(I,6) + Z*YA/GVC*VEP(I,5))*FC
     FA(7,1)=VEP(1,8)+Z*GUA/YA*VEP(1,7)
     FA(8,1)=(VEP(1,8)-Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
      A (9,1) = VEP (1,10) - Z*YA/GVD*VEP (1,9)
     FA(10,I)=(VEP(I,10)+Z*YA/GVD*VEP(I,9))*FC
     FA(11,1)=VEP(I,12)+Z*GUB/YA*VEP(I,11)
     FA(12,1)=(VEP(1,12)-Z*GUB/YA*VEP(1,11))*FC
     FA(13,1)=VEP(1,14)-Z*YA/GVE*VEP(1,13)
FA(14,1)=(VEP(1,14)+Z*YA/GVE*VEP(1,13))*FC
        TO 30
     GO
     IF (NOUV.NE.16) GO TO 100
FA(1,1)=VEP(1,2)-Z*YA/GVA*VEP(1,1)
     FA(2,1) = (\overline{VEP(1,2)} + Z*YA/GVA*VEP(1,1))*FC
     FA(3,I) = VEP(I,4) - Z*YA/GVB*VEP(I,3)
     FA(4,I)=(VEP(I,4)+Z*YA/GVB*VEP(I,3))*FC
      A (5. I) = VEP (I,6) - Z*YA/GVC*VEP (I,5)
      A(6,1) = (VEP(1,6) + Z*YA/GVC*VEP(1,5))*FC
      A(7,1)=VEP(I,8)+Z*GUA/YA*VEP(I,7)
      A(8,1) = (VEP(1,8) - Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
A(9,1) = VEP(1,10) - Z*YA/GVD*VEP(1,9)
     FA(10,1)=(VEP(1,10)+Z#YA/GVD#VEP(1,9))*FC
     FA(11,1)=VEP(I,12)+Z*GUB/YA*VEP(I,11)
FA(12,1)=(VEP(I,12)-Z*GUB/YA*VEP(I,11))*FC
     FA(13,1)=VEP(1,14)-Z*YA/GVE*VEP(1,13)
     FA(14,1) = (VEP(1,14) + Z*YA/GVE*VEP(1,13))*FC
     FA(15,1)=VEP(I,16)-Z*YA/GVF*VEP(I,15)
     FA(16,I) = (VEP(I,16) + Z*YA/GVF*VEP(I,15)) *FC
     GO
        TO 30
     FA(1,I) = VEP(I,2) - Z*YA/GVA*VEP(I,1)
100
      A(2,I) = (VEP(I,2) + Z*YA/GVA*VEP(I,1))*FC
      A(3,\overline{1}) = VEP(1,4) - Z*YA/GVB*VEP(1,3)
      A(4,1) = (VEP(1,4) + Z*YA/GVB*VEP(1,3))*FC
     FA(5,1) = VEP(1,6) - Z*YA/GVC*VEP(1,5)

FA(6,1) = (VEP(1,6) + Z*YA/GVC*VEP(1,5)) *FC
     FA(7,1)=VEP(1,8)+Z*GUA/YA*VEP(1,7)
FA(8,1)=(VEP(1,8)-Z*GUA/YA*VEP(1,7))*FC
     FA(9,1) = VEP(I,10) - Z*YA/GVD*VEP(I,9)

FA(10,I) = (VEP(I,10) + Z*YA/GVD*VEP(I,9)) *FC
     FA(11,1)=VEP(1,12)+Z*GUB/YA*VEP(1,11)
     FA(12,1)=(VEP(1,12)-Z*GUB/YA*VEP(1,11))*FC
     FA(13,I)=VEP(I,14)-Z*YA/GVE*VEP(I,13)
      A(\bar{1}4,\bar{1}) = (VEP(\bar{1},14) + Z*YA/GVE*VEP(\bar{1},13))*FC
     FA(15,1)=VEP(I,16)-Z*YA/GVF*VEP(I,15)
     FA(16,1)=(VEP(1,16)+Z*YA/GVF*VEP(1,15))*FC
     FA(17,1)=VEP(1,18)+Z*GUC/YA*VEP(1,17)
FA(18,1)=(VEP(1,18)-Z*GUC/YA*VEP(1,17))*FC
 30
     CONTINUE
     EPSP=0.D-15
```

```
CALL DMRINV(FA, FB, NOUV, KOD, DET, EPSP, IL, IC)
     IF(KOD.NE.O) WRITE(108,170) KOD
170 FORMAT (1H , KOD= , 13)
DO 210 I=1,NOUV
210 FP(I) = (0,D+00,0,D+00)
     FP(1) = 2 \cdot D + 00 + JI + 0 \cdot D + 00
     CALL PRD (FB, FP, X, NOUV, NOUV, 1)
     FBA = (0.D + 00.0.D + 00)
     FBB = (0.D + 00.0.D + 00)
    DO 180 I=1, NOUV
     FC=CDEXP(JI*(VPR(I)*PA))
     FBS=VEP(I,2)*X(I)*FC
    FRE=VEP(I,2)*X(I)
FBA=FBA+FBS
     FBB=FBB+FBE
180 CONTINUE
     BS=CDABS(FBA)
    FBC=FBB-1.D+00
    BE=CDABS (FBC)
    ES=BS#BS
    EE=BE*BE
    PH=DATAN (DIMAG (FBA) /DREAL (FBA))
    WRITE(108,200) (YA, VPR(1), BS, ES, BE, EE, PH)
200 FORMAT(1H ,7D17.8)
    RETURN
    END
```

```
SUBROUTINE CALC(A,YA)
 IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,0-Z)
 DIMENSION A (18,18)
 COMMON PR, PI, Z, VII, V21, V01, U11, V31, U21, V41, V12, U31, VA, VB, VC, UA,
1UB, VE, VF, UC
 DATA ZERO/O.D+00/
 Do 2 I=1,18
 DO 1 J=1.18
A(I.J)=ZERO
 CONTINUE
 CONTINUE
 Vn=V31*V31
 Y=YA*YA
                      MODE TEll
 A(1,2) = (Y-VA)/(Z*YA)
A(1,4)=PR*V21*(2.*Y*(VA+VB-VA*VB)-VA*VB*(4.-VA-VB))/
1(7*YA*V11*(VB-VA)**2.*DSQRT((VA-1.)*(VB-4.)))
A(1,6)=PR*DSQRT(2.)*V11*VC*(VC+VA-2.*Y)/
1(7*YA*(VC-VA)**2.*DSQRT(VA-1.))
 A(1,12)=PR*YA*UZ1/(Z*V11*(UB-VA)*DSQRT(VA-1.))
 A(2,1) = Z*YA
  A(2.3)=Z*PR*2.*V21*YA*(VA+VB-VA*VB)/
1(V11*(VB-VA)**2.*DSQRT((VA-1.)*(VB-4.)))
 À(2,5)=-Z*PR*2.*DSQRT(2.)*YÄ*V11*VC/((VC-VA)**2.*DSQRT(VA-1.))
A(2,11)=-Z**2.*A(1,12)
                      MODE TE21
 A(3,2) = VA/VB*A(1,4)
 A(3,4) = (Y-VB)/(Z*YA)
 A(3,8)=-PR*2.*YA*U11/(Z*V21*(VB-UA)*DSQRT(VB-4.))
A(3,10)=PR*V31*(2.*Y*(3.*VD+3.*VB-VD*VB)-VD*VB*(12.-VD-VB))/
1(Z*V21*YA*(VB-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VB-4.)))
A(3,16)=PR*V12*(2.*Y*(VF+VB-VF*VB)-VF*VB*(4.-VF-VB))/
1(Z*V21*YA*(VB-VF)**2.*DSQRT((VF-1.)*(VB-4.)))
A(3,18)=-PR*2.*YA*U31/(Z*V21*(VB-UC)*DSQRT(VB-4.))
  A(4,1) = VA/VB*A(2,3)
  A(4,3) = A(2,1)
 A(4,7) = -Z + 2 \cdot + A(3,8)
  A(4,9)=Z*PR*2.*V31*YA*(3.*VD+3.*VB-VD*VB)/
1 (V21*(VB-VD) **2.*DSQRT((VD-9.)*(VB-4.)))
A(4.15) = Z*PR*2.*V12*YA*(VF+VB-VF*VB)/
1(V21*(VB-VF) **2.*DSQRT((VB-4.)*(VF-1.)))
  A(4.17) = -2**2.*A(3.18)
                      MODE TEO1
  A(5,2) = VA/VC*A(1,6)
  A(5,6) = (Y-VC)/(Z*YA)
A(5,16)=PR*DSQRT(2.)*V12*VF*(VC+VF-2.*Y)/
1(Z*YA*(VC-VF)**2.*DSQRT(VF-1.))
A(6,1)=VA/VC*A(2,5)
  A(6,5) = A(2,1)
  A(6.15) =- Z*PR*2.*DSQRT(2.)*YA*VF*V12/((VC-VF)**2.*DSQRT(VF-1.))
                      MODE TM11
```

```
A(7,4) = -VB/UA#A(3,8)
 A(7,8) = -YA/Z
 A(7,12)=PR*YA*U21*(UB+UA)/(Z*U11*(UB-UA)**2.)
 A(8,3) = VB/UA*A(4,7)
 A(8,7) = -Z*(Y-UA)/YA
 A(8,11)=Z*PR*U21*(Y*(UB+UA)-2.*UA*UB)/(U11*YA*(UB-UA)**2.)
                   MODE TE31
 A(9,4) = VB/VD*A(3,10)
 A(9,10) = (Y-VD)/(Z*YA)
A(9,12)=PR*3.*YA*U21/(Z*V31*(UB-VD)*DSQRT(VD-9.))
A(9,14)=PR*V41*(2.*Y*(6.*VD+6.*VE-VD*VE)-VD*VE*(24.-VE-VD))/
1(Z*V31*YA*(VE-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VE-16.)))
 A(10,3) = VB/VU*A(4,9)
 A(10,9)=A(2,1)
A(10,11)=-Z**2.*A(9,12)
A(10,13)=Z*PR*2.*V41*YA*(6.*VD+6.*VE-VD*VE)/
1(V3)*(VE-VD)**2.*DSQRT((VD-9.)*(VE-16.)))
                  MODE TM21
 A(11,2) = -VA/UB*A(1,12)
 A(11,8) = UA/UB*A(7,12)
 A(11,10) = -VD/UB*A(9,12)
A(11,12) = A(7,8)
A(11,16) = -PR*YA*V12/(Z*U21*(UB-VF)*DSQRT(VF-1,))
A(11,18) = PR*YA*U31*(UB+UC)/(Z*U21*(UB-UC)**2.)
 A(12,1) = -VA/UB*A(2,11)
 A(12,7)=UA/UB*A(8,11)
 A(12,9) = -VD/UB*A(10,11)
A(12,11) = -Z^*(Y-UB)/YA

A(12,15) = -Z^**2.*A(11,16)
 A(12,17)=Z*PR*U31*(Y*(UB+UC)-2.*UB*UC)/(U21*YA*(UB-UC)**2.)
                  MODE TE41
 A(13,10) = VD/VE*A(9,14)
 A(13,14) = (Y-VE)/(Z*YA)
 A(13,18)=-PR*4.*YA*U31/(Z*V41*(VE-UC)*DSQRT(VE-16.))
 A(14.9) = VD/VE*A(10.13)
A(14,13)=A(2,1)

A(14,17)=-Z**2.*A(13,18)
                  MODE TE12
 A(15,4) = VB/VF*A(3,16)
A(15,6)=VC/VF*A(5,16)
A(15,12)=-UB/VF*A(11,16)
 A(15,16) = (Y-VF)/(Z*YA)
A(16,3)=VB/VF*A(4,15)
A(16,5) = VC/VF*A(6,15)
A(16,11) = -UB/VF*A(12,15)
 A(16,15) = A(2,1)
                  MODE TM31
```

```
A(17,4)=-VB/UC*A(3,18)

A(17,12)=UB/UC*A(11,18)

A(17,14)=-VE/UC*A(13,18)

A(17,18)=A(7,8)

A(18,3)=-V8/UC*A(4,17)

A(18,11)=UB/UC*A(12,17)

A(18,13)=-VE/UC*A(14,17)

A(18,17)=-Z*(Y-UC)/YA

RETURN

END
```

```
SUBROUTINE STOCK(A, SAUV, NOUV)
IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)
DIMENSION A(18, 18), SAUV(NOUV, NOUV)
DO 1 I=1, NOUV
DO 1 J=1, NOUV
SAUV(I, J) = A(I, J)
RETURN
END
```

```
DEFINE FILE 3=M:LO,2=M:SI IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,0-Z)
 ÷
            DIMENSION A(2.N., N2), V(2.N), VTRAV(2.N), GAMMA(2)
 Č
           DIMENSION A(2,12,24), V(2,12), VTRAV(2,12), GAMMA(2)
DATA ZERU, UN/0.D+00,1.D+00/
COMMUN/BLU/F
            COMMON/EZ/NN (4)
 00000
            ......LECTURE DES DONNEES D'INITIALISATION
.....NN(1)=NOMBRE MAXI D'ITERATIONS DE LA PUISSANCE ITEREE
           N=12
N2=2*N
READ(2,100) NN(1)
            READ (2,101) PREC
READ (2,101) F
            RĒAD (2,102) GAMMA
  CCC
            *******ECHITURE DES DONNEES
            WRITE(3,105) AN(1), PREC, F, GAMMA
  CCC
            ********INITIALISATION DE V
            CC 1 I=1 + N
V(1+I) = UN
            V(2,1)=ZERO
            CONTINUE
  1000
            *********CALCUL DE GAMMA ET DE V
            CALL PERTEH (GAMMA, N, N, A, V, VTRAV, PREC, I) IF (I.GE.U) STOP
            I = -I
  000
            **********ECRITURE DES RESULTATS
            WRITE (3,103) I,F,GAMMA
WRITE (3,104) (J, (V(J1,J),J1=1,2),J=1,N)
             STOP
            FORMAT (13)
FORMAT (D15.6)
  100
  101
  102
          FORMAT (*!NOMBRE D''ITERATIONS=',14/'0',10x, 'FREQUENCE=',D15.6,5x,'
1ALPHA=',D15.6,5x,'BETA=',D15.6)
FORMAT (10',14,D30.6,D15.6)
FORMAT (1H', 'NB MAX D''ITERATIONS=',13,2x,'PRECISION=',D12.6,2x,'FR
1EQUENCE=',D12.6,2x,'ALPHA SUPPOSE=',D12.6,2x,'BETA SUPPOSE=',D12.6
           FORMAT (2015.6)
  103
  104
  105
           2)
            END
LES :
```

```
SUBROUTINE PERTEH (GAMMA, LARG, NORE, A, V, VTRAV, PREC, ICO)
         IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,0-Z)
DIMENSION A(2,LARG,1),V(2,1),GAMMA(2)
DATA ZERC,UN/O.D+OO,1.D+OO/
NOREZ=Z*NORE
LARGZ=Z*LARG
         I = 0
 DEBUT DES ITERATIONS
          I = I + I
          RLAMB=ZERO
 CCC
              CONJUGAISON DE V
         DO 2 J=1, NORE
V(2,J)=-V(2,J)
CONTINUE
 20003000
          ......CALCUL DE (M-LAMBDA*I)
          CALL MATRIC (GAMMA, A (1, 1, NORE+1), NORE)
          TRIANGULARISATION
        CALL TRIANG(A, LARG, LARG2, NORE, 1, NORE, A(1, 1, NORE+1), RLAMB, NORE2, IBU 1FF, ICO) IF (ICO, EG, O) RETURN
  C
          CALCUL DE V
          CALL CALVEC(A, LARG2, NORE, V, VTRAV, NIT, PREC, RLAMB, ICO) IF (ICO, EU, 1) RETURN WRITE (3, 100) NIT; GAMMA, RLAMB
          IF (ICO.EG.3)GC TO 3
  CCC
          CALCUL DU NOUVEAU GAMMA
          CALL LAMBDA(A, NORE, V, VTRAV, GAMMA, RLAMB, FREC1) WRITE(3, 101) I, GAMMA, RLAMB, PREC1 IF (PREC1-GE-PREC) GO TO 1
          ICU=-1
RETURN
FORMAT('U',5X,'NB IT=',12,3D15.6)
FORMAT('OITERATION',13,4U15.6/'
  100
                                                      1,9(1-1))
  101
          END
.ES:
```

```
SUBROUTINE MATRIC (GAMMA, M, N)
           IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)
           CCUBLE PRECISION M
CIMENSION M(2,N,N),GAMMA(2)
           COMMONTALOUF
0000
           ......CALCUL DES LIGNES DE LA MATRICE COMPLEXE (M-LAMBDA*I) ECRI
TES EN COLONNES DANS LE TABLEAU A
           PI=3.14159D+00
C=3.D+08
           0 = 18 \cdot 0 - 02
           R=1.D-01
           P=2.D+00*P1*F/C/D
DFC=6.D-02/N
           DC 2 I=1,N
R3=I*DRC
DO 1 J=1,N
R0=J*DRC
           TRAV=PI*F* (RO*HO+R3*R3) * (1.D+00/R-1.D+00/D)/C
         M(1,J,I)=+P*DSIN(TRAV)
M(2,J,I)=+P*DCCS(TRAV)
TRAV=(1.D+00-(P*R0*R3)/2.D+00)**2+(P*R0*R3)**4/64.D+00-(P*R0*R3)**6
1/2304.D+00)*DSGRT(R0*R3)*DRC/3.D+00
           M(1,J,I)=M(1,J,I)*TRAV
M(2,J,I)=M(2,J,I)*TRAV
L=J-I+1
           W(1, L, I) = W(1, J, I)
           M(2,L,I)=M(2,J,I)
CONTINUE
 1
 2
           CONTINUE
           N1=N/2
DO 3 K=1•N1
I=2*K-1
           \vec{N}(\vec{1},\vec{1},\vec{1}) = M(\vec{1},\vec{1},\vec{1}) - GAMMA(1)/4.D+00
M(2,1,1) = M(2,1,1) - GAMMA(2)/4.D+00
 3
           CONTINUE
           N3=N1-1
           DO 4 K=1.N3
            I=2*K
           \bar{M}(\bar{1},1,1) = M(1,1,1) - GAMMA(1)/2.D+00
M(2,1,1) = M(2,1,1) - GAMMA(2)/2.D+00
 4
            CONTINUE
           M(1,1,N)=M(1,1,N)-GAMMA(1)
           M(2,1,N)=M(2,1,N)-GAMMA(2)
            RETURN
           END
ES:
```

```
SUBROUTINE TRIANG(A, LARG, LARG2, NORE, MIN, MAX, B, RLAMB, LONG, IBUFF, ICO
   8)
    IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,0-Z)
DIMENSION A(LARG2,1),B(LARG2,1)
    DATA ZERO/U.D+UUZ
TRIANGULAHISATION DE LA MATRICE B-RLAME*I PAH GAUSS
TRANSFORMATION DES LIGNES MIN A MAX CONTENUES DANS B
MATRICE TRIANGULAIRE DANS A
LARG LARGEUR DE BANDE
                                                                                       ŧ,
                                                                                       ü
                                                                                       ë
                                                                                       찬
    NORE ORDRE DE LA MATRICE COMPLEXE
    LARGZ=LARG#2
    RIAMB APPROXIMATION DE LA VALEUR PROPRE DE LA MATRICE REELLE
LONG NOMBRE DE COLONNES DE A (EN PRATIQUE LARG2)
LONG DOIT ETRE UN NOMBRE PAIR .GE. (MAX-MIN+1)#2
ICO.GT.O.CALCUL CORRECT
ICO=U MATRICE SINGULIERE
                                                                                       ð.
                                                                                       Ħ
                                                                                       ¥
                                                                                       ₩
                                                                                       ë
                                                                                       ŏ
***********
     IF (MIN.GT.1) GO TO 1
       IBUFF=0
       ICC=1
    BOUCLE SUR LES LIGNES A TRANSFORMER
1
    LIG=0
    DOI1 LIGNE=MIN, MAX
       IBUFF=IBUFF+1
       LIG=LIG+1
       IF (LIGNE.LE.LARG) GO TO 2
          IF (IBUFF.GT.LONG) IBUFF=1
ICO=1CO+2
          IF (ICC.GT.LONG) ICC=1
       CHARGEMENT DE LA LIGNE LIGNE
5
       LAR= (NCHE-LIGNE+1) #2
       IF (LAR.GT.LARG2) LAR=LARG2
       DO3 J=1+LAR
A(J+18UFF)=8(J+LIG)
3
       CONTINUE
       CALCUL DE LA LIGNE SUIVANTE
        I=IBUFF
       IBUFF=18UFF+1
        J=LAR
        A(J,IBUFF)=ZERC
4
       (I,U)A=X
       J=U-1
       A(J, ÎBUFF) = + A(J, I)
IF(J.EQ.1) GO TO 5
          J=J-1
          A(J, IBUFF)=X
       GO TO 4
       CALCUL DE A-RLAMB#I
        A(1,18UFF)=A(1,18UFF)-RLAMB
5
        A(1,\tilde{1})=A(1,I)-RLAMB
```

```
TRANSFORMATION DES DEUX DERNIERES LIGNES
C
         D010 I=I, I8UFF
           IF (LIGNE.EQ.1.AND.I.NE.IBUFF) GO TO 9
IF (I.EQ.1BUFF) LAR=LAR-1
              JMIN=1
              L=L-1
  6
              IF (L.LE.O) L=LONG
              JMIN=JMIN+1
              IF (A (JMIN+L) .EQ.ZERO)
                                       GO TO 8
                X=-A(JMIN_{\bullet}L)/A(1_{\bullet}L)
                UZ=0
DO7_U1=UMIN,LARG2
                   J2=J2+1
                   IF (J2.EG.LAR) GC TO 8
                CONTINUE
  789
                IF (L.NE.ICO) GO
                                  TU
                IF (A(1,1).NE.ZERO)
                                       GO
                                          TO 10
                   WRITE (3,100)
                   ICO=0
                   RETURN
  10
         CONTINUE
  11
       CONTINUE
       RETURN
       FORMAT ( OMATRICE SINGULIERE )
100
       END
C
```

```
SUBROUTINE CALVEC(A, LARGZ, NORE, V, VTRAV, NIT, PREC, RLAMB, ICO)
       IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,0-Z)
DIMENSION A(LARG2,1), V(1), VTRAV(1)
CCMMON/E2/MAXIT, MOC(3)
NORE2=2*NORE
CO1 I=1,NORE2
          VTRAV(I)=V(I)
   1
       CONTINUE
CCC
       DEBUT DES ITERATIONS
       NIT=0
       NIT=NIT+1
   2
        IF (NIT.LE.MAXIT) GO TO 3
          NIT=NIT-1
          IC0=3
       GO TO 4
CCC
        DESCENTE
        CALL COMBI (A, LARG2, NORE, 1, NORE, VTRAV)
   3
MONTEE
        CALL RETHI (A, LARGZ, NORE, 1, NORE, VTRAV)
CCC
        COMPARAISON DE VTRAV ET V
        CALL COMP(VTRAV, V, NORE2, X, PREC1, ICO)
IF(ICO, EG. 1) RETURN
          IF (PRECI.GE. PREC) GO TO 2
            IC0=0
        RLAMB=RLAMB+X
   4
        RETURN
        END
 ς
   :
```

```
SUBROUTINE COMMI(A, LARGZ, NORE, MIN, MAX, VTRAV)
      IMPLICIT DOUBLE PRÉCISION (A-H,0-Z)
      DIMENSION A (LARGZ.1), VTRAV(1)
DATA ZERO/0.0+00/
*****************
                                                                  ¥
      COMBINAISONS LINEAIRES SUR LE SECOND MEMBRE VTRAV
                                                                  땨
      DUES AUX TRANSFORMATIONS DES LIGNES MIN A MAX
A CONTIENT LES DOUBLES LIGNES MIN A MAX
DE LA MATHICE TRIANGULAIRE REELLE
                                                                  ij.
                                                                  ¥
                                                                  ŭ
 *************
       ICO=2*MIN-2
      LIG=0
CCC
      BOUCLE SUR LES PIVOTS
       DO4 LIGNE=MIN MAX
         LAR= (NUHE-LIGNE+1) #2
         IF (LAR.GT.LARG2) LAR=LARG2
         BOUCLE SUR LES PARTIES REELLE ET IMAGINAIRE
         DC3 I=1.2
           ICO=ICO+1
           LIG=LIG+1
           IF (VTRAV(ICO) .EQ.ZERO) GO TO 3
IF (1.EQ.1) GO TO 1
                IF (LIGNE.EQ.NORE) RETURN
                  LAR=LAR-1
              X=-VTRAV(ICO)/A(I+LIG)
  1
             M=1CO
000
              COMBINAISONS LINEAIRES
              DOZ J=2,LAR
                M = M + 1
                VTRAV(M)=VTRAV(M)+X*A(J+LIG)
  23
              CONTINUE
         CONTINUE
   4
       CONTINUE
       RETURN
       END
```

```
SUBROUTINE RETRI (A, LANGZ, NORE, MIN, MAX, VTRAV)
      IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)
      DIMENSION A (LARGZ+1) + VTRAV (1)
LIG=(MAX-MIN+1)#2
      L=MAX#2
      IF (MAX.LT.NORE) GO TO 1
         VTRAV(L)=VTRAV(L)/A(1,LIG)
        M = L - 1
        LIG1=LIG-1
         VTRAV(M)=(VTRAV(M)-A(2,LIG1)*VTRAV(L))/A(1,LIG1)
        L=L-2
        LIG=LIG-2
CCC
      BOUCLE REMONTANTE SUR LES LIGNES
  1
      IF (LIG.LE.O) RETURN
         LIG1=LIG-1
         M=L-1
         LAR=2*NORE-L+2
         IF (LAR.GT.LAHG2) LAH=LARG2
         I = L
         DO2 J=3.LAR
           \bar{I} = \hat{I} + 1
           ŸTŘAV(M)=VTRAV(M)-A(J,LIG1)*VTRAV(I)
           VTRAV(L)=VTRAV(L)-A(J-1,LIG)*VTRAV(I)
  2
         CONTINUE
         VTRAV(L)=VTRAV(L)/A(1.LIG)
         VTRAV(M) = (VTRAV(M) -A (2, LIG1) *VTRAV(L))/A(1, LIG1)
         L=L-2
         LIG=LIG-2
       GO
          TO
       END
: c
```

2.2

```
SUBROUTINE COMP(VTRAV, V, NORE2, X, PREC1, ICO)
          IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,0-Z)
DIMENSION VTRAV(1),V(1)
DATA ZERO,UN/0.0+00,1.0+00/
C COMPARAISUN DE VIRAV ET V
ENTREE:
C V NORME
SCRIIE:
C I/X PLUS GHANDE COMPOSANTE DE VTRAV
VIRAV NORME
PREC1 PLUS GRANDE DIFFERENCE RELATIVE ENTRE VTRAV ET V
(COMPOSANTE PAR COMPOSANTE)
V=VIHAV
C ICC=0 CALCUL CORRECT
ICC=1 VTRAV NUL
NOREZ=2*NORE
C CALCUL DE X
C CALCUL DE X
          X=ZERO
DO1 I=1,NORE2
PREC1=DABS(VTHAV(I))
IF(PREC1.LE.X) GO TO 1
                 X=PREC1
                 N = I
          CONTINUE
IF (X.GT.ZERO) GO TO 2
WRITE (3,100)
    1
              ICO=1
RETURN
    2
          X=UNJVTRAV(M)
          PREC1=ZEHO
          DOS I=1, NORE2
CCC
          NORMALISATION DE VTRAV
              VTRAV(I)=VTRAV(I)*X
0000
              COMPARAISON DE VTRAV ET V
CALCUL DE PRECI
              V(I)=V(T)-VTRAV(I)
IF(VTRAV(I).NE.ZERO) V(I)=V(I)/VTRAV(I)
V(I)=DABS(V(I))
              IF(V(I).GT.PREC1) PREC1=V(I)
CCC
              V=VTRAV
              V(I) = VTRAV(I)
    3
           CONTINUE
           ICO=0
RETURN
           FORMAT ( * O VECTEUR NUL *)
 100
           END
```

```
SUBROUTINE LAMBDA(A,N,V,VTRAV,GAMMA,RLAMB,PREC1)
       IMPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H, 0-Z)
      DIMENSION A(2,N,N),V(2,N),VTRAV(2,N),GAMMA(2),DGAMMA(2)
DATA ZERU,DELX,GUATRE/0.U+00,2.D+00,4.C+00/
       CALL MATRIC (GAMMA, A, N)
      DC 2 1=1.N
DO 1 J=1.2
VTRAV(J.1)=ZERO
       CONTINUE
Ē
       CONTINUE
       CC 4 I=1.N
       DO 3 J=I+N
      L=J-1+1
       vTRAV(1,1)=VTRAV(1,1)+A(1,L,I)*V(1,J)+A(2,L,I)*V(2,J)
       VTRAV(2,1)=VTRAV(2,1)+A(2,L,1)*V(1,J)-A(1,L,1)*V(2,J)
       IF (I.EQ.J) GO TO
       VTRAV(1,J)=VTRAV(1,J)+A(1,L,I) #V(1,I)+A(2,L,I) #V(2,I)
       VTRAV(2,J)=VTRAV(2,J)+A(2,L,I)*V(1,I)-A(1,L,I)*V(2,I)
3
       CONTINUE
4
       CONTINUE
       REAMB=ZERO
       RNORM=ZERO
      DO 6 I=1,N
DC 5 J=1,2
       ŘĽAMB=RĽAMB+V(J,I)*VTRAV(J,I)
       RNORK=RNORM+V(J,I)*V(J,I)
5
       CONTINUE
6
       CONTINUE
       RLAMB=RLAMB/RNORM
       DGAMMA(1)=ZERO
       DGAMMA(2)=ZERO
          7 I=1,N,2
       DC
       DGAMMA(1)=DGAMMA(1)+(V(2,1)+V(2,1)-V(1,1)*V(1,1))/QUATRE
       DGAMMA(2)=BGAMMA(2)-V(1,1)*V(2,1)/QUATRE
       V(2,1) = -V(2,1)
       J = I + I
       IF (J.EQ.N) GO TO 7
       DGAMMA(1)=DGAMMA(1)+(V(2,J)*V(2,J)-V(1,J)*V(1,J))/DEUX
       DGAMMA(2)=DGAMMA(2)-V(1,J)*V(2,J)/DEUX
       V(2,J)=-V(2,J)
       CONTINUE
DGAMMA(1) = DGAMMA(1) + V(2,N) + V(2,N) - V(1,N) + V(1,N)
7
       DGAMMA (2) = DGAMMA (2) - V (1, N) * V (2, N)
       V(2,N) = -V(2,N)
       DGAMMA(1)=DGAMMA(1)/RNORM
       DGAMMA (2) = DGAMMA (2) *DEUX/RNORM
       RNORM=DGAMMA(1) *DGAMMA(1) +DGAMMA(2) *DGAMMA(2)
       IF (RNORM.LE.ZERO)RETUHN
       RNORM=-RLAMB/RNORM
       PREC1=ZERO
       DO 8 I=1,2
       CGAMMA(I)=DGAMMA(I)*RNORM
       GAMMA(I)=GAMMA(I)+DGAMMA(I)
       IF (GAMMA(I).NE.ZERO) DGAMMA(I)=DGAMMA(I)/GAMMA(I)
DGAMMA(I)=DABS(DGAMMA(I))
       IF (DGAMMA(I).GT.PREC1) PREC1=DGAMMA(I)
       CONTINUE
8
       RETURN
       END
```

```
GARCUTINE DMRTIS(A,M,N)
[MPLICIT DOUBLE PRECISION (A-H,O-Z)
]IMENSION A(1)
 L. A: TABLEAU REEL CONTENANT LA MATRICE A TRANSPOSER.

SPRES EXECUTION, LA MATRICE TRANSPOSEE SE TROUVE DANS A.

2. M: NOMBRE DE LIGNES DE A.

3. N: NOMBRE DE COLONNES DE A.
 MN1=M#N-1
 MNN=MN1-N
 MN2=MN1-1
K = 0
I1=1
DO 8 I=2,MN2
IF(K-MNN) 2,2,3
N=K+N
 GOTO 4
J=K-MNN
 IF (J-11) 5,7,6
 N#U=NL
J=JN-JN/MN1*MN1
GCTO 4
IF(J.EQ.I1) GOTO 7
 J=J+1
 \tilde{T} = \tilde{A} (\tilde{I})
 A(I) = A(J)
 A(J) = T
 I1=I
 CONTINUE
 RETURN
 END
STEP WAIT CORE END DISC TIME START CODE PROGRAM 01 00.10 17 10*26*21 00 00.00 10*25*59 TERM FMGE
*****************************
                                         CORE-USE
                                                           TIME*DISC
                                                                                DISC-USE
TIME
                TIME * CORE
                                                                                         00%
                                                 819
                                                                00.44
00.00
                     80.00
                                   SHR SHR I/O-CALLS
                                                                                                       PI
/0-BYTES I/0-CALLS
33384
JT 10*26*23*
                                                                        CĂRDS
                                                                                        CĂRDS
                                                                                           00
                                                                           05
```