(11) Numéro de publication:

0 060 174

A1

(12)

A1

DEMANDE DE BREVET EUROPEEN

(21) Numéro de dépôt: 82400316.4

(22) Date de dépôt: 23.02.82

(5) Int. Cl.³: **H 01 P 1/208** H 01 P 1/217, H 01 P 1/219 H 01 P 7/10

(30) Priorité: 27.02.81 FR 8103987

(43) Date de publication de la demande: 15.09.82 Bulletin 82/37

(84) Etats contractants désignés: AT BE CH DE GB IT LI LU NL SE (71) Demandeur: THOMSON-CSF 173, Boulevard Haussmann F-75360 Paris Cedex 08(FR)

(72) Inventeur: Delaballe, Jacques

THOMSON-CSF SCPI 173, bld Haussmann

F-75360 Paris Cedex 08(FR)

(72) Inventeur: Fouillet, Jean

THOMSON-CSF SCPI 173, bld Haussmann

F-75360 Paris Cedex 08(FR)

(72) Inventeur: Osias, Alexandre

THOMSON-CSF SCPI 173, bld Hausmann

F-75360 Paris Cedex 08(FR)

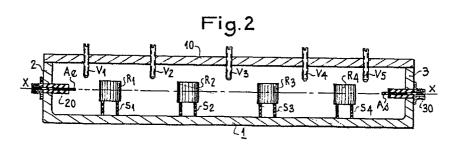
(74) Mandataire: Courtellemont, Alain et al, THOMSON-CSF SCPI 173, Bld Haussmann

F-75360 Paris Cedex 08(FR)

(54) Filtre passe-bande à résonateurs diélectriques.

(57) Ce filtre, présentant un grand coefficient de surtension, est réalisé à l'aide d'un guide d'ondes (1) dont les dimensions de la section sont de l'ordre de 2,5 fois celles de la section des résonateurs. Les éléments de couplage d'entrée (A_R) et de sortie (A_S) sont des antennes orientées selon l'axe longitudinal (XX) du guide; des résonateurs (R1-R4) sont disposés sensiblement selon ce même axe longitudinal. Les résonateurs sont excités selon le mode TM₀₁₁ et le transfert d'énergie se fait grâce aux lignes de champ du mode guidé

Application au domaine des filtres en hyperfréquences.



FILTRE PASSE-BANDE A RESONATEURS DIELECTRIQUES

La présente invention se rapporte à un filtre passe-bande à résonateurs diélectriques, comportant un guide d'ondes fonctionnant audessous de sa fréquence de coupure, une antenne d'entrée et une antenne de sortie respectivement disposées aux deux extrémités du guide et n résonateurs (n'entier positif) disposés en série à l'intérieur du guide.

Des filtres de ce type sont connus qui fonctionnent par couplage direct des résonateurs diélectriques avec les éléments de couplage d'entrée et de sortie. Ce couplage direct se fait par les champs rayonnés par les résonateurs diélectriques. Les coefficients de surtension à vide de ces filtres ne dépassent pas 4 000 en raison du mode de résonance TE₀₁₁ utilisé pour les résonateurs, ces derniers ne présentant pas un coefficient de surtension très important (par exemple 6 000 à 5 GHz), et en raison de ce que, pour obtenir le couplage important nécessaire au fonctionnement du filtre, l'élément de couplage (antenne ou boucle) doit être très proche du résonateur et ainsi détériore le coefficient de surtension.

10

15

20

En fait le mode TE₀₁₁ est utilisé dans ces filtres connus car il est facilement excitable en utilisant des antennes ou des boucles ; la hauteur et la largeur du guide d'ondes sont prises de l'ordre de trois fois plus grandes que , respectivement, la hauteur et le diamètre des résonateurs.

Il existe également des filtres passe-bande à résonateurs diélectriques qui fonctionnent en mode évanescent; dans ces filtres le couplage entre résonateurs s'effectue par l'intermédiaire des champs d'un guide d'ondes fonctionnant en dessous de sa fréquence de coupure tandis que le couplage des résonateurs extrèmes avec les éléments de couplage d'entrée et de sortie dont ils sont voisins se fait comme dans le cas précédent, c'est-à-dire que les éléments de couplage d'entrée et de sortie sont directement placés dans les lignes de champ des résonateurs. Mais, là encore, les coefficients de surtension ne dépassent pas 4 000.

Le but de la présente invention est de réaliser des filtres à résonateurs diélectriques, présentant un coefficient de surtension nettement supérieur à celui des filtres à résonateurs diélectriques connus.

Ceci est obtenu, en particulier, en utilisant le mode de résonance

 TM_{Oll} des résonateurs qui entraı̂ne une surtension supérieure à celle du mode TE₀₁₁.

Il est à noter qu'il a été démontré, lors de travaux effectués au laboratoire d'électronique des microondes de l'université de Limoges dans 5 un groupe de travail dirigé par MM. GARAULT et GUILLON, que le mode TM₀₁₁ d'un résonateur diélectrique cylindrique a un coefficient de surtension supérieur à celui du mode TE₀₁₁ ce qui laissait supposer que l'utilisation du mode TM_{OII} pouvait être avantageuse dans le cadre du fonctionnement de filtres à résonateurs diélectriques. Il est également à noter que la réalisation d'un tel filtre n'est pas évidente étant donné que, dans le mode TM₀₁₁, l'énergie électromagnétique est plus confinée (confined mode dans la littérature anglo-saxonne) au voisinage du résonateur, c'est-à-dire que le gradient d'énergie est plus grand et que, de ce fait, les problèmes de couplage sont plus ardus à résoudre.

Selon l'invention un filtre du type décrit au début de ce texte est principalement caractérisé en ce que, de manière à faire résonner les résonateurs selon le mode TM₀₁₁ et à faire propager dans le guide un mode TM dont la fréquence de coupure soit supérieure à celle du mode $\mathsf{TM}_{\mathsf{O},\mathsf{L},\mathsf{L}}$ des résonateurs, les dimensions de la section transversale du guide 20 sont de l'ordre de 2,5 fois les dimensions transversales des résonateurs, les résonateurs sont diposés sensiblement selon l'axe longitudinal du guide et les antennes sont disposées dans le sens de la propagation dans le guide.

15

La présente invention sera mieux comprise et d'autres caractéristiques apparaîtront à l'aide de la description ci-après et des 25 figures s'y rapportant qui représentent :

- la figure 1, un filtre selon l'invention, couvercle enlevé,
- la figure 2, une vue en coupe du filtre de la figure 1 avec son couvercle.
- la figure 3 une vue partielle en coupe longitudinale d'un autre filtre selon l'invention, 30
 - la figure 4 une autre vue partielle du filtre selon la figure 3.

Pour avoir un filtre passe-bande il faut que la fréquence de résonance des résonateurs soit inférieure à la fréquence de coupure du mode de propagation le plus bas excité dans le guide.

35 Pour faire résonner un résonateur, placé dans un guide d'ondes, selon le mode TM_{011} il ne faut pas exciter le mode fondamental (TE_{01}) du guide dont la fréquence de coupure est inférieure à la fréquence de résonance du mode TM_{011} des résonateurs diélectriques; pour éviter d'avoir ce problème il suffirait de prendre un guide d'ondes à section suffisamment faible par rapport à la longeur d'onde de travail mais il en résulterait des pertes par effet Joule importantes, dans les parois du guide.

Le principe est d'éviter d'exciter un mode TE du guide pour n'exciter qu'un mode de type TM, ce qui entraîne l'utilisation, comme éléments de couplage, d'antennes orientées suivant la direction de propagation dans le guide.

Par ailleurs afin d'éviter les pertes par effet Joule dans les parois la largeur et la hauteur de la section du guide seront prises de l'ordre de 2,5 fois respectivement le diamètre et la hauteur des résonateurs, étant entendu qu'il s'agit là d'une valeur moyenne et que si, par exemple, la hauteur du guide n'est que deux fois supérieure à la hauteur du résonateur, par contre sa largeur sera prise de l'ordre de trois fois plus grande que le diamètre du résonateur.

En ce qui concerne le mode de couplage entre l'antenne d'entrée et le premier résonateur, c'est-à-dire le résonateur le plus proche de cette antenne, il est à remarquer que la configuration des lignes de champ du mode guidé TM_{11} permet d'exciter le mode TM_{011} dans le premier résonateur; or pour exciter le mode TM_{11} dans le guide il faut que l'antenne d'entrée soit disposée selon l'axe longitudinal du guide car c'est là que le champ électrique est maximum en mode TM_{11} ; d'autre part l'antenne d'entrée peut être placée relativement loin du premier résonateur de manière à ne pas le perturber tout en y étant couplée de manière efficace par les lignes de champ.

En ce qui concerne le couplage entre deux résonateurs successifs, il est à noter qu'un résonateur résonnant selon le mode TM_{011} est assimilable à un dipôle électrique; or un dipôle électrique placé dans un guide d'ondes excite tous les modes du guide d'ondes qui ont une composante de champ électrique parallèle à la direction du dipôle donc notamment le mode TM_{11} , ce qui permet la transmission d'énergie d'un résonateur à l'autre par l'intermédiaire des champs de ce mode.

Pour ce qui est du couplage entre le dernier résonateur et l'antenne de sortie, ce qui a été dit pour le couplage entre l'antenne d'entrée et le premier résonateur s'applique, au sens de propagation près des ondes.

Ces considérations ont conduit aux réalisations selon les figures 1 à 4 qui correspondent à des filtres selon l'invention.

5

La figure 1 montre le filtre vu de dessus, couvercle enlevé et la figure 2 montre ce filtre, couvercle remis, vu dans une coupe par un plan perpendiculaire au plan de la figure 1 et passant par une droite XX de la 10 figure 1. Ces figures montrent que le filtre est formé par un guide d'ondes 1 associé, pour former un boîtier, à deux plaques, 2 et 3, solidaires de ses extrémités. Le couvercle dont il a été question ci-avant est un couvercle,10, qui apparaît sur la figure 2, il est constitué par l'un des côtés du guide d'ondes. Ce guide d'ondes est un guide d'ondes de section carrée de 30 mm de côté, et a une longueur de 206 mm.

Sur les figures 1 et 2 a été représenté l'axe longitudinal XX du guide d'ondes c'est-à-dire l'axe passant par le point d'intersection des diagonales des sections du guide. Deux antennes A_e, A_s, respectivement solidaires des plaques 2 et 3 par l'intermédiaire de prises de raccordement 20, 30 qui les isolent des plaques, sont disposées selon l'axe XX, c'est-àdire selon le sens de propagation des ondes dans le guide. Entre les antennes A et A sont successivement disposés, sensiblement selon l'axe XX, quatre résonateurs diélectriques R₁, R₂, R₃, R₄ qui reposent respectivement sur quatre supports S_1 , S_2 , S_3 , S_4 . Ces quatre supports sont des supports en couronnes réalisés en un matériau diélectrique à faible permittivité; ils reposent sur la face du guide d'ondes opposée au couvercle 10. Cette disposition des antennes A A et des résonateurs R, R_2 , R_3 , R_μ , comme il a été indiqué dans ce qui précède, permet que le couplage de l'antenne A_e avec le résonateur R₁, des résonateurs succes-30 sifs entre eux et du résonateur R_{μ} avec l'antenne de sortie A_{s} , se fasse par l'intermédiaire des lignes de champ du mode guidé TM11. Afin de rendre possible un réajustement du réglage du filtre, des vis d'accord V, à V₅ sont prévues; ces vis d'accord traversent le couvercle 10, sensiblement à mi-distance entre l'antenne d'entrée A et le résonateur R entre les 35 résonateurs R₁ et R₂, R₂ et R₃, R₃ et R₄ et entre le résonateur R₄ et l'antenne de sortie A_e.

20

Le filtre qui vient d'être décrit est un filtre méplat, à quatre pôles, conçu pour fonctionner à une fréquence moyenne de 4,9 GHz et présentant un coefficient de surtension Q_0 de 7 000 à 4,9 GHz. Les autres caractéristiques du filtre sont les suivantes :

- bande passante: 20 MHz
- réglage possible de la bande passante de + 10 %.

Les figures 3 et 4 correspondent à un autre exemple de réalisation de filtre selon l'invention. Dans cette réalisation le dispositif d'accord du 10 filtre selon les figures 1 et 2, constitué de vis d'accord (V₁ à V₅, figure 2), est supprimé et le filtre est accordable magnétiquement. Mais le guide d'ondes fonctionne toujours au-dessous de sa fréquence de coupure, les antennes et les résonateurs sont disposés comme dans le cas de la figure et les dimensions de la section transversale du guide sont encore de l'ordre 15 de 2,5 fois les dimensions transversales des résonateurs; ainsi là aussi les résonateurs résonnent selon le mode TM₀₁₁ et la propagation dans le guide se fait selon un mode TM dont la fréquence de coupure est supérieure à celle du mode TM₀₁₁, en l'occurrence il s'agira principalement du mode TM

La figure 3 montre un tronçon de guide rectangulaire 1 réalisé en laiton; ce tronçon de guide a une section intérieure de 30 mm pour son grand côté et de 20 mm pour son petit côté. Deux plaques métalliques 2, 3, également en laiton, ferment le tronçon de guide respectivement à ses deux extrémités; ces plaques métalliques sont, chacune, percées d'un trou 25 traversé par une prise de raccordement 20, 30 dont la partie centrale est constituée par un conducteur métallique linéaire qui se prolonge à l'intérieur du tronçon de guide sur une longueur d'environ 6 mm pour constituer une antenne du type dipôle électrique, A, A,

A l'intérieur du tronçon de guide 1 sont disposés, sur l'un des grands côtés, trois organes résonnants R₁-S₁, R₂-S₂, R₃-S₃; ces trois organes résonnants sont alignés dans le sens de la plus grande dimension du tronçon de guide et sont régulièrement espacés. A partir du grand côté du tronçon de guide 1, sur lequel il est fixé par collage, l'organe résonnant R_1-S_1 comporte successivement :

- un support \mathbf{S}_1 en forme d'anneau à section circulaire de $16~\mathrm{mm}$

de diamètre extérieur et de 4 mm d'épaisseur; ce support est réalisé en un matériau diélectrique à faible permittivité,

- un résonateur diélectrique classique 11 formé par un disque en titanate de zirconium dont la permittivité est égale à 36; ce disque a un diamètre de 10 mm et une épaisseur de 5 mm;
- un élément intercalaire 12 réalisé en un matériau diélectrique à faible constante diélectrique et faibles pertes; cet élément intercalaire se présente sous la forme d'un disque de 10 mm de diamètre et d'environ 2 mm d'épaisseur,
- et un élément ferrimagnétique 13, constitué d'un grenat de fer Yttrium se présentant également sous la forme d'un disque de 10 mm de diamètre et de 2,5 mm d'épaisseur.

L'élément intercalaire 12 produit un décalage, vers le haut dans le domaine des fréquences, de la bande de fonctionnement du filtre et ce décalage est d'autant plus grand que son épaisseur est plus forte. Cet élément permet donc, par un choix convenable de son épaisseur, d'ajuster, lors de la fabrication, la position de la bande de fréquences de fonctionnement du filtre tout en utilisant pour ce filtre les mêmes résonateurs diélectriques et les mêmes éléments ferrimagnétiques que pour d'autres filtres à bandes de fonctionnement légèrement différentes.

Les pièces S_1 -11-12-13, constituant l'organe résonnant R_1 - S_1 , sont assemblées par collage.

Les organes résonnants R_2 - S_2 et R_3 - S_3 sont identiques, au point de vue forme et constitution, à l'organe résonnant R_1 - S_1 .

Les organes résonnants R_1 - S_1 , R_2 - S_2 , R_3 - S_3 sont respectivement soumis à des champs magnétiques $\overrightarrow{H1}$, $\overrightarrow{H3}$, $\overrightarrow{H3}$ produits par des électroaimants extérieurs au tronçon de guide; l'électro-aimant qui produit le champ $\overrightarrow{H1}$ auquel est soumis l'organe résonnant R_1 - S_1 apparaîtra sur la 10 figure 14.

L'accord de fréquence du filtre selon la figure 3 est possible grâce aux éléments ferrimagnétiques, tels que 13, des organes résonnants. Cet accord est obtenu en modifiant, séparément pour chaque organe résonnant, la valeur du champ magnétique auquel est soumis chaque organe résonnant, c'est-à-dire en modifiant la valeur du courant d'excitation de l'électro-aimant produisant ce champ magnétique. Cette possibilité d'ac-

corder le filtre s'explique par le caractère gyromagnétique propre aux matériaux ferrimagnétiques: selon l'importance du champ appliqué aux éléments ferrimagnétiques des organes résonnants R₁-S₁, R₂-S₂, R₃-S₃, la répartition des lignes du champ électromagnétique à l'intérieur du tronçon de guide I varie plus ou moins, ce qui entraîne une variation plus ou moins importante de la fréquence de résonance du filtre.

Cette variation de fréquence de résonance du filtre est liée principalement à la nature et à la géométrie du résonateur diélectrique et de l'élément ferrimagnétique des organes résonnants R₁-S₁, R₂-S₂, R_3-S_3 .

10

15

Dans le cas de l'exemple décrit où le champ magnétique fourni par les électro-aimants peut varier de 0 à 1500 gauss la fréquence centrale du filtre peut varier de 4,8 GHz à 5,5 GHz, soit une variation relative de près de 15 %.

La figure 4 est une autre vue du filtre déjà représenté partiellement sur la figure 3. La figure 4 montre le tronçon de guide 1 vu en bout; la plaque 2 et la prise de raccordement 20 ont été enlevées de manière à permettre d'apercevoir l'organe résonnant R₁-S₁ placé à l'intérieur du tronçon de guide: Sur cette figure apparaît également un 20 électro-aimant L1 ; cet électro-aimant L1 est celui qui produit le champ magnétique HI dont il a été question lors de la description de la figure 3. Cet électro-aimant L1 comporte une pièce en U, 5, réalisée en fer extra doux (dans l'exemple décrit, ce fer est du type connu sous le nom de fer de Suède); les extrémités du U sont respectivement percées de deux trous 25 filetés à travers lesquels passent deux vis de réglage 50 et 51, également réalisées en fer extra doux; ces vis de réglage permettent de modifier l'écartement entre les deux pôles de l'électro-aimant. Un bobinage 52 est enroulé autour de la pièce en U et a son conducteur qui se prolonge, à ses deux extrémités, par, respectivement, deux fils de liaison 53 et 54; le 30 bobinage 52 est alimenté par une source de courant variable 4. Comme il a été dit plus avant, la variation de courant de la source 4 permet de faire varier le champ magnétique fourni par l'électro-aimant de 0 à 1500 gauss.

L'invention n'est pas limitée aux modes de réalisation décrits c'est ainsi qu'il est possible d'utiliser des guides cylindriques avec des résona-35 teurs fonctionnant selon le mode TM_{011} ; dans ce cas pour que le mode de fonctionnement du guide soit, comme avec les guides rectangulaires, un mode TM dont la fréquence de coupure soit supérieure à celle du mode TM₀₁₁ des résonateurs, il faut prendre le mode TM₀₁ ce qui conduit aux mêmes considérations, en ce qui concerne les dimensions et la disposition des éléments, qu'avec les guides rectangulaires.

Il est à remarquer que les éléments intercalaires tels que 12 (figures 3 et 4) peut être supprimés. Les éléments ferrimagnétiques sont alors directement en contact avec les résonateurs diélectriques et le réglage de la position de la bande de fréquences de fonctionnement du filtre doit alors se faire en modifiant le résonateur diélectrique ou l'élément ferrimagnétique, ou les deux à la fois ; dans la pratique de telles modifications sont plus gênantes que celles qui consistent à changer l'épaisseur du disque en matériau diélectrique à faibles pertes, constituant l'élément intercalaire.

REVENDICATIONS

- 1. Filtre passe-bande à résonateurs diélectriques, comportant un guide d'ondes (1) fonctionnant au-dessous de sa fréquence de coupure, une antenne d'entrée (A_e) et une antenne de sortie (A_s) respectivement disposées aux deux extrémités du guide et n résonateurs (n entier positif) (R₁-R₄) disposés en série à l'intérieur du guide, caractérisé en ce que, de manière à faire résonner les résonateurs selon le mode TM₀₁₁ et à faire propager dans le guide un mode TM dont la fréquence de coupure soit supérieure à celle du mode TM₀₁₁ des résonateurs, les dimensions de la section transversale du guide sont de l'ordre de 2,5 fois les dimensions transversales des résonateurs, les résonateurs sont disposées sensiblement selon l'axe longitudinal (XX) du guide et les antennes sont disposées dans le sens de la propagation dans le guide.
- Filtre passe-bande selon la revendication 1, caractérisé en ce que le guide est un guide rectangulaire, en ce que le mode de propagation dans le guide est le mode TM₁₁ et en ce que les résonateurs sont des résonateurs cylindriques.
- 3. Filtre passe-bande selon la revendication 1, caractérisé en ce qu'il comporte au moins un élément de réglage constitué par une vis d'accord (V₁ V₅) qui traverse la paroi du guide d'ondes et dont la profondeur de pénétration dans le guide d'ondes est ajustable.
- 4. Filtre passe-bande selon la revendication 1, caractérisé en ce que, de manière que le filtre soit accordable magnétiquement sur une grande largeur de bande, d'une part les n résonateurs sont des résonateurs composites (R₁, R₂, R₃) comportent chacun un résonateur diélectrique (11) proprement dit et un élément ferrimagnétique (13) disposés l'un audessus de l'autre, et d'autre part n électro-aimants (L1) extérieurs au guide sont associés respectivement aux n résonateurs composites pour y créer des champs magnétiques (HI, HZ, H3) réglables par modification de leur courant d'excitation.
 - 5. Filtre passe-bande selon la revendication 4, caractérisé en ce que les n champs magnétiques (HI, HZ, H3) sont réglables séparément.

30

6. Filtre passe-bande selon la revendication 4, caractérisé en ce que les n électro-aimants (L1) comportent chacun un moyen de réglage (50, 51) de l'écartement de leurs pôles respectifs.

7. Filtre passe-bande selon la revendication 4, caractérisé en ce que chaque résonateur composite comprend également un élément intercalaire (12) disposé entre le résonateur diélectrique proprement dit (11) et l'élément ferrimagnétique (13).

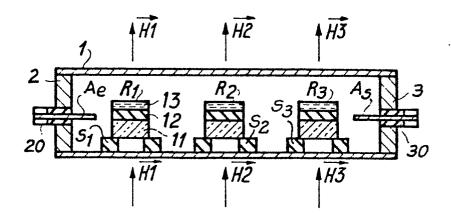
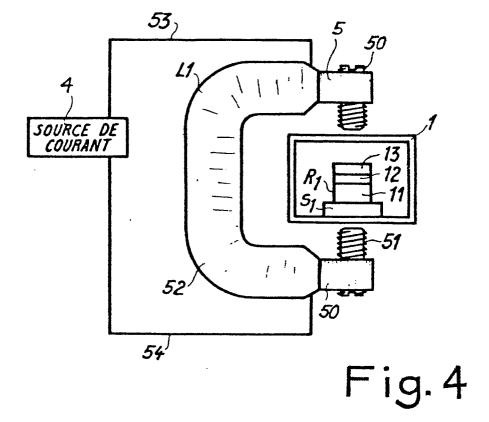


Fig.3



RAPPORT DE RECHERCHE EUROPEENNE

0060174 Numéro de la demande

EP 82 40 0316

DOCUMENTS CONSIDERES COMME PERTINENTS					
atégorie		indication, en cas de besoin, s pertinentes	A	evendication concernée	CLASSEMENT DE LA DEMANDE (Int. Cl. 3)
A	GB - A - 1 520 47	3 (MURATA)		1-3	
A	IEEE TRANSACTIONS THEORY AND TECHNI MTT-19, no. 3, ma NEW YORK (US) G.F. CRAVEN et al evanescent mode w filters for a pre loss characterist 308	QUES, volume rs 1971 . "The design aveguide bandr scribed insert	ass ion		H 01 P 1/208 1/217 1/219 7/10
	* pages 300 à 3	01, paragraphe	VI *	1	
A	IEEE TRANSACTIONS THEORY AND TECHNI no. 2, février 19 NEW YORK (US) M. VERPLANKEN et dipole resonances tors of very high pages 108-112	QUES, volume No 76 al. "The elector of ring resor	ric-		DOMAINES TECHNIQUES RECHERCHES (Int. Ci. 3) H 01 P
	* en entier *	P0 C-		1	
A	N. MARCUVITZ "Waveguide Handbook" première addition 1951, McGRAW-HILL BOOK COMPANY INC. NEW YORK (US) pages 56 à 59 * paragraphe 2.2: Rectangular waveguides", pages 56 à 59 *			1,2	
			./.		
Lieu de la recherche La Haye Lieu de la recherche La Haye Lieu de la recherche La Haye Date d'achèvement de la recherche 10-06-1982				L	Examinateur AUGEL
CATEGORIE DES DOCUMENTS CITES X: particulièrement pertinent à lui seul Y: particulièrement pertinent en combinaison avec un autre document de la même catégorie A: arrière-plan technologique O: divulgation non-écrite P: document intercalaire T: théorie ou principe à la base document de brevet antérieu date de dépôt ou après cette D: cité dans la demande L: cité pour d'autres raisons &: membre de la même famille, d					rieur, mais publié à la ette date s



RAPPORT DE RECHERCHE EUROPEENNE

EP 82 40 0316

			-2-
С	OCUMENTS CONSIDERES COMME PERTINENTS	CLASSEMENT DE LA DEMANDE (Int. Cl. ³)	
Catégorie	Citation du document avec indication, en cas de besoin, des parties pertinentes	Revendica- tion concernée	
A	<u>US - A - 2 207 845</u> (I. WOLFF)		
	* figure 1 *	1	
A	CONFERENCE PROCEEDINGS 8th EUROPEAN MICROWAVE CONFERECNE, 4-8 septembre 1978		
	MICROWAVE EXHIBITIONS AND PUBLISHERS LTD. SEVENOAKS (GB)		
	S. WATANABE et al. "Very high-Q, dielectric resonator voltage-controlled oscillators" pages 269 à 273		DOMAINES TECHNIQUES RECHERCHES (Int. Cl. ³)
	* en entier *	1,4,7	
A	US - A - 2 890 422 (H.M. SCHLICKE)		
	* en entier *	4,6	