



⑫ **FASCICULE DE BREVET EUROPEEN**

④⑤ Date de publication du fascicule du brevet :
07.12.94 Bulletin 94/49

⑤① Int. Cl.⁵ : **H01Q 3/24**

②① Numéro de dépôt : **91402287.6**

②② Date de dépôt : **21.08.91**

⑤④ **Dispositif formant antenne émettrice ou réceptrice d'ondes de haute fréquence.**

③⑩ Priorité : **21.08.90 FR 9010528**

④③ Date de publication de la demande :
04.03.92 Bulletin 92/10

④⑤ Mention de la délivrance du brevet :
07.12.94 Bulletin 94/49

⑧④ Etats contractants désignés :
AT BE CH DE DK ES GB GR IT LI LU NL SE

⑤⑥ Documents cités :
FR-A- 2 264 405
US-A- 3 218 645
US-A- 3 560 978
US-A- 4 260 994

⑦③ Titulaire : **SOCIETE D'ETUDES ET DE
REALISATION DE PROTECTION
ELECTRONIQUE INFORMATIQUE
ELECTRONIQUE SECURITE MARITIME
S.E.R.P.E.-I.E.S.M.
Eillage du Hirgoat,
ZI des 5 chemins
F-56520 Guidel (FR)**

⑦② Inventeur : **Audren, James**
7 Résidence Pen Glanic
F-56520 Guidel (FR)
Inventeur : **Brault, Patrice**
11 Rue Guédan
F-56100 Lorient (FR)

⑦④ Mandataire : **Berger, Helmut et al**
Cabinet Z. WEINSTEIN
20, avenue de Friedland
F-75008 Paris (FR)

EP 0 473 497 B1

Il est rappelé que : Dans un délai de neuf mois à compter de la date de publication de la mention de la délivrance du brevet européen toute personne peut faire opposition au brevet européen délivré, auprès de l'Office européen des brevets. L'opposition doit être formée par écrit et motivée. Elle n'est réputée formée qu'après paiement de la taxe d'opposition (Art. 99(1) Convention sur le brevet européen).

Description

La présente invention concerne un dispositif formant antenne émettrice ou réceptrice d'ondes de haute fréquence à diagramme de rayonnement d'orientation variable par rotation de celui-ci.

On connaît de tels dispositifs plus couramment appelés à guidage électronique consistant généralement en plusieurs antennes reliées par des réseaux à déphasage approprié créant un circuit de combinaison ou de distribution, le guidage consistant à faire varier un ou plusieurs réseaux à déphasage, voir US-A- 3,560,978.

Cependant, ces dispositifs connus nécessitent des réseaux complexes de déphasage et de multiples descentes d'antenne.

La présente invention a pour but d'éliminer les inconvénients ci-dessus en proposant un dispositif formant antenne émettrice ou réceptrice d'ondes de haute fréquence à diagramme de rayonnement d'orientation variable par rotation à l'aide d'un circuit électronique de commande, et caractérisé en ce qu'il comprend au moins trois tiges conductrices verticales parasites disposées concentriquement à une quatrième tige conductrice centrale verticale reliée au fil de descente d'antenne et en ce que les tiges parasites sont amenées périodiquement au moins individuellement à un potentiel de masse respectivement par des éléments de commutation commandés par le circuit de commande de façon que la ou les tiges parasites à la masse forment avec la tige centrale un ou des doublets accordés et que la ou les tiges parasites restantes non à la masse forment des éléments directeurs du rayonnement.

Avantageusement, le dispositif comprend quatre tiges parasites disposées symétriquement à la tige centrale et amenées à la masse successivement par le circuit de commande de façon que le diagramme de rayonnement ait une configuration cardioïde.

De préférence, le circuit de commande comprend un diviseur, dont les sorties délivrent les signaux de commande respectivement des éléments de commutation en synchronisme avec un signal d'horloge appliqué à l'entrée d'horloge du diviseur ayant une fréquence multiple de la fréquence de chaque signal de commande ou fréquence de rotation de l'antenne, le signal d'horloge comportant une partie de signal de réinitialisation du diviseur et étant transmis sur une ligne conductrice reliée au fil de descente d'antenne.

Le circuit de commande comprend de plus un circuit de formation du signal d'horloge comprenant un microprocesseur ou un compteur-décodeur délivrant deux signaux de commande, l'un d'activation ou de désactivation d'un transistor à la fréquence multiple de la fréquence de rotation de l'antenne et l'autre d'activation d'un autre transistor pendant une durée correspondant audit multiple de la fréquence de rotation de l'antenne à chaque période de rotation de l'an-

tenne, les collecteurs des deux transistors étant reliés en commun et un transistor émetteur-suiveur, dont la base est commandée par les collecteurs en commun des deux autres transistors et fournissant sur la ligne de transmission précitée le signal d'horloge présentant un niveau bas de tension constituant la partie de réinitialisation du diviseur appliqué à ce dernier par un transistor de réinitialisation, suivi de niveaux hauts de tension appliqués à l'entrée d'horloge du diviseur par un transistor porté à saturation par ces niveaux hauts.

Le dispositif comprend de plus deux inductances de valeurs suffisantes pour isoler le signal de haute fréquence passant la ligne de transmission précitée du circuit de commande des éléments de commutation.

Avantageusement, les éléments de commutation sont constitués par des diodes, dont les cathodes sont reliées en commun au potentiel de masse et les anodes reliées respectivement aux extrémités inférieures des tiges parasites, qui sont également reliées respectivement aux sorties du diviseur du circuit de commande par l'intermédiaire de résistances.

L'invention sera mieux comprise et d'autres buts, caractéristiques, détails et avantages de celle-ci apparaîtront plus clairement au cours de la description explicative qui va suivre faite en référence aux dessins schématiques annexés donnés uniquement à titre d'exemple illustrant un mode de réalisation de l'invention et dans lesquels.

La figure 1 représente une vue schématique en perspective de l'antenne conforme à l'invention associée à un circuit de commande.

La figure 2 représente un schéma électronique du circuit de commande.

La figure 3 représente des signaux de commande d'éléments de commutation associés à l'antenne.

La figure 4 représente le diagramme de rayonnement de l'antenne de la figure 1.

En se reportant aux figures, l'antenne conforme à l'invention, utilisée comme radiogoniomètre, comprend de préférence quatre tiges conductrices parasites verticales 1-4 disposées symétriquement à une tige centrale conductrice verticale 5 en étant très proches de cette dernière, par exemple d'une distance de $0,14 \lambda$, où λ est la longueur d'onde du signal de haute fréquence émis ou reçu par l'antenne. La longueur de chacune des tiges verticales 1-5 correspond à $1/4 \lambda$. La tige centrale 5 a son extrémité inférieure reliée électriquement à un fil de descente d'antenne 6 raccordé à un émetteur ou un récepteur (non représenté) du signal de haute fréquence. Les tiges parasites 1-4 ont chacune de leurs extrémités supérieures prolongées par une section horizontale 1a-4a dirigée vers l'extrémité supérieure de la tige centrale 5 afin d'augmenter la capacité de la tige centrale 5 par rapport à chaque tige environnante parasite 1-4. Les extrémités inférieures des tiges parasites 1-4 sont re-

liées respectivement aux anodes de quatre diodes à capacité variable 7-10, dont les cathodes sont reliées en commun à un potentiel de masse (0 volt). Les extrémités inférieures des tiges 1-4 sont également reliées respectivement à des résistances 11-14, dont les bornes opposées à celles reliées aux tiges 1-4 sont reliées respectivement à quatre sorties d'un circuit électronique de commande 15. Le circuit 15 est adapté pour fournir périodiquement des signaux de commande VA, VB, VC, VD respectivement des diodes 7-10 à travers les résistances 11-14 de façon à rendre les diodes 7-10 successivement conductrices et porter ainsi successivement les tiges parasites 1-4 au potentiel de masse.

Le circuit de commande 15 comprend un diviseur octal 16, connu en soi, dont les sorties Q0 à Q3 délivrent respectivement les signaux de commande VA à VD des diodes 7-10 par les résistances 7-14 en synchronisme avec un signal d'horloge S obtenu à partir d'un circuit de formation 17 qui sera décrit ultérieurement. L'entrée d'horloge CLK du diviseur 16 est reliée à la jonction commune de deux résistances R1 et R2, la résistance R1 ayant son autre borne reliée à la masse tandis que l'autre borne de la résistance R2 est reliée au collecteur d'un transistor T1, dont la base est reliée à un potentiel positif d'alimentation et à une borne d'un condensateur C1, dont l'autre borne est reliée à la masse. L'émetteur du transistor T1 est relié à la cathode d'une diode D1 de protection en polarisation inverse de la base-émetteur du transistor T1. L'anode de la diode D1 est reliée à une résistance R3 également reliée à la base d'un transistor T2 de réinitialisation du diviseur 16. Une résistance R4 est reliée entre la base du transistor T2 et la masse. Le transistor T2 a son émetteur relié à la masse et son collecteur relié à l'entrée de réinitialisation ou de remise à zéro du diviseur 16. Une résistance R5 relie également le collecteur du transistor T2 au potentiel positif d'alimentation. Une inductance L1 relie l'anode de la diode D1 au conducteur central 18 d'un câble coaxial, lequel conducteur 18 est relié au fil de descente d'antenne 6 par l'intermédiaire, si nécessaire, d'un condensateur C2.

Le circuit de formation 17 comprend un transistor T3 branché en émetteur-suiveur avec une diode D2 protégeant la jonction base-émetteur du transistor T3, dont l'émetteur est relié à une résistance R5 en série avec une inductance L2 reliée au conducteur 18. Le collecteur du transistor T3 est relié au potentiel positif d'alimentation et à une résistance R6, dont l'autre borne est reliée d'une part à un condensateur C3 ayant son autre borne à la masse et d'autre part à une résistance R7 ayant son autre borne reliée à la base du transistor T3. La base du transistor T3 est ainsi connectée par la résistance R7 à une alimentation découplée par le condensateur C3 et activé par la résistance R6 à partir de l'alimentation principale. Le circuit 17 comprend de plus deux transistors T4 et T5,

dont les bases sont reliées respectivement à deux résistances R8 et R9. Le collecteur du transistor T4 est relié à une résistance R10 ayant son autre borne reliée à la base du transistor T3 tandis que le transistor T5 a son collecteur relié directement à la base du transistor T3. Les transistors T4 et T5 ont de plus leurs émetteurs reliés à la masse. Les bases des transistors T4 et T5 sont commandées au travers des résistances R8 et R9 par des signaux provenant d'un circuit 19, qui peut être constitué par un microprocesseur ou un compteur-décodeur. Plus précisément, le circuit 19 est adapté pour activer ou désactiver le transistor T4 par un signal ayant une fréquence quatre fois supérieure à la fréquence F_r de rotation de l'antenne ou la fréquence de chaque signal de commande VA, VB, VC et VD de commande des diodes 7-10. Le circuit 19 est de plus adapté pour activer le transistor T5 par un signal pendant une durée correspondant à quatre fois la fréquence de rotation de l'antenne F_r à chaque rotation complète de l'antenne, c'est-à-dire que le transistor T5 est activé une fois à chaque rotation de l'antenne pendant un quart de période de la période de rotation. En choisissant convenablement les résistances R6, R7 et R10, la tension au conducteur 18 a la forme du signal S. Ainsi, le signal S comporte une partie P1 d'un niveau de tension d'approximativement 0 volt et d'une période du quart de la période correspondant à la fréquence F_r et trois parties d'horloge P2-P4, chacune d'une période correspondant à quatre fois la fréquence F_r . A l'extrémité du conducteur 18, côté antenne, l'inductance L1 alimente le circuit délivrant les signaux de commande VA-VD ; le conducteur central 18 du câble coaxial étant par ailleurs relié à l'émetteur ou au récepteur des signaux de haute fréquence par l'intermédiaire d'un condensateur C4. La valeur de chaque inductance L1 et L2 doit être suffisante pour isoler le signal de haute fréquence passant le conducteur 18 du circuit 15.

Le fonctionnement du circuit de commande de l'antenne ressort déjà de la description qui en a été faite ci-dessus et va être maintenant expliqué brièvement.

Le circuit 19 attaque les bases des transistors T4 et T5 par les signaux définis ci-dessus et la base du transistor T3 est commandée par les collecteurs des transistors T4 et T5 de façon à fournir, par l'intermédiaire de la résistance R5 et de l'inductance L2 le signal S. Le courant provenant de l'inductance L1, par l'intermédiaire de la diode D1 et du transistor T1, charge la ligne d'alimentation du condensateur C1 à une tension proche de la tension d'alimentation de départ, qui est en fait la tension au condensateur C3 moins les trois chutes de tension de diode, pendant les trois niveaux de tension les plus élevés des parties P2, P4 du signal S. Pendant les trois niveaux hauts, le transistor T1 sature et fournit trois signaux d'horloge au diviseur 16 par l'intermédiaire des résis-

tances R1 et R2. Pendant la période de basse tension de la partie P1 du signal S, le transistor T2 est désactivé car sa tension de base provenant des résistances R3 et R4 est trop basse. Le transistor désactivé T2 fournit alors une impulsion positive de remise à zéro du diviseur 16 de façon à mettre ainsi en place une séquence des sorties Q0, Q1, Q2, Q3 du diviseur 16 en synchronisme avec la forme d'onde du signal S. Ainsi, à l'instant de remise à zéro du diviseur 16, la sortie Q0 de celui-ci fournit la tension VA de commande de la diode 7, les sorties Q1 à Q3 étant au potentiel de 0 volt. A l'apparition de la première impulsion d'horloge appliquée au diviseur 16, la sortie Q1 de celui-ci fournit le signal de commande VB de la diode 8 en même temps que se termine le signal de commande VA, les sorties Q2 et Q3 étant toujours au potentiel de 0 volt. A l'apparition de la deuxième impulsion d'horloge, la sortie Q2 fournit le signal de commande VC de la diode 9 en même temps que se termine le signal de commande VB, les sorties Q0 et Q3 étant à 0 volt. A l'apparition de la troisième impulsion d'horloge, la sortie Q3 du diviseur 16 fournit la tension de commande VD de la diode 10 en même temps que se termine le signal de commande VC avec les sorties Q0 et Q1 au potentiel de 0 volt.

Les diodes 7 à 10 sont ainsi polarisées successivement en condition passante ou condition de haute capacité respectivement par les signaux de commande VA à VD à la fréquence de chacun de ces signaux ou fréquence de rotation de l'antenne Fr. Dans ces conditions, les tiges parasites 1-4 de l'antenne sont successivement mises à la masse à la fréquence des signaux de commande VA-VD. Ainsi, lorsque la tige 1 est mise à la masse, elle constitue alors avec la tige centrale 5 un doublet accordé ou antenne en boucle accordée en vertu de la capacité rencontrée au niveau des extrémités des tiges 1 et 5. La tige 3, diamétralement opposée à la tige 1, se comporte alors comme élément directeur parasite, électriquement court (en ce qui concerne sa longueur effective) et espacé de $0,14 \lambda$ par rapport à l'antenne active formée par les tiges 1 et 5. Si l'on considère l'antenne comme étant émettrice, la majeure partie de l'excitation due au champ rayonnant et dirigée vers la tige 3 provient de la tige centrale 5 du fait que la tige 3 est beaucoup plus proche de la tige 5 que de la tige 1 formant doublet accordé avec la tige 5. Inversement, les tiges 2 et 4 reçoivent une excitation du champ rayonnant considérable de la part de la tige 1, qui tend à annuler l'excitation provenant de la tige centrale 5 et, en conséquence, l'effet des tiges parasites 2 et 4 sur la répartition du champ est moins important que l'effet de la tige 3. Il en résulte que le diagramme de rayonnement a la forme cardioïde représentée en figure 4 lorsque les tiges 1 et 5 forment un doublet accordé. En commutant tour à tour les diodes 7 à 10, on obtient une rotation de la forme cardioïde par incréments de 90° avec bien entendu une durée de chaque signal de

commande VA-VD adéquate.

L'antenne a été décrite comme comprenant quatre tiges parasites autour d'une tige centrale mais il est bien entendu que l'antenne peut comporter trois tiges verticales parasites disposées concentriquement à la tige verticale centrale de façon à être équidistante les unes des autres de 120° avec trois diodes de commutation associées respectivement aux trois tiges parasites et commandées par le circuit de commande 15, dont le diviseur délivrerait sur ses trois sorties Q0 à Q3 les trois signaux de commande VA-VC de commutation des diodes correspondantes de façon à obtenir une rotation du diagramme de rayonnement par incréments de 120° . Dans de tels cas, lorsque l'une des tiges parasites sera amenée à la masse, les deux autres tiges parasites en l'air se comporteront comme des éléments directeurs. Il est de plus à noter que le signal d'horloge S comportera une partie P1 de réinitialisation du diviseur 16 d'une durée égale au tiers de la période de rotation de l'antenne et deux parties P2 et P3 de niveaux hauts d'une fréquence de trois fois la fréquence Fr.

L'antenne peut également fonctionner avec plus que quatre tiges parasites autour de la tige centrale sans sortir du cadre de la présente invention.

De plus, l'antenne peut également fonctionner en commutant en condition passante trois diodes avec la diode restante, dans le cas de quatre diodes associées respectivement à quatre tiges parasites, en condition bloquante, ou encore avec deux diodes adjacentes en position passante et les deux autres diodes en position bloquante.

Par ailleurs, l'antenne peut être utilisée en position inversée par rapport à celle de la figure 1 si cela est nécessaire comme cela est par exemple le cas sur les hélicoptères, les avions, et... Enfin, le signal d'horloge S, au lieu d'être transmis sur le fil conducteur 18 au diviseur 16 à travers les enroulements L1 et L2 et les transistors T1 et T2, peut être transmis sur un fil conducteur indépendant non relié au fil de descente d'antenne 6.

Cependant, malgré toutes les modifications possibles signalées ci-dessus de l'antenne, le meilleur mode de réalisation est celui tel que décrit en référence aux figures 1 à 4.

L'antenne conforme à l'invention a ainsi pour avantage qu'elle n'exige pas de plan de sol, ne nécessite qu'une seule descente d'antenne et est guidée électriquement par des éléments de commutation commandés par un circuit électronique de conception relativement simple, ces éléments de commutation pouvant être constitués, à la place des diodes, par des transistors, des dispositifs à effet de champ, voire même des relais.

Revendications

1. Dispositif formant antenne émettrice ou réceptrice d'ondes de haute fréquence à diagramme de rayonnement d'orientation variable par rotation à l'aide d'un circuit électronique de commande, comprenant au moins trois tiges conductrices verticales parasites (1-3) disposées concentriquement à une quatrième tige conductrice centrale verticale (5) reliée au fil de descente d'antenne (6) et en ce que les tiges parasites sont amenées périodiquement au moins individuellement à un potentiel de masse respectivement par des éléments de commutation (7-9) commandés par le circuit de commande (15) de façon que la ou les tiges parasites (1-3) forment avec la tige centrale (5) un ou des doublets accordés et que la ou les tiges parasites restantes non à la masse forment des éléments directeurs du rayonnement, caractérisé en ce que les tiges parasites (1-3) sont situées à une distance de la tige centrale (5) égale à $0,14 \lambda$ et ont avec la tige centrale (5) une longueur égale à $1/4 \lambda$ où λ est la longueur d'onde, et en ce que les tiges parasites ont chacune de leur extrémité supérieure prolongée par une section horizontale (1a-3a) dirigée vers la tige centrale (5) de façon à augmenter la capacité de cette dernière par rapport à chaque tige parasite. 5 10 15 20
2. Dispositif selon la revendication 1, caractérisé en ce que qu'il comprend quatre tiges parasites (1-4) disposées symétriquement à la tige centrale (5) et amenées à la masse successivement par le circuit de commande (15) de quatre éléments de commutation (7-10) de façon que le diagramme de rayonnement ait une configuration cardioïde. 25 30
3. Dispositif selon la revendication 1 ou 2, caractérisé en ce que le circuit de commande (15) comprend un diviseur (16), dont les sorties (Q0-Q3) délivrent les signaux de commande (VA-VD) respectivement des éléments de commutation (7-10) en synchronisme avec un signal d'horloge (S) appliqué à l'entrée horloge du diviseur (16) ayant une fréquence multiple de la fréquence de chaque signal de commande (VA; VB; VC; VD) ou fréquence de rotation de l'antenne (Fr), le signal d'horloge (S) comportant une partie (P1) de signal de réinitialisation du diviseur (16) et étant transmis sur une ligne conductrice (18) reliée au fil de descente de l'antenne (6). 35 40 45 50
4. Dispositif selon la revendication 3, caractérisé en ce que le circuit de commande (15) comprend de plus un circuit (17) de formation du signal d'horloge (S) comprenant un microprocesseur ou un compteur-décodeur (19) délivrant deux signaux 55

de commande, l'un d'activation ou de désactivation d'un transistor (T4) à la fréquence multiple de la fréquence de rotation de l'antenne (Fr) et l'autre d'activation d'un autre transistor (T5) pendant une durée correspondant audit multiple de la fréquence de rotation de l'antenne (Fr) à chaque période de rotation de l'antenne, les collecteurs des transistors (T4, T5) étant reliés en commun, et un transistor émetteur-suiveur (T3), dont la base est commandée par les collecteurs en commun des deux autres transistors (T4, T5) et fournissent sur la ligne de transmission (18) précitée le signal d'horloge (S) présentant un niveau bas de tension constituant la partie de réinitialisation du diviseur (16) appliqué à ce dernier par un transistor de réinitialisation (T2), suivi de niveaux hauts de tension appliqués à l'entrée horloge du diviseur (16) par un transistor (T1) porté à saturation par ces niveaux hauts.

5. Dispositif selon la revendication 3 ou 4, caractérisé en ce qu'il comprend deux inductances (L1, L2) de valeur suffisante pour isoler le signal de haute fréquence passant à travers la ligne de transmission (18) précitée du circuit de commande (15).
6. Dispositif selon l'une des revendications précédentes, caractérisé en ce que les éléments de commutation (7-10) sont constitués par des diodes, dont les cathodes sont reliées en commun en potentiel de masse et les anodes reliées respectivement aux extrémités inférieures des tiges parasites (1-4), qui sont également reliées respectivement aux sorties (Q0, Q1, Q2, Q3) du diviseur (16) par l'intermédiaire de résistances (11-14).
7. Dispositif selon l'une des revendications précédentes, caractérisé en ce qu'il est utilisé comme radiogoniomètre.

Claims

1. Antenna device for radiation and reception of high frequency waves having a radiation pattern the orientation of which is variable by rotation through an electronic control circuit, comprising at least three conducting vertical interference rods (1-3) concentrically arranged with respect to a fourth vertical central conducting rod (5) coupled to an antenna falling line (6), with the interference rods being periodically and at least individually connected to a ground potential respectively by switching elements (7-9) controlled by the control circuit (15) so that the interference rod or rods (1-3) form with the central rod (5) one or a

multitude of tuned doublets and that the remaining interference rod or rods non coupled to ground constitute radiation directing elements, characterized in that the interference rods (1-3) are located at a distance from the central rod (5) which is equal to 0.14λ and have with the central rod a length equal to $1/4 \lambda$, where λ is the wave length, and in that the interference rods have each their upper end prolonged by a horizontal section (1a-3a) directed towards the central rod (5) in a way to increase the capacity of that latter with respect to each interference rod.

2. Device according to claim 1, characterized in that it comprises four interference rods (1-4) symmetrically arranged with respect to the central rod (5) and successively coupled to ground by the control circuit (15) of four switching elements (7-10) so that the radiation pattern has a cardioid shape.

3. Device according to claim 1 or 2, characterized in that the control circuit (15) comprises a divider (16) the outputs (Q0-Q3) of which provide the control signals (VA-VD) respectively for the switching elements (7-10) in synchronism with a clock signal (S) applied to the clock input of the divider (16), having a frequency which is a multiple of the frequency of each control signal (VA; VB; VC; VD) or of the rotation frequency of the antenna (Fr), the control signal (S) comprising a signal portion (P1) for reinitialization of the divider (16) and being transmitted to a conductor line (18) connected to the falling antenna line (6).

4. Device according to claim 3, characterized in that the control circuit (15) comprises further a circuit (17) for producing the clock signal (S), comprising a microprocessor or a counter-decoder (19) providing two control signals, one for switching on or off a transistor (T4) at a frequency which is a multiple of the rotation frequency of the antenna (Fr) and the other for switching on another transistor (T5) during a period corresponding to the multiple of the rotation frequency of the antenna (Fr) at each rotation period of the antenna, the collectors of the transistors (T4, T5) being connected with one another and with a emitter-follower transistor (T3) the base of which is controlled by the common collectors of the two other transistors (T4, T5) and providing on said transmission line (18) the clock signal (S) having a low tension level constituting the reinitialization portion for the divider (16), applied to that latter through a reinitialization transistor (T2), followed by high tension levels applied to the clock input of the divider (16) by a transistor (T1) put into saturation by these high levels.

5. Device according to claim 3 or 4, characterized in that it comprises two inductances (L1, L2) having a value sufficient for isolating the high frequency signal passing through the said transmission line (18) of the control circuit (15).

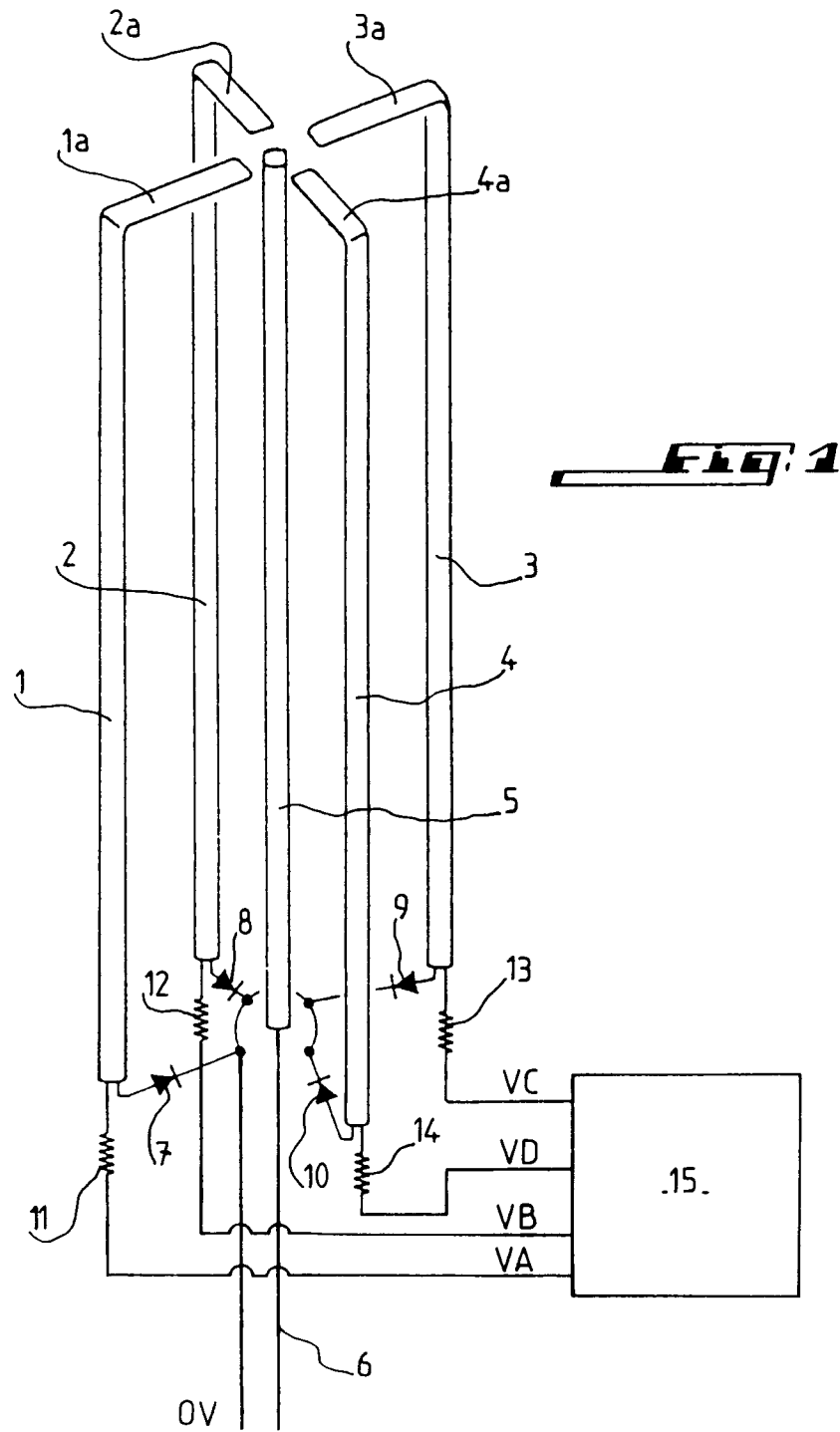
6. Device according to any of the foregoing claims, characterized in that the switching elements (7-10) are formed by diodes the cathodes of which are coupled to one another and to ground potential and the anodes of which are respectively coupled to the lower ends of the interference rods (1-4) which are also connected respectively to the outputs (Q0, Q1, Q2, Q3) of the divider (16) by means of resistors (11-14).

7. Device according to any of the foregoing claims, characterized in that it is used as radiogoniometer.

Patentansprüche

1. Antennenvorrichtung zum Aussenden und Empfang von Hochfrequenzwellen mit einem Strahlungsdiagramm, dessen Ausrichtung durch Drehung mit Hilfe einer elektronischen Steuerschaltung veränderbar ist, mit wenigstens drei vertikalen leitenden Störstäben (1-3), die konzentrisch zu einem vierten vertikalen zentralen leitenden Stab (5), der mit einem Antennenfalleiter (6) verbunden ist, angeordnet ist und wobei die Störstäbe periodisch wenigstens individuell jeweils mit einem Erdpotential durch Schaltelemente (7-9) verbunden sind, die von der Steuerschaltung (15) so gesteuert werden, dass der oder die Störstäbe (1-3) mit dem zentralen Stab (5) einen oder gestimmte Dipole bilden und dass der oder die verbleibenden Störstäbe, die nicht geerdet sind, Strahlungsrichtungs-elemente bilden, dadurch gekennzeichnet, dass die Störstäbe (1-3) an einer Entfernung von dem zentralen Stab (5) angeordnet sind, die gleich $0,14 \lambda$ ist und mit dem zentralen Stab (5) eine Länge gleich $1/4 \lambda$ haben, wo λ die Wellenlänge ist, und dass die Störstäbe jeweils an ihrem äusseren Ende durch einen horizontalen Bereich (1a-3a) verlängert sind, der zum zentralen Stab (5) hingerichtet ist, so dass die Kapazität von letzterem bezogen auf jeden Störstab erhöht wird.
2. Vorrichtung nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, dass sie vier Störstäbe (1-4) besitzt, die symmetrisch zum zentralen Stab (5) angeordnet sind und nacheinander durch die Steuerschaltung (15) von vier Steuerelementen (7-10) an Masse oder Erde gelegt werden, so dass das Strahlungsdiagramm eine herzförmige Gestalt hat.

3. Vorrichtung nach Anspruch 1 oder 2, dadurch gekennzeichnet, dass die Steuerschaltung (15) einen Teiler (16) besitzt, dessen Ausgänge (Q0-Q3) die Steuersignale (VA-VD) der jeweiligen Schaltelemente (7-10) synchron mit einem Taktsignal (S) liefern, das an den Takteingang des Teilers (16) anlegt, der eine Frequenz hat, die ein Vielfaches der Frequenz jedes Steuersignals (VA; VB; VC; VD) oder der Drehfrequenz der Antenne (Fr) ist, wobei das Taktsignal (S) einen Signalteil (P1) zur Wiederinitialisierung des Teilers (16) hat und an einen Leiter (18) übertragen wird, der mit dem Antennenfalldraht (6) verbunden ist. 5 10
4. Vorrichtung nach Anspruch 3, dadurch gekennzeichnet, dass die Steuerschaltung (15) ferner eine Schaltung (17) zur Bildung des Taktsignals (S) besitzt, die einen Mikroprozessor oder einen Zähler-Dekoder (19) besitzt, der zwei Steuersignale liefert, eines zur Erregung oder zur Entregung eines Transistors (T4) mit der Frequenz, die ein Vielfaches der Drehfrequenz der Antenne (Fr) ist und das andere zur Aktivierung eines anderen Transistors (T5) während einer Zeitdauer, die dem Vielfachen der Drehfrequenz der Antenne (Fr) bei jeder Drehperiode der Antenne entspricht, wobei die Kollektoren der Transistoren (T4, T5) miteinander und mit einem Emitter-Folgertransistor (T3) verbunden sind, dessen Basis von den gemeinsamen Kollektoren der zwei anderen Transistoren (T4, T5) gesteuert wird, und an die genannte Übertragungsleitung (18) das Taktsignal (S) geben, das ein niedriges Spannungsniveau hat, das den Wiederinitialisierungsteil des Teilers (16) bildet, das an letzterem über einen Wiederinitialisierungstransistor (T2) angelegt wird, und auf das hohe Spannungsniveaus folgen, die an den Takteingang des Teilers (16) über einen Transistor (T1) angelegt werden, der durch die hohen Niveaus in einen Sättigungszustand gebracht wird. 15 20 25 30 35 40
5. Vorrichtung nach Anspruch 3 oder 4, dadurch gekennzeichnet, dass sie zwei Induktivitäten (L1, L2) besitzt, deren Wert ausreicht, um das Hochfrequenzsignal, das durch die genannte Übertragungsleitung (18) der Steuerschaltung (15) gelangt, zu isolieren. 45
6. Vorrichtung nach einem der vorangehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, dass die Steuerelemente (7-10) von Dioden gebildet werden, deren Katoden miteinander und mit einem Massepotential verbunden sind, und deren Anoden jeweils mit den unteren Enden der Störstäbe (1-4) verbunden sind, die ebenfalls jeweils mit den Ausgängen (Q0, Q1, Q2, Q3) des Teilers (16) durch Widerstände (11-14) verbunden sind. 50 55
7. Vorrichtung nach einem der vorangehenden Ansprüche, da durch gekennzeichnet, dass sie als Radiogoniometer verwendet wird.



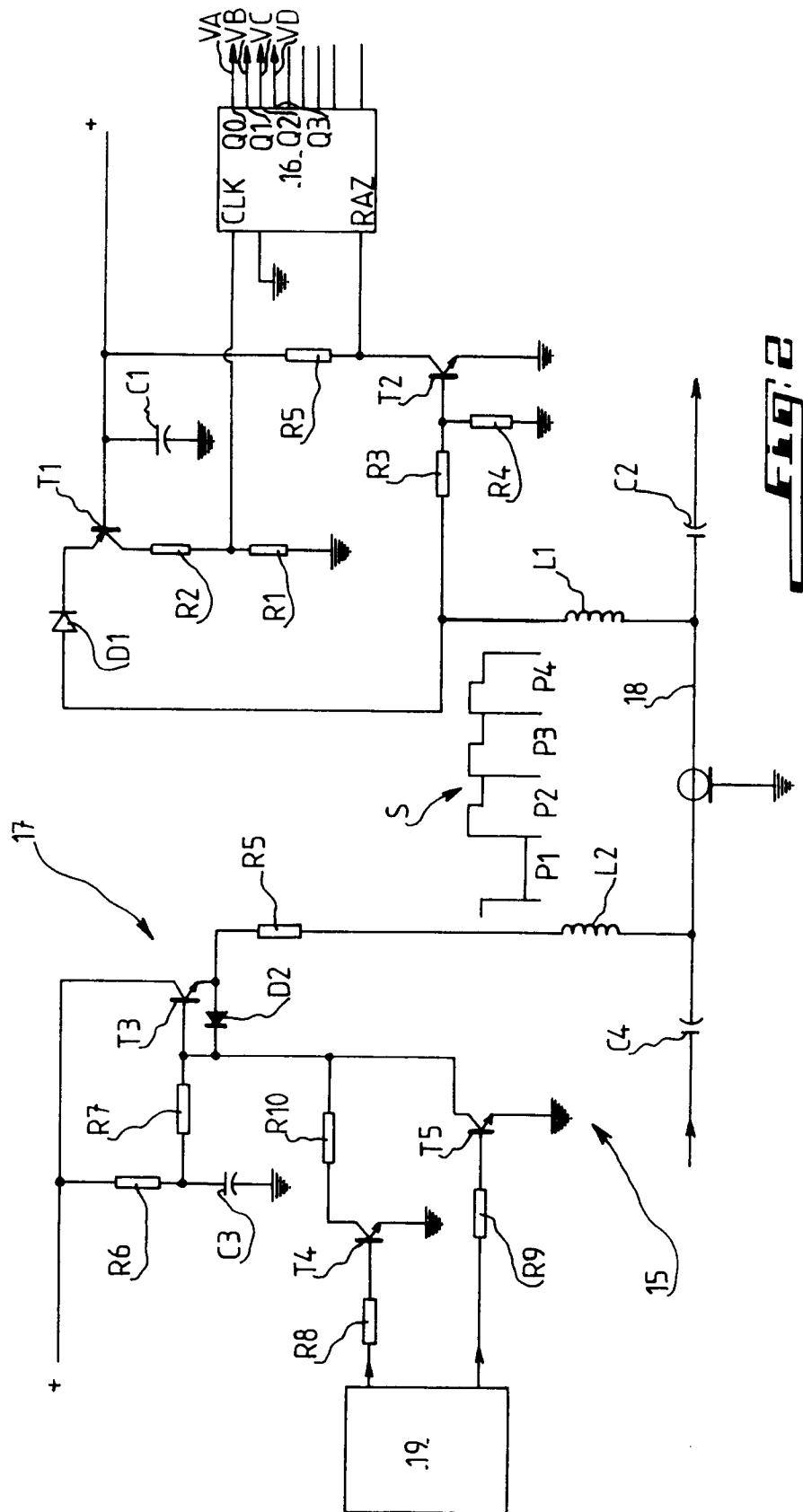


FIG. 2

