



11 Numéro de publication:

0 654 768 A1

(12)

DEMANDE DE BREVET EUROPEEN

(21) Numéro de dépôt: 95100614.7

(51) Int. Cl.6: G08B 13/16

22 Date de dépôt: 21.05.93

Cette demande a été déposée le 18 - 01 - 1995 comme demande divisionnaire de la demande mentionnée sous le code INID 60.

3 Priorité: 26.05.92 FR 9206417

43 Date de publication de la demande: 24.05.95 Bulletin 95/21

Numéro de publication de la demande initiale en application de l'article 76 CBE : 0 572 302

Etats contractants désignés:
DE GB IT NL

Demandeur: VALEO ELECTRONIOUE
2 rue Fernand Pouillon
F-94042 Creteil Cédex (FR)

23 rue Louis Pouye
F-92800 Puteaux (FR)
Inventeur: Pajonk, Jean-Claude
24 Grande Terre
F-69650 Ouincieux (FR)

Mandataire: Lemaire, Marc Valeo Management Services, Sce Propriété Industrielle 2, rue André Boulle B.P. 150 F-94004 Créteil (FR)

Procédé et système d'alarme par analyse d'un signal de réception d'un capteur.

© La présente invention concerne un procédé et un système d'alarme par analyse d'un signal de réception provenant d'un capteur détectant un régime d'ondes stationnaires établies dans un habitacle de véhicule, notamment par des ondes ultrasonores, de façon à détecter par les modifications dudit régime d'ondes stationnaires une intrusion dans l'habitacle

Selon l'invention, le système d'alarme comporte un microcontrôleur (M) qui produit des signaux d'adaptation d'un récepteur (2) pendant des périodes d'apprentissage pour adapter par anticipation la sensibilité du système.

Alarmes de véhicules.

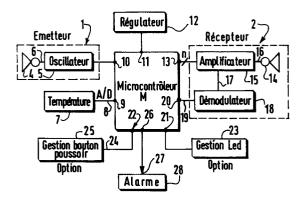


FIG.1

10

15

25

35

La présente invention concerne un procédé de réglage d'un système d'alarme par analyse d'un signal de réception provenant d'un capteur détectant un régime d'ondes stationnaires établies dans un habitacle de véhicule, notamment par des ondes ultrasonores, de façon à détecter par les modifications dudit régime d'ondes stationnaires une intrusion dans l'habitacle.

L'invention concerne aussi un tel système d'alarme mettant en oeuvre le procédé.

Dans l'état de la technique, on connaît des procédés d'analyse qui comportent l'étape de mesurer le niveau du signal reçu par un capteur, puis, en mesurant le niveau de signal à diverses fréquences, de distinguer un choc d'une intrusion.

Dans l'art antérieur, on a proposé des procédés permettant d'adapter la chaîne de traitement du signal reçu en fonction d'évolutions notamment au niveau des caractéristiques des composants de la chaîne et/ou des paramètres physiques comme la température avec l'hygrométrie et la pression à l'intérieur de l'habitacle. En particulier, ce genre de procédé est destiné à s'affranchir des fausses alarmes provoquées par exemple par une augmentation brutale de l'ensoleillement.

Cependant, les procédés d'adaptation connus se fondent sur une correction automatique de gain (CAG), méthode selon laquelle, à l'aide d'une intégration du signal, on trouve le niveau moyen du signal reçu et on augmente en boucle de rétroaction le gain de la chaîne de traitement de façon à obtenir un niveau aussi élevé que possible sous un seuil.

En particulier, quand le niveau du signal devient trop important, la correction automatique de gain permet de redescendre ou de diminuer le gain global, au moins sur les premiers étages, de façon à redescendre le signal de sortie de la chaîne de traitement sous un certain seuil.

Si on se trouve dans un noeud d'ondes stationnaires (et cela peut durer longtemps), à ce mouvement la CAG donne le gain maximum. Si le gain global de la chaîne est élevé, et que l'intrusion qui survient à ce moment est rapide et amène un déplacement défavorable du régime d'ondes stationnaires, la chaîne de détection est saturée et elle ne permet plus de détecter le phénomène d'intrusion.

C'est un objet de la présente invention de proposer un moyen d'adaptation de la chaîne de traitement qui permet de conserver la possibilité de détecter une intrusion même dans les cas défavorables précités.

En effet, la présente invention concerne un procédé de correction par anticipation des désadaptations de la chaîne de traitement d'un système de détection des intrusions, tel qu'un système d'alarme ultrasonore, caractérisé en ce qu'il consis-

te:

- à émettre au moins un train d'ondes (OE) de formes déterminées;
- à recevoir et mémoriser des données de détection, telles que la valeur minimale Vmin-(i) et la valeur maximale Vmax(i) de l'onde reçue (OR), en faisant l'hypothèse qu'il n'y a pas d'intrusion en cours;
- à déduire de ces données de détection, à l'aide de tables pré-enregistrées ou par un calcul selon une loi pré-enregistrée, des valeurs d'adaptation de la chaîne de traitement.

L'invention concerne aussi un système d'alarme comportant au moins un émetteur produisant un régime d'ondes stationnaires dans l'habitacle d'un véhicule sous alarme, et au moins un récepteur, caractérisé en ce qu'il comporte des moyens pour réaliser une adaptation des caractéristiques de la chaîne de traitement selon un procédé tel que défini ci-dessus.

D'autres caractéristiques et avantages de la présente invention seront mieux compris à l'aide de la description et des figures qui sont :

- la figure 1 : un schéma d'ensemble d'une chaîne de traitement mettant en oeuvre le procédé de l'invention :
- la figure 2 : un schéma d'un mode de réalisation du récepteur du système de la figure 1 ;
- les figures 3a et 3b : des courbes représentatives du signal reçu et traité selon le mode de réalisation de la figure 2 lors d'un premier type de phases dans le procédé de l'invention;
- la figure 4 : un organigramme des fonctions, qui permettent d'exécuter une détection du signal de réception en s'affranchissant largement du bruit;
- les figures 5 et 6 : des caractéristiques spectrales de réception ;
- la figure 7 : un mode de réalisation d'un algorithme qui est utilisé dans un moyen de traitement du mode de réalisation de la figure

A la figure 1, on a représenté un mode de réalisation préféré d'un système d'alarme mettant en oeuvre le procédé de l'invention.

Le système d'alarme comporte au moins un module émetteur 1 d'ondes ultrasonores qui comporte une capsule émettrice d'ondes ultrasonores quand une électrode de celle-ci est activée par des oscillations, par exemple à 40 kilohertz produites par un circuit oscillateur 5 qui lui est connecté par une liaison filaire 6.

L'oscillateur est relié à un port de sortie 10 d'un microcontrôleur M qui lui fournit un signal de commande et/ ou d'alimentation.

Le système d'alarme comporte aussi au moins un récepteur 2 constitué d'une capsule 14 de ré-

15

25

ception des ondes ultrasonores dont la sortie 16 est connectée à une entrée d'un amplificateur 15 à gain commandable. L'amplificateur 15 comporte au moins une entrée de commande de gain connectée à au moins un autre port de sortie 13 du microcontrôleur M.

3

Le récepteur 2 comporte aussi un circuit démodulateur 18 connecté à une sortie 17 de l'amplificateur 15 à gain commandable. La sortie 19 du démodulateur 18 est connectée à un port 20 de conversion analogique numérique du microcontrôleur M.

Le microcontrôleur M comporte aussi au moins un port d'entrée 9 connecté par une liaison convenable 8 à un capteur 7 de mesure de l'environnement comme un capteur de température ou un capteur d'humidité relative, ou un capteur de pression atmosphérique, etc.

Le microcontrôleur M comporte aussi au moins un port d'entrée 22 connecté par une liaison convenable 24 à un dispositif de commande 25 constitué par exemple par au moins un bouton poussoir manipulé par l'utilisateur du système d'alarme pour mettre en marche le système d'alarme. ce dispositif de commande peut être complété par des moyens de saisie de commandes permettant notamment de reconfigurer le microcontrôleur M, ou de lui charger un nouveau programme de travail, ou de nouvelles données.

Le microcontrôleur M comporte aussi un port de sortie 21 connecté à un dispositif 23 d'affichage de messages de type vocal (à l'aide d'un synthétiseur vocal), ou sonore (à l'aide d'un bruiteur ou autre haut parleur) ou alphanumérique (à l'aide d'une console ou d'un panneau à cristaux liquides), ou de visualisation d'informations sous forme lumineuse et/ ou coloré (au moyen de diodes électroluminescentes, colorées ou non dont l'allumage et l'extinction indique l'état du système d'alarme).

Le microcontrôleur M comporte au moins un port de sortie 26 connecté à une entrée de commande 27 d'un dispositif d'alarme qui peut être constitué notamment par une sirène d'alarme et/ou par un moyen produisant un signal d'invalidation de fonctions vitales du véhicule protégé comme un signal d'inhibition du calculateur d'injection ou d'allumage, un signal de blocage de l'alternateur, etc.

Enfin, le microcontrôleur M comporte une entrée d'alimentation électrique 11 connecté à un dispositif d'alimentation, par exemple constitué par un régulateur de tension connecté à la batterie du véhicule, ou sur tout autre dispositif générateur d'électricité et notamment sur une alimentation électrique ininterruptible de façon à résister aux pannes ou aux sabotages de l'alimentation pendant que le système d'alarme est en marche.

A la figure 2, on a représenté un mode de réalisation du récepteur 2 du système de la figure 1.

La capsule de réception des ondes ultrasonores est ici représentée par la référence 30 et est connectée entre la masse et une entrée 31 convenable d'un premier amplificateur 32 à gain commandable dont l'entrée de commande de gain 33 est connectée par une liaison convenable 34 à une borne d'accès 46 du module 49 intégrant le microcontrôleur M. Cette borne d'accès 46 délivre un signal de commande dont la valeur représentée notamment par le niveau de tension continue permet de déterminer le gain que l'on souhaite fixer sur le premier amplificateur 32.

La sortie amplifiée 35 de l'amplificateur 32 est connectée à une entrée d'un démodulateur 36 dont la sortie 37 est connectée à l'entrée d'un premier filtre 38, de type passe-bas, dont la sortie 39 est transmise d'une part à une entrée d'un second filtre 40, de type passe-haut, et par une liaison 42 à un accès 52 du module précité 49 et qui est connecté à un premier port de conversion analogique numérique CAN1 du microcontrôleur M.

La sortie 41 du filtre passe-haut 40 est connectée à l'entrée d'un second amplificateur 43 à gain commandable, dont l'entrée de commande du gain 44 est connectée par une liaison convenable 45 à une borne d'accès 47 du module 49.

La sortie amplifiée du second amplificateur 43 est connectée par une liaison convenable à une borne d'accès 48 du module 49, et est transmise à un second port de conversion analogique-numérique du microcontrôleur M.

Dans le mode de réalisation de la figure 2, la partie du montage disposée à gauche des bornes d'accès 46, 47, 48, 52 du module 49 est de type analogique et est constituée par un circuit standard adapté à tout type de détection selon l'invention, pour tout véhicule. La partie disposée à droite des mêmes bornes, et qui a été désignée sous le terme de module 49, est plutôt de nature numérique et est spécifique à un type de véhicule, à un type d'application donné. La personnalisation, ou spécialisation, de chaque module est réalisée de manière logicielle de façon à faciliter la standardisation de la fabrication en grande série du système d'alarme selon l'invention, ce qui est un avantage notable de la présente invention, dans la mesure où elle permet ainsi une notable réduction des coûts de fabrication. Or, cette réduction des coûts est directement liée à l'architecture du montage et à la nature particulière du procédé utilisé ainsi qu'on va le voir.

Le procédé de l'invention consiste à prévoir une succession de phases d'apprentissage et de scrutation, succession déterminée par avance, mais dont certaines phases peuvent être différées en fonction des circonstances.

A la mise en marche du système d'alarme selon l'invention, on commence par une phase d'apprentissage initial au cours de laquelle l'émetteur 1 du système envoie un train d'ondes de formes déterminées. L'émission d'un train d'ondes est exécutée de telle sorte que le récepteur 2 détecte au début et/ou à la fin de chaque impulsion une onde ultrasonore en régime progressif, caractéristique du volume et de ses conditions classiques.

Le microcontrôleur qui recueille les données, exécute alors un traitement d'apprentissage en faisant l'hypothèse qu'il n'y a pas d'intrusion en cours.

A cet effet, le microcontrôleur mémorise la valeur minimale et la valeur maximale de l'onde reçue. A la figure 3, on a représenté le cas d'une telle réception. Quand le train d'ondes émises OE, présentant une enveloppe particulière ENV-E obtenue par une commande convenable de l'oscillateur 5 grâce au port de sortie 10 du microcontrôleur activé selon un programme particulier enregistré dans une zone mémoire non représentée du microcontrôleur M, est reçu par le récepteur 2, ce dernier élabore une réponse représentée par la courbe OR, représentative de l'onde reçue.

Le signal reçu par le récepteur 2 est transmis au port de conversion analogique-numérique 19 du microcontrôleur M dont un programme particulier, enregistré dans une zone mémoire non représentée du microcontrôleur M, permet de stocker la valeur minimale Vmin et la valeur maximale Vmax.

Dans un mode de réalisation, ce couple de valeurs est obtenue après l'émission de Nt trains d'ondes semblables OE et est calculé par une moyenne donnée par :

⟨Vmax⟩ = (Somme (Vmax(i)))/Nt ⟨Vmin⟩ = (Somme (Vmin(i)))/Nt

D'autres moyennes sont possibles selon les formes des trains d'ondes OE, en particulier en augmentant l'ordre de la moyenne et en complétant les relations avec des coefficients de pondération.

Dans un mode de réalisation, la phase d'apprentissage est terminée quand le couple de valeurs acquis (Vmax, Vmin) est stable, c'est à dire qu'il ne varie plus lors de l'émission de nouveau trains d'ondes OE. Typiquement, cette situation survient au bout de quelques centaines de millisecondes pour des trains d'ondes de 50 millisecondes avec des ondes ultrasonores à 40 kilohertz. De ce fait, selon un autre mode de réalisation, on compte un nombre prédéterminé d'acquisitions correspondant à un temps suffisant pour que système ultrasonore soit stabilisé.

Le microcontrôleur M déduit des données de détection, à l'aide de tables pré-enregistrées ou par un calcul selon une loi pré-enregistrée, des valeurs d'adaptation de la chaîne de traitement. Dans un mode de réalisation, ces valeurs d'adaptation sont constituées par une valeur de commande de gain appliqué au premier amplificateur 32 par le microcontrôleur M au moyen de la liaison 34.

La valeur de gain du premier amplificateur permet d'amener la valeur moyenne Vm du signal de réception SR (figure 3b) à une valeur telle que :

Vm < Vsat - G

où Vsat est la valeur de saturation de la chaîne de traitement et G est une valeur de garde prédéterminée en fonction des caractéristiques de la chaîne de réception.

Puis, le microcontrôleur M élabore comme valeurs d'adaptation une valeur de gain du second amplificateur 43, qui lui est transmise par une liaison 45 à son entrée 44, telle que la valeur crête maximale du signal de sortie du filtre passe-haut 40 de la chaîne de traitement (dans lequel le signal de réception perd sa composante continue) soit encore inférieure à la valeur de saturation avec une valeur de garde g qui correspond en particulier à la valeur de détection d'une intrusion éventuelle. Pour cela le microncontrôleur M assure que :

Vcm < Vsat - g.

Selon le procédé de l'invention, on conçoit donc que la chaîne de réception sera adaptée à une détection au maximum de sensibilité sans avoir à craindre la saturation au moment de la détection d'une éventuelle intrusion.

En particulier, cette phase d'apprentissage est répétée à des intervalles prédéterminées, par exemple avec une périodicité prédéterminée, répétition qui est interrompue lors de la détection d'une intrusion. De plus, dans un mode de réalisation préféré, pour éviter les réglages intempestifs de la sensibilité, c'est à dire des deux valeurs de gains précitées (réglages qui réalisent l'adaptation de la chaîne de traitement à son environnement), les modifications des réglages précédents des valeurs d'adaptation ne sont acceptées que si elles sont confirmées après plusieurs phases d'apprentissage, par exemple cinq phases séparées de 500 millisecondes.

A la figure 4, on a représenté un organigramme des fonctions, qui dans l'invention est implémenté dans le microcontrôleur M sous forme d'un programme, de façon à exécuter une détection du signal de réception en s'affranchissant largement du bruit.

25

35

Aux figures 5 et 6, on a représenté des caractéristiques spectrales de réception selon l'invention.

A la figure 4, le microcontrôleur M comporte une routine ou sous-programme d'entrée 60 des données X(p), avec p représentant l'ordre de l'échantillon numérique acquis sur le port de conversion analogique 48 en sortie du second amplificateur analogique 43 (figure 2).

Le flot de données séquentielles X(p) est fourni à une mémoire dont l'adressage réalise un aiguillage 61 vers une pluralité de filtrages passe-haut et/ou passe-bas réalisés par des opérateurs F1, F2, ..., FN en nombre N et qui fonctionnent en parallè-

Chaque opérateur Fi, comme l'opérateur F1, comporte successivement :

- un opérateur de filtrage 63 dont l'entrée 62 reçoit une donnée X(p) et dont la sortie 64 produit une valeur filtrée X(p);
- un opérateur de démodulation 65 qui permet de récupérer l'ondulation provenant d'une détection par rapport à l'onde directe provenant d'un émetteur et qui produit en sortie une valeur démodulée X(p)*;
- un opérateur 67 de mesure de niveau qui produit un signal sur une entrée 69-1, connectée par un chemin 68 à la sortie de l'opérateur 67, d'un moyen 70 de sélection qui comporte des entrées 69-2, ..., 69-N connectées aux sorties respectives des filtres F2, ..., FN.

Le moyen de sélection 70 comporte aussi une première sortie 71 de la moyenne sélectionnée, démodulée et filtrée, transmise à un moyen 76 de traitement et de reconnaissance des niveaux et des durées, et une seconde sortie 72 qui transmet le numéro de la voie Fi de filtrage à choisir ainsi qu'on va l'expliquer.

A la figure 5, on a représenté des caractéristiques spectrales reconnues dans la présente invention.

On trouve, vers les très basses fréquences, un bruit d'origine thermique Br. Ce bruit s'étend de façon variable depuis le continu jusqu'à une fréquence de quelques hertz, (typiquement, 10 Hz). Il présente une extension et une pente de décroissance spectrale Br1, Br2, Br3, Br4 qui varient au cours du temps, ce qui fait qu'il est difficile de détecter un signal de réception, qui est souvent inférieur en niveau Av à celui du bruit.

Pour cela, on utilise un filtrage numérique de type passe-haut selon une caractéristique spectrale FPH que l'on adapte en fonction des circonstances.

En utilisant un filtrage de type passe-haut, il est possible de sortir le signal du niveau de bruit, même si le niveau du signal est plus petit que le niveau de bruit. Or, il se trouve que le spectre des signaux d'intrusion est le plus souvent supérieur à

la fréquence limite du bruit. De ce fait, si on retire le niveau de bruit, on rend possible la détection du signal hors du bruit qui masquait le signal à détecter.

A cet effet, on utilise l'un parmi plusieurs filtrages F1, F2, ..., FN dont les fréquences de coupure se répartissent depuis quelques Hz jusqu'à plus de 10 Hz, fréquence limite possible du bruit. Mais, il faut pouvoir sélectionner le filtre Fi (ou voie de filtrage) qui respecte au moins l'une des conditions suivantes:

- fréquence de coupure la plus basse possible .
- niveau de détection minimum en l'absence d'une intrusion (notamment pendant une phase d'adaptation).

Or, le filtrage FPH est réalisé de façon numérique, par exemple sur P0 échantillons X(p) selon une formule du type :

$$\langle X(p) \rangle = \{ a(p - P0 + 1).X(p - P0 + 1) + a(p - P0 + 2).X(p - P0 + 2) + ... + a(p).X(p) \} / P0$$

On peut utiliser des relations où les coefficients de pondération a(i) sont égaux, et des relations où les échantillons X(p - k) sont élevés à une puissance entière b (filtrage d'ordre b).

Or, avant que la première valeur $\langle X(p) \rangle$ soit disponible, il s'écoule une certaine durée pendant laquelle on acquière les P0 échantillons successifs X(p) et pendant laquelle on calcule la valeur moyenne $\langle X(p) \rangle$.

De ce fait, si la voie Fi de filtrage choisie correspondait à une situation où le niveau de bruit était supérieur au niveau du signal filtré, il serait peut être trop tard pour changer de filtre Fi si une intrusion avait lieu à ce moment.

Selon un aspect de l'invention, non nécessaire, mais préféré, le fait de disposer d'une batterie de voies de filtrage permet lors de l'étape d'adaptation (ou d'apprentissage) de sélectionner par anticipation la voie de filtrage Fi0 adaptée qui produit sur une sortie 69-i0 une valeur minimale de tension. Cette valeur i0 est transmise par le moyen 70 à un organe de sélection par une liaison 74 connectée à sa sortie 72 et qui permet d'aiguiller les données suivantes acquises lors de l'étape suivante de scrutation (ou de surveillance) vers la voie de filtrage Fi0 convenable.

A la figure 6, on a représenté une autre caractéristique spectrale dans laquelle les filtres présentent tous la même fréquence de coupure fc, mais des pentes respectivement d'ordre 1, d'ordre 2, On doit sélectionner le filtrage présentant la pente la plus faible (l'ordre le plus bas) possible et/ou au niveau de détection minimum en l'absence d'une intrusion.

50

15

30

Il est possible de combiner des batteries de filtres passe-haut utilisant en combinaison les deux procédés de variation de la pente (ordre du filtrage) ou de la fréquence de coupure).

Dans un mode de réalisation préféré, les filtres sont successivement calculés en utilisant un seul sous programme, auquel on transmet, lors de la phase d'adaptation précédente, une commande (équivalente à la commande d'aiguillage 74 précitée) qui règle la fréquence de coupure et/ ou l'ordre du filtre.

En revenant à la figure 4, on va expliquer le fonctionnement du moyen 76 de traitement et de reconnaissance des niveaux et des durées.

Dans l'invention, les inventeurs ont mesuré qu'en général, les événements qui ne correspondaient pas à des situations d'intrusions et qui déclenchaient les fausses alarmes des systèmes de l'art antérieur, présentent des caractéristiques spectrales proches, mais des durées et des niveaux différents.

A cet effet, le moyen de traitement 76 exécute une mesure des niveaux reçus $\langle X(p)^* \rangle$ sélectionnés et les compare à des seuils prédéterminés. Quand on constate que la durée d'un signal reçu, de niveau supérieur au seuil prédéterminé, dépasse une certaine valeur, on place la sortie 77 du moyen de traitement 76 à un niveau actif qui active un dispositif d'alarme ou toute action d'alarme indiquant qu'une intrusion est intervenue.

A la figure 7, on a représenté un mode de réalisation d'un algorithme qui est utilisé dans le moyen de traitement 76.

Les données qui proviennent du moyen de filtrage Fi sélectionné tel qu'il a été décrit plus haut, sont ici désignées par X(n). Elles sont échantillonnées à une fréquence prédéterminée, égale à 100 Hz dans un mode préféré de réalisation, lors d'une étape S1.

Elles subissent un filtrage qui peut être réalisé par la combinaison :

- d'un filtrage analogique du premier ou du second ordre, suivi
- d'un filtrage numérique du deuxième ordre.

De ce fait, on réalise un filtrage passe-haut à une fréquence de coupure supérieure à une fréquence de seuil de bruit, égale dans un exemple préféré de réalisation à 10 Hz.

La sortie X1(n) est transmise à un moyen de démodulation, qui exécute, lors d'une étape S3, le calcul de la valeur absolue du signal filtré.

La sortie |X1(n)| = X2(n) est soumise lors d'une étape S4 à un lissage. Dans un mode de réalisation, ce lissage est exécuté par un filtre passe-bas présentant une fréquence de coupure égale à 5 Hz et une pente d'ordre 1.

La sortie de lissage X3(n) est soumise ensuite à un test lors de l'étape S5 de façon à détecter

que la valeur X3(n) est supérieure à un seuil prédéterminé S qui est une fonction prédéterminée f d'un paramètre lié au niveau de sensibilité du système : S = f(N). Cette valeur de seuil sert, au moins pour partie, à définir un seuil d'intrusion qui permet de déclencher une action d'alarme.

Si le résultat du test S5 est positif (OUI), on passe à une étape S11 où on inclémente de une unité un premier compteur C et on remet à zéro un second compteur D.

Lors d'un test S12, on détecte si le premier compteur C est inférieur à une valeur Cmax prédéterminée. Cette valeur Cmax est prise égale à 80 dans un mode de réalisation, qui correspond à une durée de 800 millisecondes pour un niveau de signal de détection supérieur au seuil de détection. Ceci permet de bien détecter, sans risque de fausses alarmes, une intrusion.

Si la réponse au test S12 est positive (OUI), on en déduit donc une situation d'alarme et on exécute lors de l'étape S13 une action d'alarme.

Si la réponse au test S12 est négative (NON), on passe sur une routine de "fin" au cours de laquelle on teste si on doit passer en phase d'apprentissage/adaptation (non représentée à la figure 7) ou si on doit rester en phase de scrutation ou de détection, notamment en testant le passage à l'état actif d'un signal de dévalidation fourni par une centrale de gestion des accès au véhicule (centrale de verrouillage,...).

Dans le cas où aucune action n'est en cours, on retourne à l'acquisition (étape S1).

Si la réponse au test S5 est négative (NON), on teste lors d'une étape S6 si la valeur en cours du premier compteur C est non nulle.

Si la réponse au test S6 est négative (NON), on saute à la routine de "fin" précitée.

Si la réponse au test S6 est positive (OUI), on incrémente un second compteur D, qui mesure donc la durée pendant laquelle le niveau du signal de détection est inférieur au seuil d'intrusion S.

Puis, on exécute un test S8 pour savoir si la valeur en cours du second compteur D est supérieure à une valeur de seuil N qui sert d'ailleurs à déterminer le seuil de détection S de l'étape S5. Dans le mode de réalisation exécuté de l'invention on a choisit N = 30 qui correspondait à une durée de 300 millisecondes, inférieure à la durée Cmax de 800 millisecondes sur le premier compteur. On voit donc que les deux compteurs C et D permettent de s'affranchir des situations de fausses alarmes dans lesquelles, notamment, sauf pendant des périodes de silence inférieures à la seconde durée maximale de 300 millisecondes, des chocs répétés par exemple, pourraient être confondus avec des intrusions.

Si la réponse au test S8 est négative (NON), on passe à l'étape S10 de "fin" précitée.

50

10

15

20

25

30

35

40

45

50

55

Si la réponse au test S8 est positive (OUI), on remet à zéro les deux compteurs C et D, et on passe à la routine de "fin" précitée.

La présente invention peut être exécutée sous d'autres formes que celles décrites ci-dessus. En particulier, on peut utiliser des moyens entièrement numériques de traitement, ou encore des moyens entièrement analogiques sans sortir de la portée des revendications annexées.

Revendications

- Procédé de correction par anticipation des désadaptations de la chaîne de traitement d'un système de détection des intrusions, tel qu'un système d'alarme ultrasonore, caractérisé en ce qu'il consiste :
 - à émettre au moins un train d'ondes (OE) de formes déterminées;
 - à recevoir et mémoriser des données de détection, telles que la valeur minimale Vmin(i) et la valeur maximale Vmax(i) de l'onde reçue (OR), en faisant l'hypothèse qu'il n'y a pas d'intrusion en cours;
 - à déduire de ces données de détection,
 à l'aide de tables pré-enregistrées ou par un calcul selon une loi pré-enrégistrée, des valeurs d'adaptation de la chaîne de traitement.
- 2. Procédé selon la revendication 1, caractérisé en ce qu'un couple de valeurs, formé de la valeur minimale Vmin et de la valeur maximale Vmax de l'onde reçue (OR), est obtenue après l'émission d'un nombre déterminé Nt de train d'ondes semblables (OE) et est calculé par une moyenne donnée par :

 $\langle Vmax \rangle = (Somme (Vmax(i)))/Nt;$ $\langle Vmin \rangle = (Somme (Vmin(i)))/Nt.$

- Procédé selon la revendication 2, caractérisé en ce que le calcul du couple de valeurs (Vmax, Vmin) est terminé lorsque de couple est stable.
- 4. Procédé selon l'une des revendications précédentes, caractérisé en ce que les valeurs d'adaptation de la chaîne de traitement sont constituées par une valeur de commande de gain appliquée à au moins un amplificateur (32,43) à gain commandable.
- 5. Système d'alarme comportant au moins un émetteur (1) produisant un régime d'ondes stationnaires dans l'habitacle d'un véhicule sous alarme, et au moins un récepteur (2) dans une chaîne de traitement, caractérisé en ce qu'il

comporte des moyens (M) pour réaliser une adaptation des caractéristiques de la chaîne de traitement selon un procédé tel que défini dans l'une quelconque des revendications précédentes.

- 6. Système d'alarme selon la revendication 5. caractérisé en ce qu'il comporte un premier amplificateur (32) à gain commandable (33) par un microcontrôleur (M), qui produit un signal de sortie transmis à filtre passe-bas (38) dont sortie est transmise d'une part à l'entrée d'un filtre passe-haut (40) et d'autre part à un premier port (52) de conversion analogique numérique du microcontrôleur (M), la sortie du filtre passe-haut (40) étant connectée à l'entrée d'un second amplificateur (43) à gain commandable (44) par ledit microcontrôleur (M), qui produit un signal de sortie transmis à un second port de conversion analogique numérique du microcontrôleur (M), ledit microcontrôleur (M) comportant des moyens pour réaliser l'adaptation du système, par anticipation lors d'une phase d'apprentissage, par réglage des gains du premier et du second amplificateur (32 et 43).
- 7. Système d'alarme selon la revendication 6, caractérisé en ce que le microcontrôleur (M) comporte des moyens pour régler le gain du premier amplificateur (32) de façon à ce que ledit amplificateur produise un signal de sortie dont la valeur moyenne soit inférieure à la valeur de saturation de la chaîne de traitement avec une première valeur de garde (G) prédéterminée en fonction des caractéristiques de la chaîne de réception.
- 8. Système d'alarme selon la revendication 6, caractérisé en ce que le microcontrôleur (M) comporte des moyens pour régler le gain du second amplificateur (43) de façon à ce que ledit amplificateur produise un signal de sortie dont l'amplitude est adaptée de telle sorte que la valeur crête maximale du signal de sortie du filtre passe-haut (40) soit encore inférieure à la valeur de saturation (Vsat) de la chaîne de traitement avec une seconde valeur de garde (g) qui correspond en particulier à la valeur de détection d'une intrusion éventuelle.

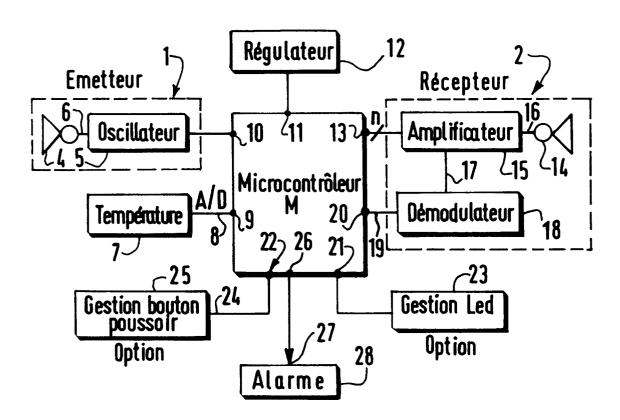
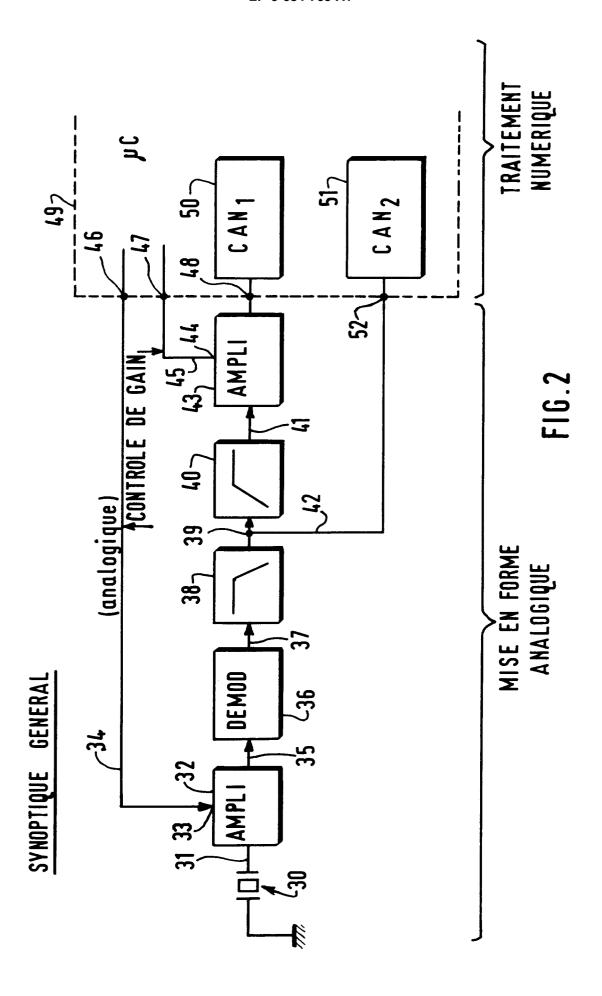


FIG.1



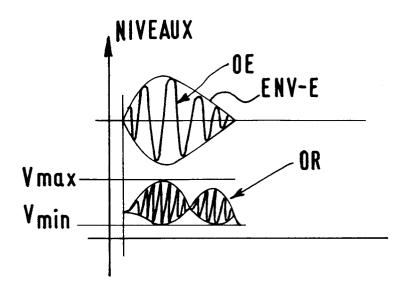
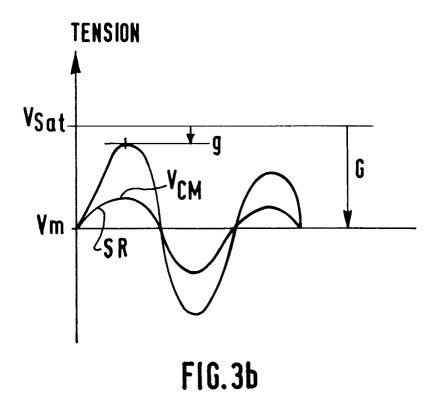
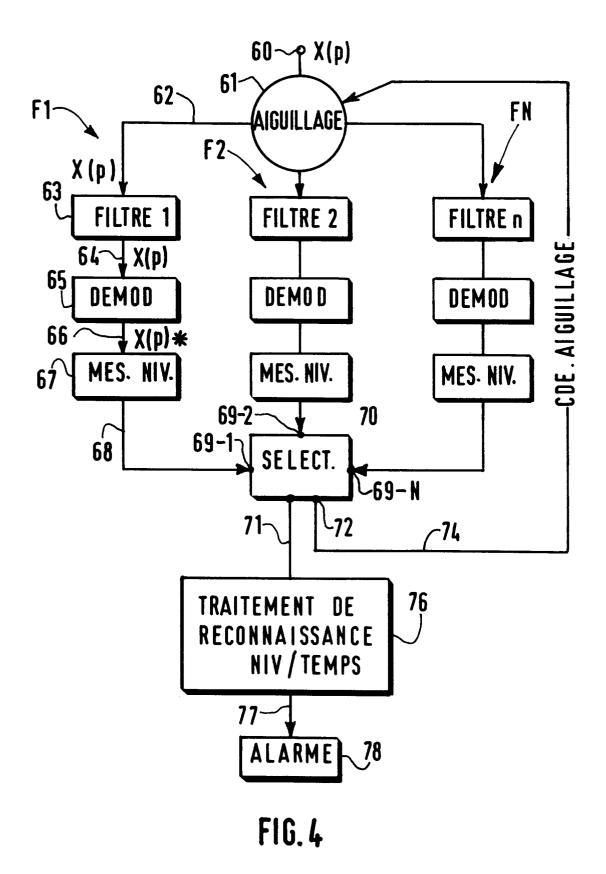


FIG.3a





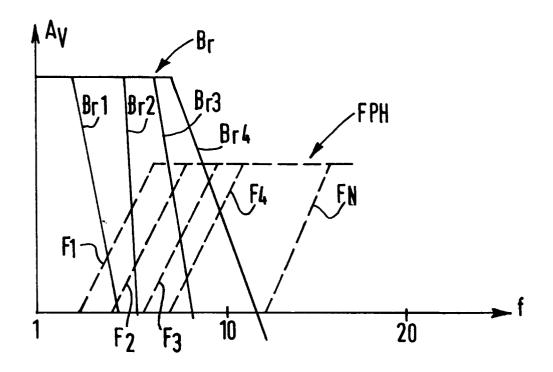
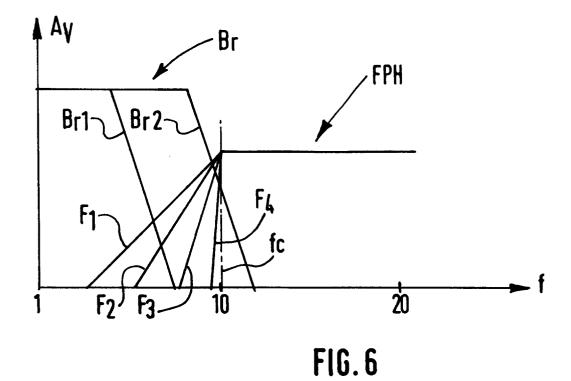
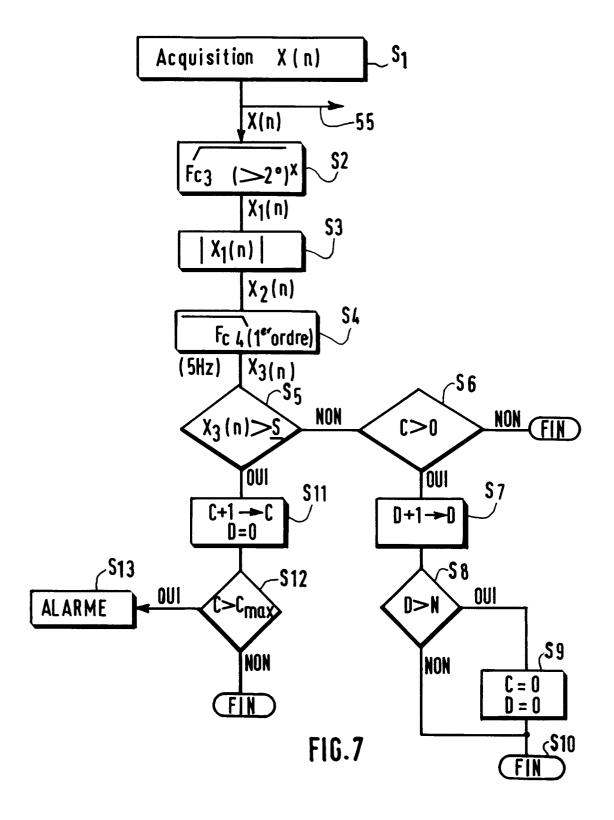


FIG.5







RAPPORT DE RECHERCHE EUROPEENNE

Numero de la demande EP 95 10 0614

Catégorie	Citation du document avec i des parties per		Revendication concernée	CLASSEMENT DE LA DEMANDE (Int.Cl.5)
A	GB-A-2 050 022 (MAR * page 1, ligne 65 figures 1-2 * * page 3, ligne 54	- page 2, ligne 36;	1,4-7	G08B13/16
A	US-A-4 991 146 (B. * abrégé *	RANSDELL)	1-3	
				DOMAINES TECHNIQUE RECHERCHES (Int.Cl.5)
				G08B G01S B60R
:				
	ésent rapport a été établi pour tou	Date d'achèvement de la recherchè		Examinateur
J	LA HAYE	Date d'achèvement de la recherche 20 Mars 1995	San	ra, S
X : part Y : part aut A : arri	CATEGORIE DES DOCUMENTS C iculièrement pertinent à lui seul iculièrement pertinent en combinaisor de document de la même catégorie ère-plan technologique aligation non-écrite ument intercalaire	TES T: théorie ou p E: document d date de dépi n avec un D: cité dans la L: cité pour d'a	rincipe à la base de l'i e brevet antérieur, mai ôt ou après cette date demande autres raisons	nvention s publié à la

EPO FORM 1503 03.82 (P04C02)