

Un Système d'Analyse et de Synthèse de Parole
par Prédition Linéaire pour un Taux de
Transmission inférieur à 2400 BPS

Claude Side

82-02

INRS-Télécommunications
a/s Recherches Bell-Northern Ltée.
3, Place du Commerce
Île des Soeurs, Qué.
H3E 1H6

Rapport Technique de l'INRS-Télécommunications No. 82-02

février 1982

UN SYSTEME D'ANALYSE ET DE SYNTHESE DE PAROLE
PAR PREDICTION LINEAIRE POUR UN TAUX DE
TRANSMISSION INFERIEUR A 2400 BPS

CLAUDE SIDE

Je remercie l'I.N.R.S.-Télécommunications de m'avoir
acceuilli à Montréal et plus particulièrement, les professeurs
M.Lennig et P.Kabal pour les conseils qu'ils m'ont donnés tout au
long du déroulement de mon stage.

TABLE DES MATIERES

PRESENTATION	3
CHAPITRE I - QUELQUES RAPPELS SUR LA PREDICTION LINEAIRE	4
CHAPITRE II - DESCRIPTION DE L'ALGORITHME D'ANALYSE	7
CHAPITRE III - QUANTIFICATION ET TRANSMISSION	18
CHAPITRE IV - DESCRIPTION DE L'ALGORITHME DE SYNTHESE	23
CHAPITRE V - CONSIDERATIONS SUR LA MISE EN OEUVRE EN TEMPS REEL	26
CHAPITRE VI - RESULTATS ET CONCLUSION	27
BIBLIOGRAPHIE	31
ANNEXE 1 - ORGANIGRAMMES DU PROGRAMME ET DES PRINCIPAUX SOUS-PROGRAMMES	34
ANNEXE 2 - PROGRAMMES FORTRAN	39

PRESENTATION

Ce projet a pour but la mise au point d'un système d'analyse et de synthèse de parole par une méthode de prédiction linéaire. Deux algorithmes distincts sont utilisés. Le premier, pour l'analyse, s'articule de la façon suivante:

- Détection de périodes 'pitch' par segmentation en zones voisées ou non.
- Lissage des périodes 'pitch'.
- Calcul, de façon adaptative, de la longueur de la structure d'analyse.
- Préemphasage.
- Fenêtrage.
- Calcul des coefficients d'autocorrélation.
- Calcul des coefficients de reflection du filtre de prédiction et du gain et leur quantification.
- Transmission à un taux inférieur à 2400 bits par seconde des paramètres d'analyse, c'est-à-dire la longueur de la structure, sa qualité (voisée, transition, non voisée), les paramètres de segmentation, les coefficients de réflexion et le gain.

Le second algorithme effectue la synthèse à partir des paramètres qui ont été transmis. Pour cela, il calcule d'abord le résidu (ou erreur de prédiction) qui sera placé à l'entrée du filtre de prédiction. Le signal en sortie subit ensuite un désemphasage pour obtenir le signal synthétique final.

CHAPITRE I - QUELQUES RAPPELS SUR LA PREDICTION LINEAIRE

I-1 PRINCIPE

Considérons un signal de parole échantillonné à une certaine fréquence F_0 (généralement égale à 8 KHz) et appelons $s(i)$ les échantillons ainsi obtenus. La théorie consiste à exprimer la valeur du n ème échantillon $s(n)$ comme combinaison linéaire d'un nombre fini p d'échantillons précédents et d'une certaine entrée $e(n)$ suivant la formule :

$$s(n) = - \sum_{k=1}^p a(k) s(n-k) + e(n)$$

En termes de transformée en Z, la relation précédente donne

$$S(z)(1 + \sum_{k=1}^p a(k) z^{-k}) = E(z)$$

En posant :

$$a(0) = 1 \text{ et } A(z) = \sum_{k=0}^p a(k) z^{-k}$$

on obtient :

$$S(z) = E(z) / A(z)$$

Le signal $S(z)$ apparait donc comme la réponse du filtre $1/A(z)$, ne comportant que des pôles, à l'entrée $E(z)$. Différentes méthodes de calcul du filtre $1/A(z)$ sont connues - 13, 14, 15, 23 -. Elles ont toutes pour principe le calcul d'une certaine erreur de prédiction, fonction des coefficients $a(k)$, et la minimisation de celle ci par un critère quadratique. L'erreur de prédiction, appelée aussi résidu, consiste en la différence entre l'échantillon de signal $s(n)$ et son estimation par :

$$\tilde{s}(n) = - \sum_{k=1}^p a(k)s(n-k)$$

De cette façon, le résidu est :

$$e(n) = s(n) - \tilde{s}(n)$$

Donc :

$$e(n) = s(n) + \sum_{k=1}^p a(k)s(n-k)$$

On remarque ainsi que l'erreur de prédiction n'est autre que

l'entrée du filtre de prédiction considérée précédemment.

Le critère quadratique choisi ici est celui de la méthode par autocorrélation, et consiste en la minimisation de la quantité E suivante par rapport aux $a(k)$:

$$E = \sum_{-\infty}^{+\infty} e(n)^2$$

La sommation est, bien entendu, limitée à la fenêtre considérée et

$$\frac{\partial E}{\partial a(k)} = 0 \quad k=1, \dots, p$$

Le lecteur en trouvera toutes les indications dans les références (13, 14, 15, 23).

CHAPITRE II - DESCRIPTION DE L'ALGORITHME D'ANALYSE

L'algorithme d'analyse se fait d'après le synoptique de la figure 1 et son organigramme est décrit en annexe 1.

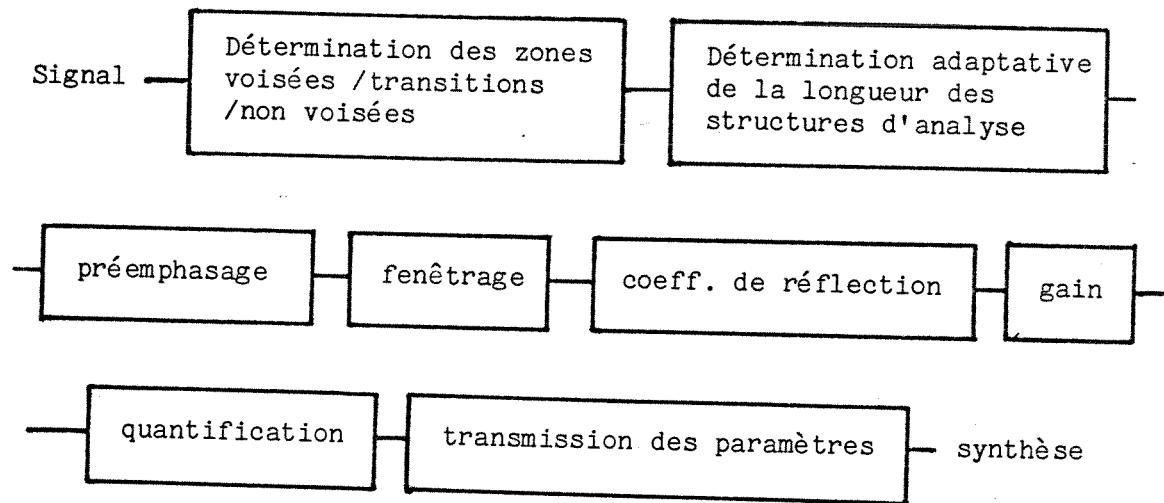


figure 1 - algorithme d'analyse

Dans la suite, nous allons voir ses différentes parties plus en détail.

II-1 ESTIMATION DES PERIODES PITCH

II-1-1 CHOIX DE LA METHODE DE DETECTION

Le choix s'est basé sur l'article référencé (1) et les

descriptions des différents algorithmes (2 à 8). Il s'est porté sur la méthode des détecteurs parallèles de Gold et Rabiner (2) qui, entre autres propriétés, effectue une analyse directe du signal de parole dans le domaine temporel et qui, du point de vue calculatoire, peut être utilisé en traitement parallèle, ce qui augmente sa rapidité d'exécution.

II-1-2 PRINCIPE

L'analyse de Pitch comprend les différentes étapes (voir figure 2) :

- Filtrage du signal de parole
- Traitement du signal pour obtenir des trains d'impulsions élémentaires ayant la périodicité du signal.
- Estimation de la période pitch de chaque train d'impulsions par des détecteurs simples.
- Détection de la période finale à partir de combinaisons logiques de ces estimations.

Le but du filtrage est de sélectionner la région correspondante au premier formant et qui est à peu près celle de la fréquence fondamentale du signal. Le filtre utilisé est de type passe bas avec une fréquence de coupure à 400 Hz. On effectue un traitement du signal de façon à obtenir 6 trains d'impulsions élémentaires M1 à M6 (voir figure 3) :

ALGORITHME D'ANALYSE

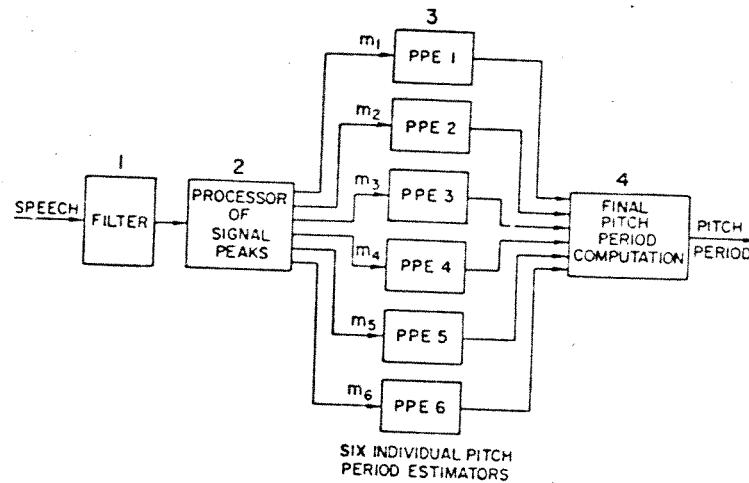


figure 2 - Principe de l'analyse de pitch par détecteurs parallèles (d'après 2)

M1 : impulsion située à chaque pic et ayant son amplitude

M2 : impulsion située à chaque pic et d'amplitude égale à la différence entre celle du pic et celle de la vallée précédente

M3.: impulsion située à chaque pic et d'amplitude égale à la différence entre celle du pic et celle du pic précédent (0 si la différence est négative)

M4 : impulsion située à chaque vallée et d'amplitude égale à l'opposé de celle de celle ci

M5 : impulsion située à chaque vallée et d'amplitude égale à la somme de celle du pic précédent et de l'opposé de celle de

la vallée

M6 : impulsion située à chaque vallée et d'amplitude égale à la somme de celle du minimum local précédent et de l'opposé de celle de la vallée (0 si elle est négative)

Chaque train d'impulsions est alors traité par un système non linéaire à temps variable et à décroissance exponentielle : un pic ayant été détecté, nous attendront un certain temps mort variable T suivi d'une décroissance exponentielle avant de détecter le suivant (voir figure 4). Le taux de décroissance exponentiel B et le temps mort T dépendent du plus récent estimé de la période pitch élémentaire, celle ci étant égale à la longueur entre deux impulsions. On a choisi (4) :

$$B = Pav / 1.39$$

$$T = 0.4 \text{ Pav}$$

On limite d'autre part la période pitch entre les valeurs 0.4 ms et 10 ms. Ces périodes élémentaires étant ainsi définies, on forme une matrice 6×6 contenant ces estimés et des combinaisons linéaires de ceux-ci, puis, on calcule la période pitch finale par une méthode par coincidences. Une décision de non voisé est prise lorsque l'écart entre les périodes est supérieur à 15%.

ALGORITHME D'ANALYSE

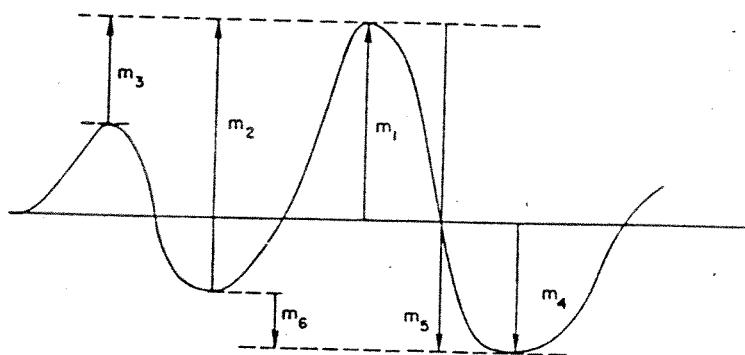


figure 3 - Détermination des trains d'impulsions élémentaires (extrait de 2)

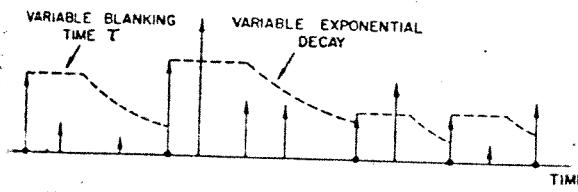


figure 4 - Fonctionnement des circuits de détection (extrait de 2)

III-1-3 ALGORITHME

L'algorithme utilise à la base le principe énoncé précédemment. Cependant, un critère de décision plus élaboré a été introduit pour ce qui est de la qualité de la section. Trois états sont possibles :

VOISE : les périodes se suivent avec un écart inférieur à 15%.

TRANSITION : chaque fois qu'un écart trop important entre les périodes est décelé; ceci coïncide avec généralement au passage d'un état voisé à un état non voisé ou inversement.

NON VOISE : chaque fois qu'on ne peut déceler une succession de périodes.

Le programme ne fournit pas explicitement la valeur de la période mais donne en sortie la position en unité d'échantillon de la fin de la section (celle-ci étant égale au début de la section suivante) et sa qualité. Ceci correspond à l'option choisie pour le calcul du résidu, lors de la synthèse, puisqu'il consistera à envoyer une impulsion de Dirac à chaque début de section. La figure 5 montre un exemple de détection de différents segments sur un prélèvement de signal de parole prononcé par un locuteur mâle; V correspond à l'état voisé, T à une transition et U à un état non voisé.

II-1-4 LISSAGE

Afin de minimiser au maximum les erreurs concernant les

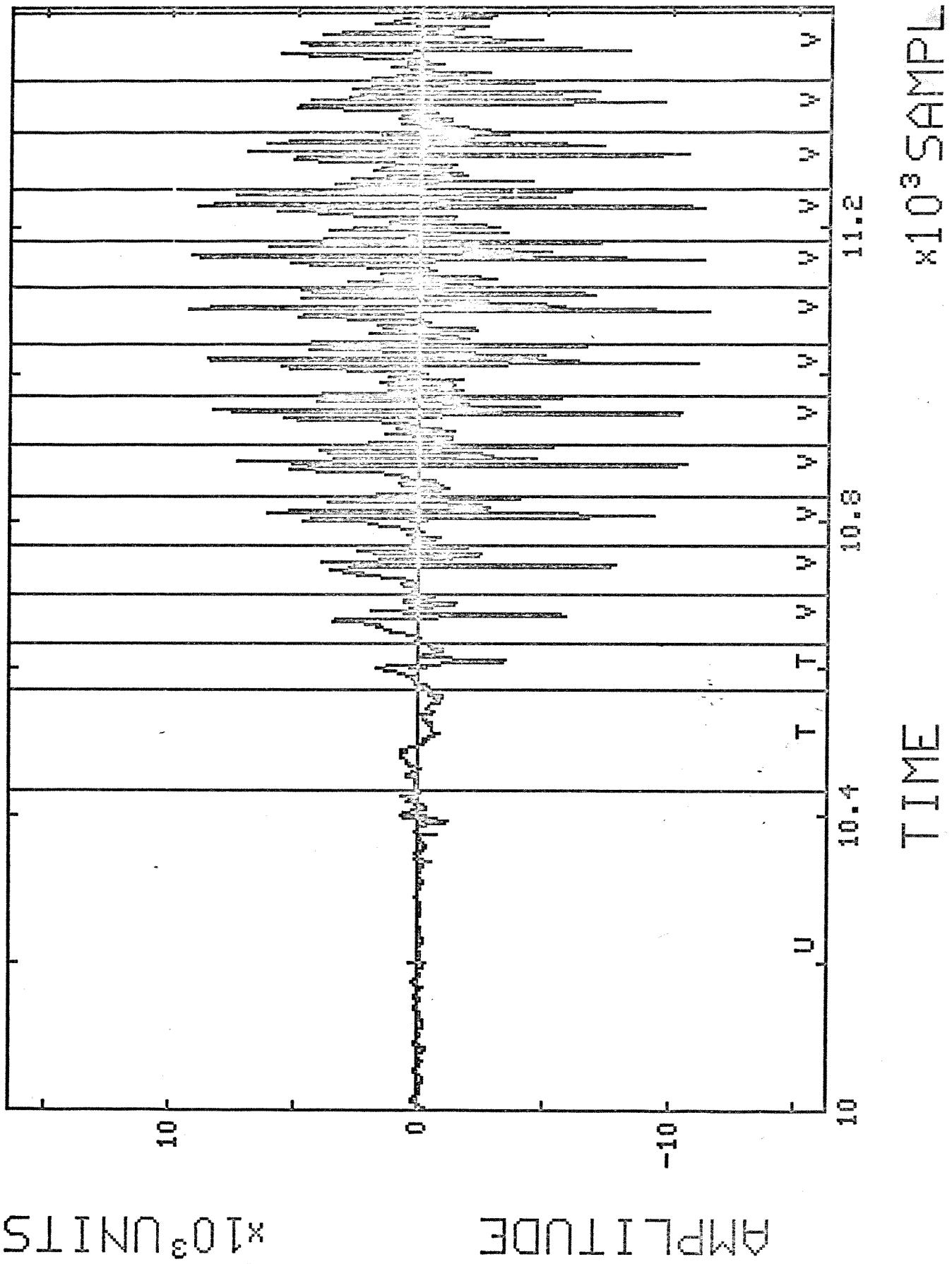


figure 5 - exemple de segmentation d'un signal audio

périodes pitch, un algorithme de lissage a été introduit. Il isole d'abord les sections comprises entre deux segments non voisées, puis effectue une vérification des décisions prises de façon à éliminer un contexte voisé-transition-voisé pour trois sections successives et à le remplacer par un contexte voisé-voisé-voisé. L'étape suivante consiste à faire un lissage des fréquences fondamentales de chaque section par une médiane d'ordre 3 puis par une médiane d'ordre 5. Ceci permet, en particulier, d'éliminer les erreurs de décision telle que la détection d'une section de transition à l'intérieur d'une zone fortement voisée et a aussi pour effet d'améliorer le naturel de la voix obtenue par synthèse.

II-2 DETERMINATION DE LA LONGUEUR D'UNE STRUCTURE D'ANALYSE

Pour éviter qu'une structure ne débute ou ne se termine au beau milieu d'une section, ce qui entraînerait une dégradation de la parole synthétique, il a été choisi d'en déterminer sa longueur de façon adaptative. Ainsi, la structure ne pourra contenir qu'un nombre entier de sections, celles-ci étant toutes du même type et dans le cas voisé, de périodes pitch proches l'une de l'autre (avec une tolérance de 15%). De plus, l'analyse sera faite dès que la structure contiendra un nombre d'échantillons aussi proche que possible d'une limite fixée, tout en lui étant inférieur. Cette limite est prise égale à 256 échantillons dans le cas voisé (32 ms pour une fréquence d'échantillonage de 8

KHz) et à 512 échantillons dans les deux autres cas (62.5 ms).

Si la section contient plus d'échantillons que le nombre limite, comme c'est souvent le cas pour un segment non voisé, nous diviserons la section en un nombre entier de sous sections et nous ferons l'analyse sur chacune d'elles.

II-3 PREEMPHASAGE ET FENETRAGE

On effectue un préemphasage (13) en faisant passer le signal à travers un filtre d'ordre 1 de fonction de transfert $1-(\mu)z^{-1}$. Le coefficient de préemphasage μ est compris entre 0.9 et 1. Son choix est adaptatif (13) et il se calcule suivant la formule:

$$\mu = R(1) / R(0)$$

$R(0)$ et $R(1)$ étant les deux premiers coefficients d'autocorrélation du signal.

Si ce calcul n'est pas possible (par exemple en cas de silence), la valeur par défaut est 0.9375.

En ce qui concerne le fenêtrage, et afin d'éliminer les effets de bord et de réduire les distorsions spectrales, le choix s'est porté sur une fenêtre de type Hamming qui permet une meilleure atténuation à l'extérieur de la bande passante par comparaison à une fenêtre rectangulaire. Le fenêtrage satisfait

l'équation suivante :

$$w(n) = (1 - a) - a \cdot \cos(2 \pi (n-1)/(N-1)) \quad \text{avec } a = 0.46$$

N étant le nombre total d'échantillons de la structure.

III-4 CALCUL DES COEFFICIENTS DE REFLECTION ET DU GAIN

Le calcul des coefficients de réflexion s'effectue en résolvant un système d'équations de Toeplitz (13,14,15,23). La résolution utilise une forme modifiée de l'algorithme de Durbin proposée par J.Leroux et C.J.Gueguen (16) et dont l'algorithme se trouve à la figure 6. Nous calculeront 10 coefficients dans le cas d'une structure voisée et seulement 4 coefficients dans les autres cas.

Le calcul du gain se fait en utilisant la formule :

$$G = \sqrt{R(0) \prod_{i=1}^P (1 - K(i)^2)}$$

R(0) étant le premier coefficient d'autocorrélation et les K(i) étant les coefficients de réflexion.

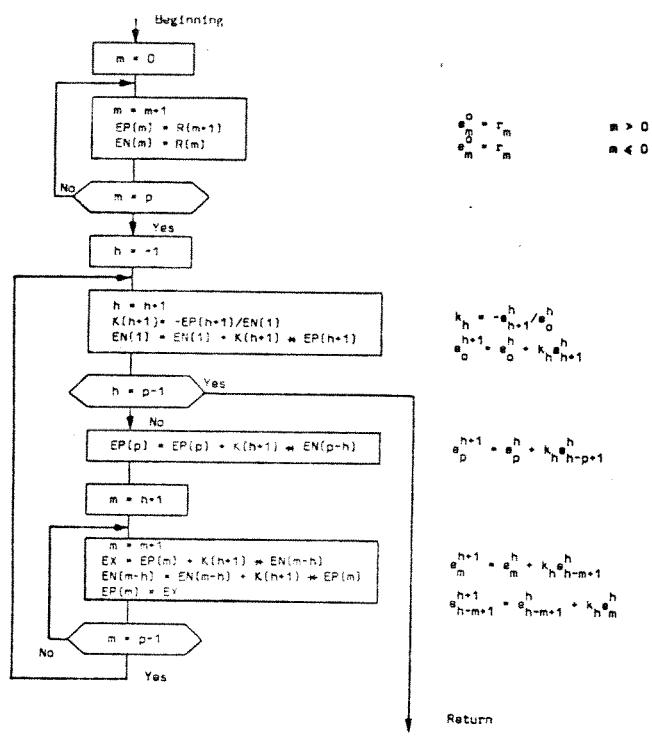


figure 6 - Calcul des coefficients de réflexion
(extrait de I6)

CHAPITRE III - QUANTIFICATION ET TRANSMISSION

III-1 CAS DES COEFFICIENTS DE REFLECTION

Le nombre de niveaux alloués à chaque coefficients de réflexion obéit au tableau suivant :

K(1) à K(4)	32 niveaux	5 bits chacun
K(5) à K(8)	16 niveaux	4 bits chacun
K(9)	8 niveaux	3 bits
K(10)	4 niveaux	2 bits

Le principe de quantification de ces coefficients s'inspire d'une méthode proposée dans la référence (22) et utilisée, dans le cadre d'une implémentation en temps réel, pour une adaptation du système en nombres entiers.

Pour les deux premiers coefficients, on effectue la quantification linéaire de la quantité $\text{Log}(1-K(i))/(1+K(i))$ (optimale selon Makhoul (15)). L'importance des autres coefficients étant moindre, nous en effectuerons une quantification linéaire. Le principe consiste à multiplier chaque coefficient de réflexion par 2^{14} de façon à le placer sur une échelle de 15 bits (niveaux allant de -2^{14} à 2^{14}) lui ajouter un biais, de multiplier le résultat par un facteur d'échelle pour

se ramener entre les valeurs +64 et -64, puis de quantifier linéairement sur 128 niveaux et tronquer le résultat compte tenu du nombre de bits autorisé pour la transmission. Il a été démontré que les deux dernières opérations reviennent au même que de quantifier linéairement entre +64 et -64 sur une échelle dont le nombre de niveaux est celui affecté à chaque coefficient.

Une étude effectuée à l'I.N.R.S. (18) a montré que les coefficients de réflexion évoluent en majorité entre les valeurs minimales et maximales de la figure 7. Appelant $V_{min}(i)$ et $V_{max}(i)$ les valeurs minimale et maximale de chaque coefficient $K(i)$, le biais $B(i)$ et le facteur d'échelle $S(i)$ vérifient le système d'équations suivant :

$$\begin{cases} -64 = (-2^{14} \times V_{min}(i) + B(i)) \times S(i) \\ 64 = (2^{14} \times V_{max}(i) + B(i)) \times S(i) \end{cases}$$

Sa résolution donne pour le biais et le facteur d'échelle les valeurs se trouvant à la figure 8. Rappelons que, pour chaque coefficient $K(i)$, on quantifie la quantité $Q(i)$ entre -64 et 64 :

$$Q(i) = (K(i) \times 2^{14} + B(i)) \times S(i)$$

A la réception, nous effectuerons l'opération inverse pour récupérer le coefficient de réflexion $K(i)$; c'est à dire :

$$K(i) = (Q(i) / S(i) - B(i)) / 2^{14}$$

III-2 QUANTIFICATION ET TRANSMISSION DES AUTRES PARAMETRES

- a) Le gain est quantifié suivant une échelle pseudo logarithmique sur 32 niveaux (5 bits) et avec des valeurs maximum et minimum respectivement égales à 100000 et 10.
- b) La longueur d'une structure peut atteindre jusqu'à 512 points dans le cas non voisé, nous le quantifierons donc sur 9 bits.
- c) Le nombre de sections par structure sera quantifié sur 4 bits.
- d) La qualité de la structure pouvant prendre 3 états, sera quantifiée sur 2 bits.
- e) Le coefficient de préemphasage sera quantifié sur 5 bits avec des valeurs minimum et maximum de 0.9 et 1 . Il faut noter que l'on peut, si l'on veut économiser le nombre de bits, choisir un coefficient de préemphasage fixe égal à la valeur par défaut.
- f) Le nombre total de bits nécessaire à la transmission est donc pour une structure voisée de :

$$25 + 41 = 66 \text{ bits}$$

et pour une structure non voisée ou de transition de :

$$25 + 20 = 45 \text{ bits}$$

On tombe ainsi bien en dessous du taux de 2400 bits par seconde. En effet, même si toutes les structures étaient voisées, on aurait, pour une fréquence d'échantillonnage de 8 KHz, 32 structures dans une seconde, et donc, 2112 bits.

QUANTIFICATION ET TRANSMISSION

coeff. de réflexion	Vmin	Vmax
K(1)	-0.9728	0.7677
K(2)	-0.3721	0.8902
K(3)	-0.8184	0.5677
K(4)	-0.3006	0.7647
K(5)	-0.4668	0.3822
K(6)	-0.2022	0.6353
K(7)	-0.2586	0.4079
K(8)	-0.1651	0.5806
K(9)	-0.418	0.512
K(10)	-0.5	0.266

figure 7 - Valeurs minimum et maximum des coefficients de réflexion

coeff. de réflexion	Biais	Facteur d'échelle
K(3)	2048.	0.0056
K(4)	-3850.	0.0073
K(5)	696.	0.0091
K(6)	-3522.	0.0092
K(7)	-1229.	0.0117
K(8)	-3400.	0.0103
K(9)	-768.	0.0084
K(10)	1920.	0.0102

figure 8 - biais et facteurs d'échelle

CHAPITRE IV - DESCRIPTION DE L'ALGORITHME DE SYNTHESE

L'algorithme de synthèse se fait d'après le synoptique de la figure 9.

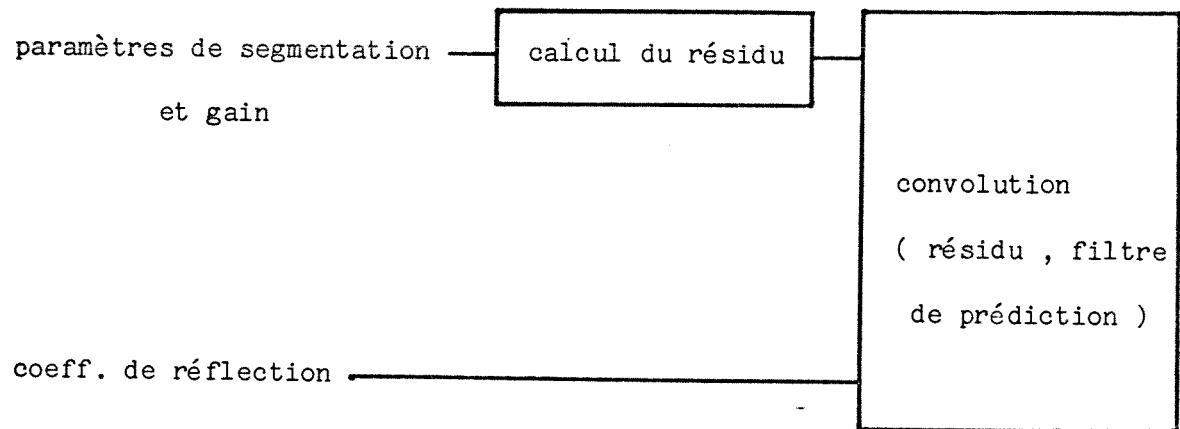


figure 9 - algorithme de synthèse

Rappelons que les paramètres d'entrée sont les coefficients de réflexion, le gain, la longueur et le nombre de sections de la structure, sa qualité, le coefficient de préemphasage. Son organigramme se trouve en annexe 1.

IV-1 CALCUL DU RESIDU

Le calcul du résidu diffère suivant le type de structure envisagée.

a) Cas d'une structure voisée

Le résidu consiste en une suite d'impulsions d'amplitude égale au gain et situées à chaque début de section. Une approximation est faite ici qui consiste à considérer que les sections d'une même structure sont toutes de longueur identique.

b) Cas d'une structure non voisée

Le résidu est alors un bruit blanc Gaussien centré suivant une loi normale $N(0, G)$, G étant le gain de la structure.

c) Cas d'une transition

Le résidu est dans ce cas une hybridation des deux cas précédents; c'est à dire qu'on enverra une impulsion d'amplitude $G/2$ au début de la structure et un bruit blanc Gaussien centré de loi normale $N(0, G/2)$. D'autres valeurs ont été essayées pour le facteur de multiplication à affecter au gain; mais c'est $1/2$ qui semble donner les meilleurs résultats.

IV-2 SYNTHESE DU SIGNAL

La synthèse s'effectue en plaçant le résidu calculé précédemment à l'entrée d'un filtre en treillis obtenu à partir des coefficients de réflexion.

Un problème est apparu à ce niveau, en ce sens que la structure contenant le signal synthétisé présentait une assez grande différence d'énergie avec la structure de signal original. Ce problème a été résolu en multipliant le gain par un facteur adéquat et en recalculant alors le résidu et le signal synthétique. Ce facteur a été pris égal au rapport de l'énergie de la structure de signal original E_0 par celle de la structure de signal synthétique E_s ou ce qui revient au même à la quantité:

$$G / E_s \sqrt{\prod_{i=1}^P (1-K(i)^2)}$$

G étant le gain de la structure analysée.

CHAPITRE V - CONSIDERATIONS SUR LA MISE EN OEUVRE EN TEMPS REEL

Le programme principal prélève des tampons successifs d'un fichier audio en vue d'en faire l'analyse par segmentation, l'analyse par prédition linéaire puis d'effectuer une synthèse. Entre chaque tampon, le programme conserve en mémoire la position du dernier segment du tampon précédent et les valeurs des échantillons compris entre ce dernier segment et la fin du tampon car ceux ci n'ont pas été utilisés. La longueur du tampon a été fixée à 500 échantillons, on effectue de plus un chevauchement de 60 échantillons, qui est l'ordre du filtre utilisé pour l'analyse par segmentation, par conséquent, le retard dû à la seule mise en mémoire des échantillons du tampon est au minimum de 70 ms pour une fréquence d'échantillonage de 8 Khz. Si l'on tient compte des échantillons non utilisés du tampon précédent, on arrive généralement à un retard de l'ordre de 85 ms. Il faudrait y ajouter le temps effectif de calcul pour obtenir le retard total entre le prélèvement du tampon et la production des échantillons synthétisés.

CHAPITRE VI - RESULTATS ET CONCLUSION

Les figures 10,11,12 montrent les différents résultats obtenus. La figure 10 illustre la méthode de reconstruction du signal telle qu'elle a été décrite précédemment (impulsion dans le cas voisé, bruit blanc dans le cas non voisé et combinaison des deux dans le cas transition). Les figures 11 et 12 montrent la comparaison entre le signal original et le signal synthétisé; la phrase illustrée ici est prononcée par un locuteur mâle et a pour contenu: Add the sum to the product of these three . On note que le signal synthétisé suit d'assez près le signal original aussi bien du point de vue temporel (figure 11) que du point de vue fréquentiel (figure 12).

Du point de vue auditif, le signal reconstruit est compréhensible et intelligible aussi bien dans le cas d'un locuteur que d'une locutrice, la voix se rapproche assez bien de la voix originale dans le cas mâle tandis que pour une voix femelle, elle est sensiblement plus rauque (pertes de hautes fréquences).

Ce projet consistait à modéliser un système utilisant la prédition linéaire. Il a montré, toutefois, que l'application pure et simple de la théorie était insuffisante pour obtenir un signal totalement identique au signal original. Ainsi, certaines investigations, en ce qui concerne la forme du résidu (21) et l'utilisation du gain comme amplitude des impulsions, pourraient être d'un intérêt certain.

RESULTATS

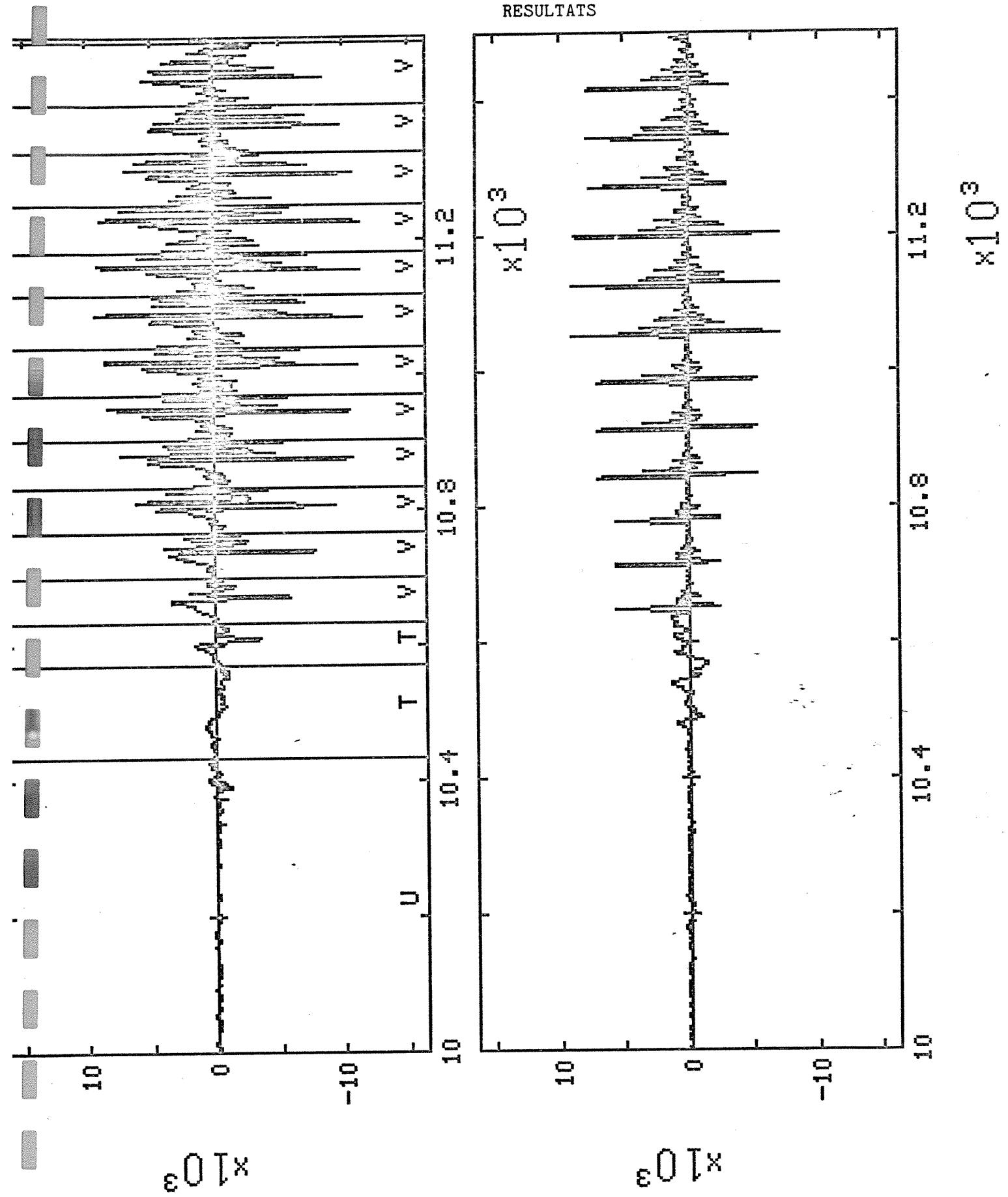


figure 10 - Construction du signal synthétisé

RESULTATS

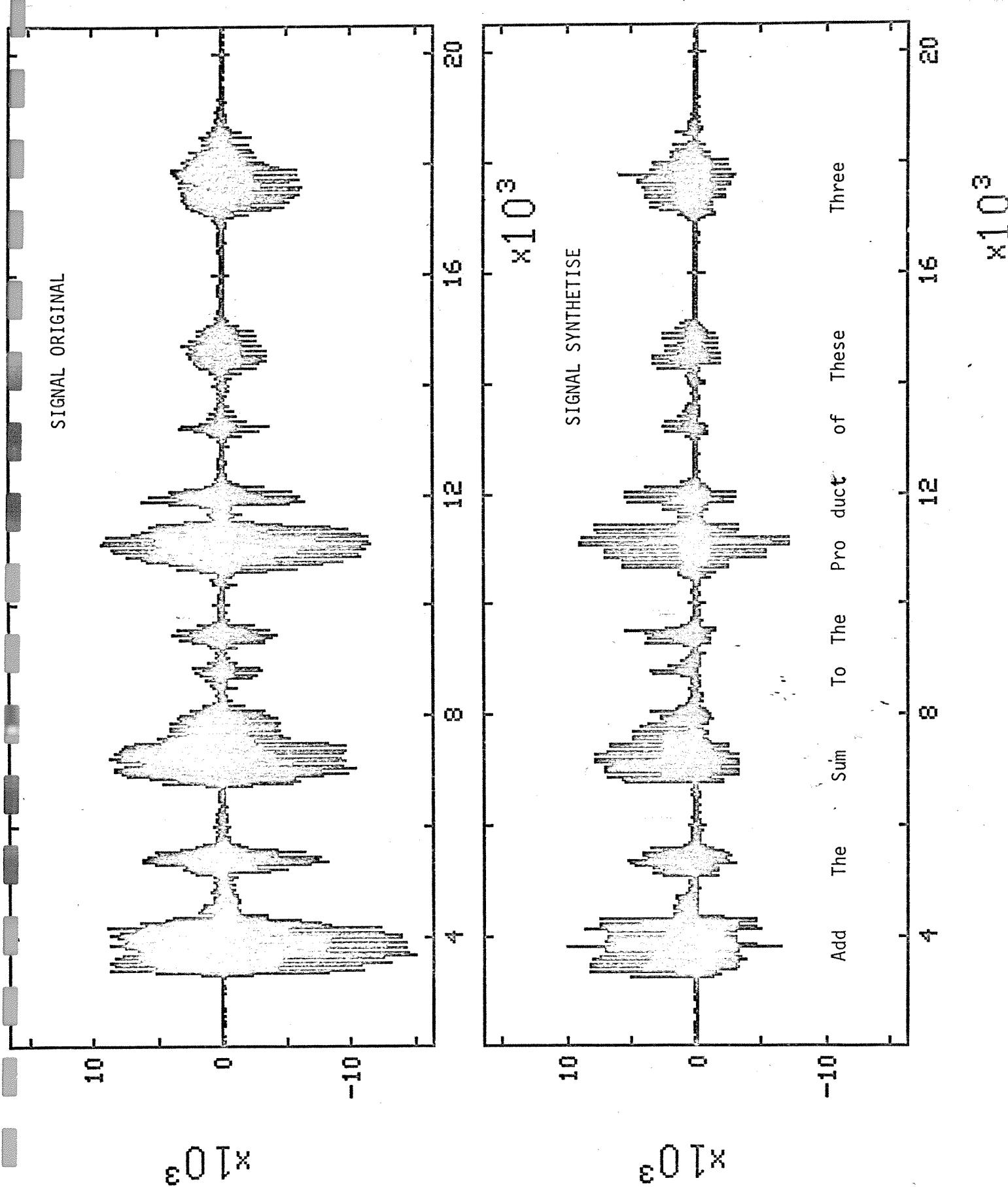


figure II - Comparaison entre le signal original et le signal synthétique - Domaine temporel

RESULTATS

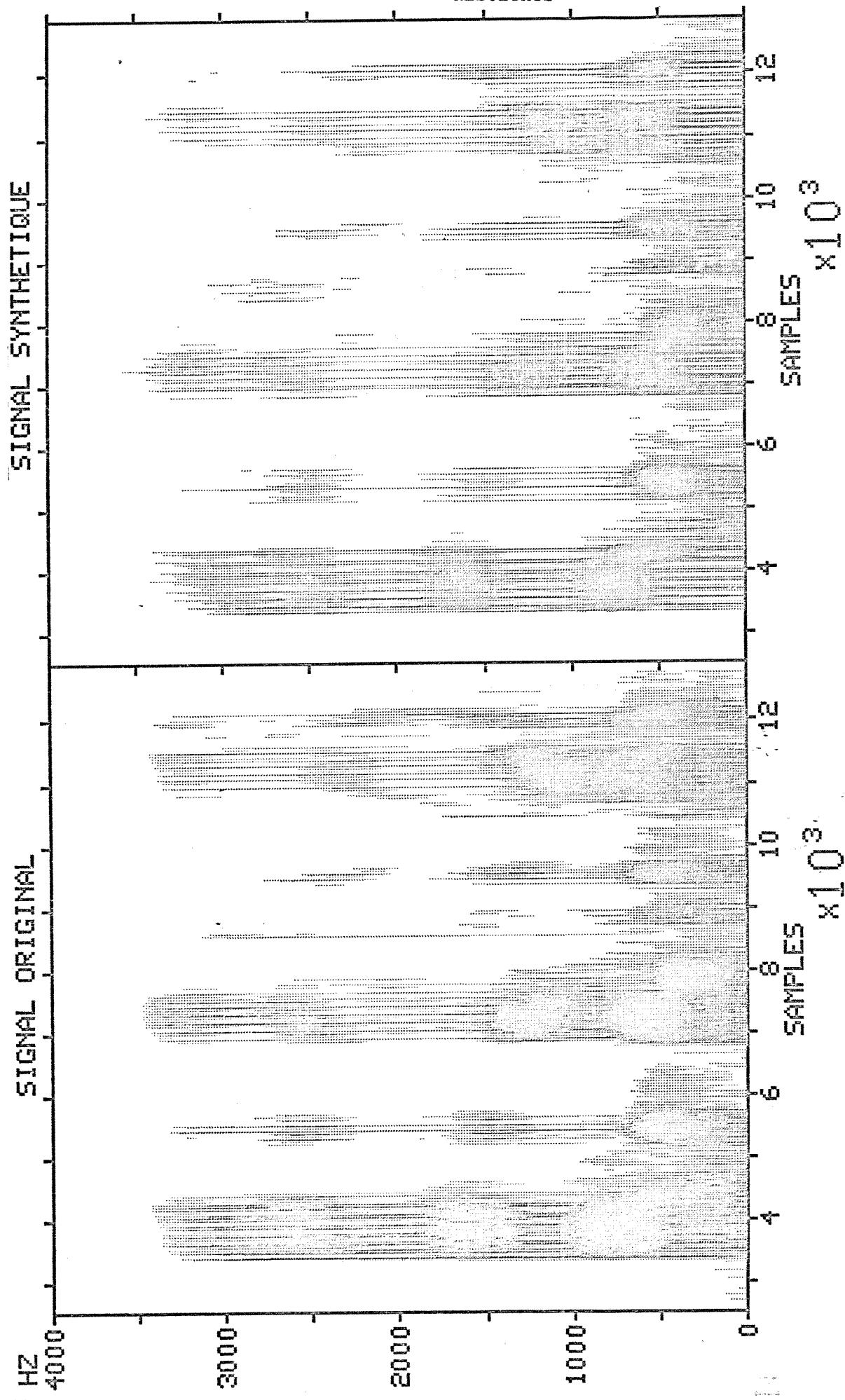


figure 12 - Comparaison entre le signal original et le signal synthétique
Domaine fréquentiel

BIBLIOGRAPHIE

- 1- A comparative performance study of several pitch detection algorithms - L.R.Rabiner, M.J.Cheng, A.E.Rosenberg, C.A.McGonegal - IEEE Transactions on Acoustics, Speech, and Signal Processing, Vol.ASSP-24, NO.5, October 76
- 2- Parallel processing techniques for estimating pitch periods of speech in the time domain - B.Gold, L.Rabiner - The Journal of the Acoustical Society of America, Vol.46, pages 442-448, 1969
- 3- The Sift Algorithm for Fundamental Frequency Estimation - J.D.Markel - IEEE Transactions on Audio and Electroacoustics, Vol.AU-20, NO.5, December 72
- 4- Average Magnitude Difference Function Pitch Extractor - M.J.Ross, H.L.Shaffer, A.Cohen, R.Freudberg, H.J.Manlev - IEEE Transactions on Acoustics. Speech. and Signal Processing, Vol.ASSP-22, NO.5, October 74
- 5- On the use of Autocorelation Analysis for Pitch Detection - L.R.Rabiner - IEEE Transactions on Acoustics. Speech. and Signal Processing, Vol.ASSP-25, NO.1, February 77
- 6- Maximum Likelihood Pitch Estimation - J.D.Wise, J.R.Caprio, T.W.Parks - IEEE Transactions on Acoustics. Speech, and Signal Processing, Vol.ASSP-24, NO.5, October 76
- 7- Pseudo Maximum Likelihood Speech Pitch Extraction - D.H.Friedman - IEEE Transactions on Acoustics, Speech and Signal Processing, Vol.ASSP-25, NO.3, June 77
- 8- Real-Time Digital Hardware Pitch Detector - J.J.Dubnowski,

BIBLIOGRAPHIE

- R.W.Schafer, L.R.Rabiner - IEEE TRansactions on Acoustics, Speech, and Signal Processing - Vol.ASSP-24, NO.1, February 76
- 9- Microprocessor Realization of a Linear Predictive Vocoder - E.M.Hofstetter, J.Tierney, O.Wheeler - IEEE Transactions on Acoustics, Speech, and Signal Processing, Vol.ASSP-25, NO.5, October 77
- 10- Optimum Classification of Voiced Speech, Unvoiced Speech, and Silence in the Presence of Noise and Interference - R.J.McAulay - Technical Note 1976-7, 3 June 76, Lincoln Laboratory, M.I.T.
- 11- Robust Speech Processing - B.Gold - Technical Note 1976-6, 27 January 76, Lincoln Laboratory, M.I.T.
- 12- Design of a Robust Maximum Likelihood Pitch Estimator for Speech in Additive Noise - R.J.McAulay - Technical Note 1979-28, 11 June 79, Lincoln Laboratory, M.I.T.
- 13- Linear Prediction of Speech - J.Markel, A.H.Gray - Springer-Verlag 76
- 14- Digital Processing of Speech Signal - L.R.Rabiner, R.W.Schafer - Prentice Hall 78
- 15- Linear Prediction. A Tutorial Review - IEEE Transactions on Acoustics, Speech, and Signal Processing, Vol.ASSP-63, April 75
- 16- A Fixed Point Computation of Partial Correlation Coefficients - J.Leroux, C.Gueguen - IEEE Transactions on Acoustics, Speech, and Signal Processing, June 1977, p. 257-259
- 17- Les Processus de la Communication Parlée - J.S.Lienard
- 18- Feasibility Study of a Hardware Implementation of a 4.8 kb/s RELP Speech Coder - P.Kabal - INRS -Telecommunications Technical Report No.81-08, May 81

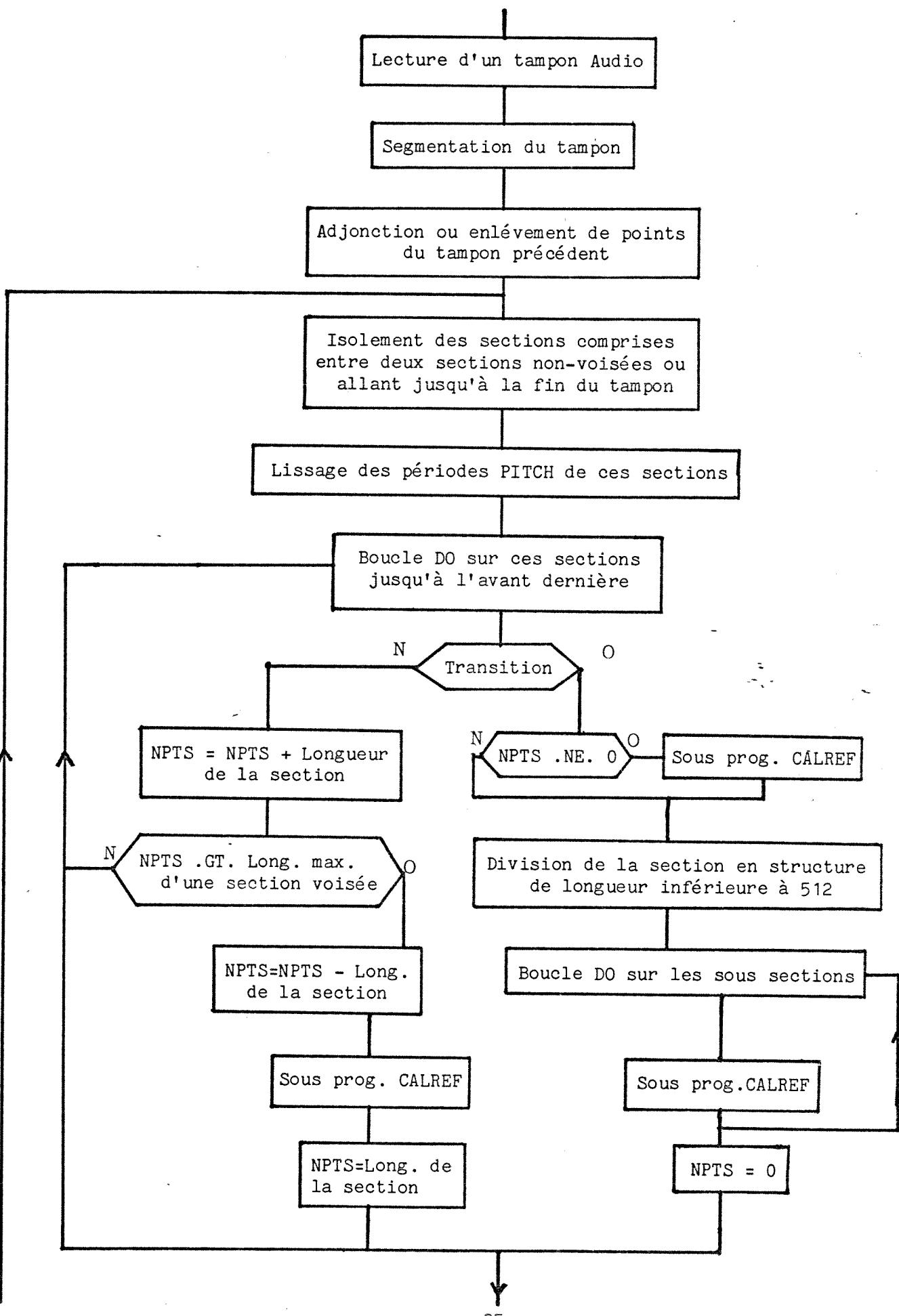
BIBLIOGRAPHIE

- 19- An Improved Linear Predictive Coding Algorithm for Speech Transmission at 2.4 kb/s - D.C.Stevenson - Bell-Northern Research Unpublished Technical Memorandum, December 80
- 20- Comparative Evaluation of Residual-Excited Linear Prediction and Sub-Band Coding for Speech Transmission at 9.6 kb/s - P.kabal, D.C.Stevenson - Bell-Northern Research Unpublished Technical Memorandum, October 79
- 21- Quality Limitations of LPC Speech Coding Techniques - D.C.Stevenson - Bell-Northern Research Unpublished Working Paper, July 80
- 22- Communication Personnelle du Centre de Recherche - Non Publié
- 23- Analyse et Synthèse de Parole par Prédiction Linéaire - C.Side, M.Lasry - Projet à l'Ecole Nationale Supérieure des Télécommunications de Paris, Juin 81

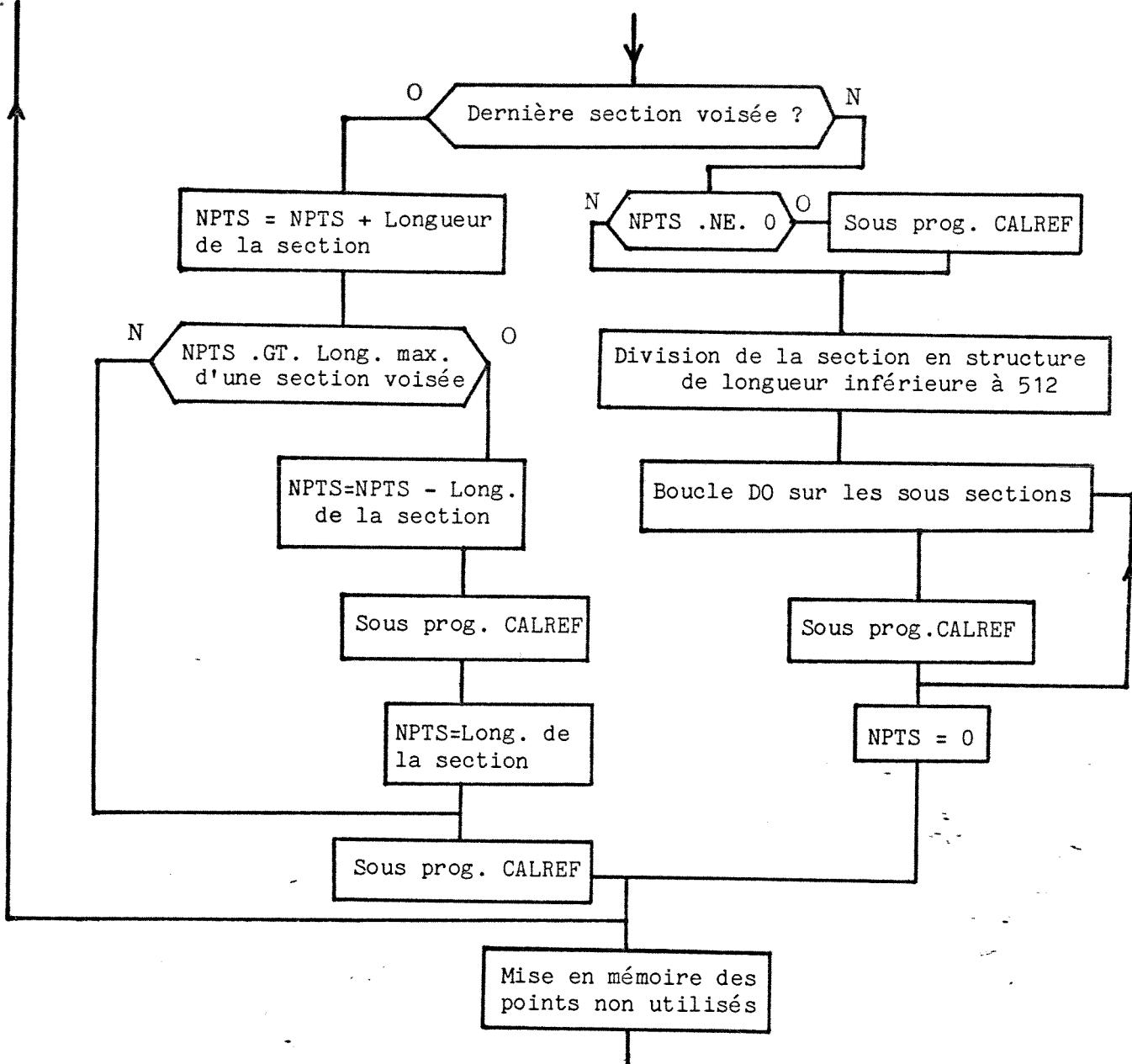
- ANNEXE 1 -

ORGANIGRAMMES DU PROGRAMME ET
DES PRINCIPAUX SOUS-PROGRAMMES

PROGRAMME PRINCIPAL ANSYL

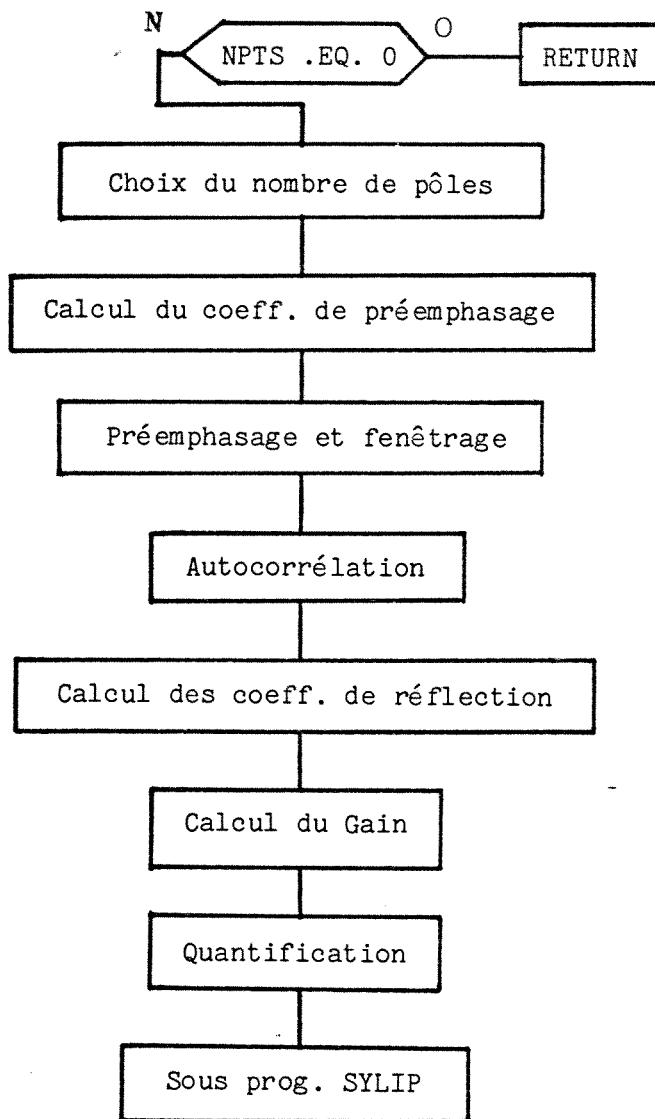


PROGRAMME PRINCIPAL ANSYL

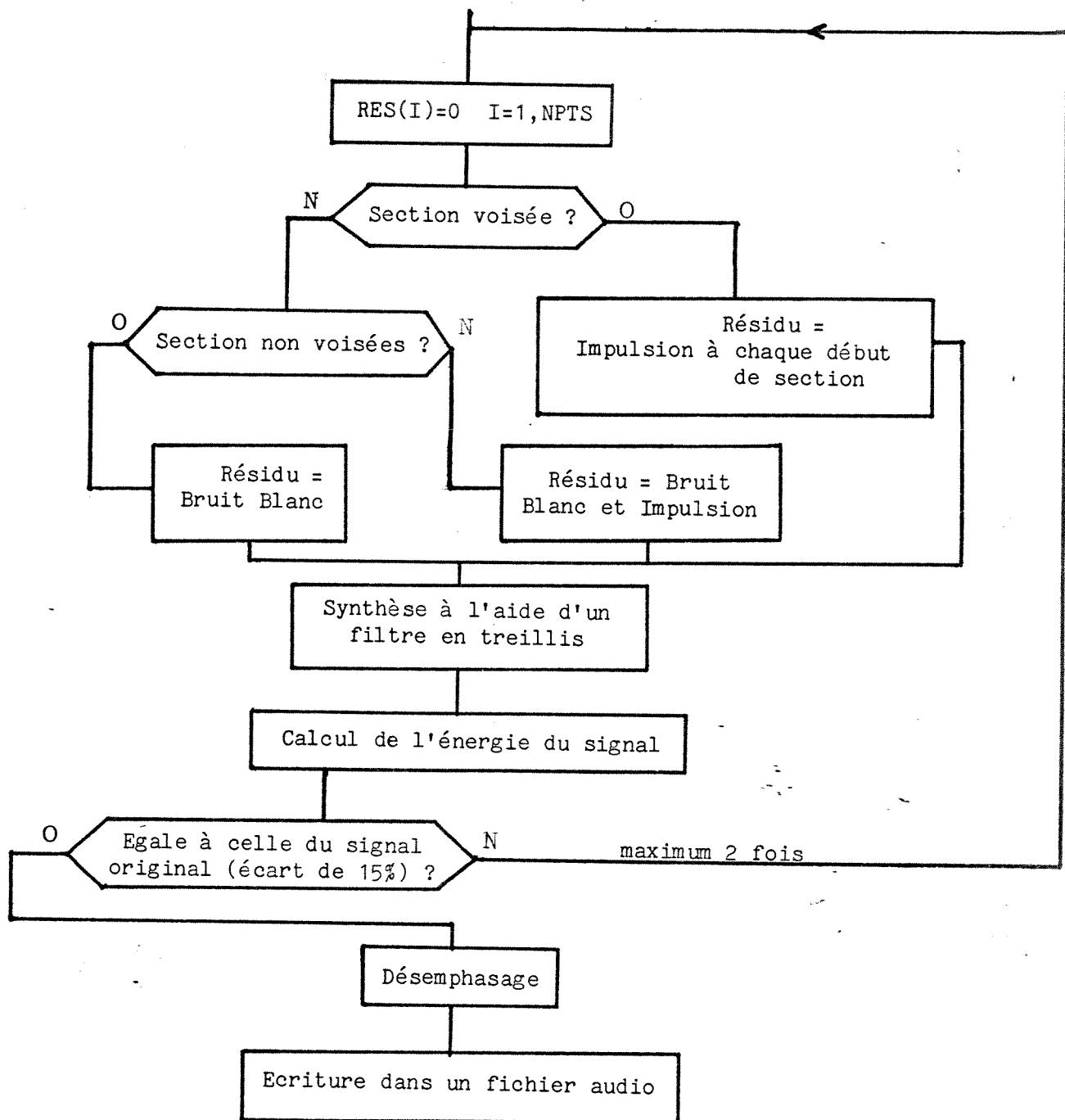


REMARQUE : La dernière partie du programme pourrait être traitée directement dans la boucle DO sur les sections . Cependant , L'organigramme permet de traiter séparément les sections de transition et donc d'en changer facilement les paramètres tels que la longueur maximale de la structure .

SOU PROGRAMME CALREF



SOUS PROGRAMME SYLIP



- ANNEXE 2 -

PROGRAMMES FORTRAN

LISTE DES PROGRAMMES

ANSYL - Programme principal
CALREF - Analyse par prédition linéaire
PITCHLISS - Lissage des périodes 'pitch'
SYLIP - Synthèse par prédition linéaire
SEGBIS - Détermination des périodes 'pitch'
PPROC - Extraction des périodes d'un tampon audio
ACORR - Calcul des coefficients d'autocorrélation
AUTOK - Calcul des coefficients de réflection
DEEM - Désemphasage du signal
FILTRE - Filtrage d'un tampon audio (utilisé par PPROC)
ISHIFT - Décallement des éléments d'un vecteur
LATSYN - Synthèse du signal à l'aide d'un filtre en treillis
LISS - Lissage d'un tableau de nombres entiers
PREEM - Préemphasage du signal
QNTDFN, QNTLAR, QNTLOG, QUANTZ - Quantification
RANGE - Rangement de tableaux
WNDGEN - Fenétrage

Computerized Northern Research / INRS Computer Laboratory

```
1 IF(ISTAT=0) GO TO 100
```

```
C INITIALISATION
C
C Initialisation du sous programme SEGBITS
CALL INSEG
CALL IFFT(LUN1)
IPR=0
J=0
NPTS=0
LE=1
LV(1)=0
IFU(1)=0
IPR(1)=2

C Ouverture du fichier de coefficients du filtre FIR.
C
IF(SPREQ.EQ.10000.) FILCCFF='ISIDE.LIPREJD10C61'
IF(SPREQ.EQ.8000.) FILCCFF='ISIDE.LIPREJD8C61'

C Initialisation du sous programme FILIRE
CALL INFIL(FILCOR,NTAP)

IF (NINFPLÉ=0) STOP "ERREUR: CUEFFICIENTS = SEGBITS"
NS2=NTRP/2
MEM=NS2
NAUV=Lbuff
Lbuff=Lbuff+NS2

C Initialisation du sous programme PPRUC
CALL INPRUC (SFREQ,0,1)
PNTLUS = -MEM

DO WHILE(PNTLUS.LT.NSAMP)
C LECTURE D'UN TAMpon AUDIO
C
CALL GEIPLT(LUN1,PNTLUS,Ibuff,LEFRM,NOUT)
IF(NOUT.LE.0) SFUP "ERREUR LECTURE"
C SEGMENTATION DU TAMpon AUDIO EN ZONES VOISEES/non VOISEES
C
NOUTS=0
IPF=1
LV(1)=LV(LE)
IFU(1)=IFU(LE)
IPR(1)=IPR(LE)
LE=1

CALL SEGBITS (IBUFF,NOUT,PNTLUS,nS2,SFREQ,LE,LV,IPR)
```

```
IF (LV(1).LE.PNTLUS) THEN
CALL ISHIFT(1buff,'NOUT,LV(1)=PNTLUS)
DO 1=1,PNTLUS-NV(1)
1buff(I)=INCR(I)
END DO
NOUT=NOUT+PNTLUS-LV(1)
CALL ISHIFT(1buff,'NOUT,LV(1)=PNTLUS)
END IF

PNTLUS=PNTLUS+NADV

IF(PNTLUS.GE.NSAMP.AND.LV(LE).GE.(NSAMP-NS2)) LV(LE)=NSAMP

C ISOLEMENT DES SECTIONs COMPRISES ENTRE DEUX SECTIONs NON VOISEES OU
C ALLANT JUSQU'A LA FIN DU TAMpon
L=0
L=L+1
IF(IPR+L.LT.LE.AND.IPR(IPR+L).NE.2) GO TO 200

C CALCUL DE LA LONGUEUR DE LA STRUCTURE * CELLE CI EST AUSSI PROCHE QUE
C POSSIBLE DE LENv POUR UNE STRUCTURE VOISEE ET DE LENu POUR UNE STRUCTURE
C NCN VOISEE .
C
IF(L.GT.1)THEN
CALL PITCHLISS(L+1,LV(LE),IFO(LE),IPR(LE),SFREQ)
DO 50 I=LP+1,LP+L-1
IF(IPR(I).EQ.1)THEN
IF(NPTS.NE.0)CALL CALKRF(1buff,NOUT,1OFFS,LUN3,1FRM,
NPTS,O,J)
N=(LV(1)-LV(I-1))/LENu+1
NPTS=(LV(1)-LV(I-1))/N
J=1
END IF

IF(N.GT.1)THEN
DO 45 K=1,N-1
CALL CALKRF(1buff,'NOUT,1OFFS,LUN3,1FRM,NPTS,IPR(I),J)
NPTS=LV(I)-LV(I-1)-(N-1)*NPTS
END IF

CALL CALKRF(1buff,NOUT,1OFFS,LUN3,1FRM,NPTS,IPR(1),J)
NPTS=0
J=0
ELSE
NPTS=NPTS+LV(1)-LV(I-1)
J=J+1
END IF

IF(CABS(IFU(I)-IFU(I-1)).GT.TOL*IFU(I-1))
```

ANSYLL3

ANSYLL4


```

CALL PREM(WUFF,SIG,LIN,PRE,ANEM)
CALL MUGEN(LIN,LIN,END)
DO 10 I=1,LIN
  SIG(I)=SIG(I)*IN(1)
C ANALYSE
C CALL ACURR(SIG,LIN,RXX,NPUL,E+1)
  CALL AUTO(RXX,NPUL,REFL)
C CALCUL DU GAIN
C G=RAX(1)
  DO 70 I=1,NPUL
    G=G*(1-REFL(I)*I*2)
    G=SQR(G)
C QUANTIFICATION
C CALL QNTLAR(G,LEV(1),=0.98,0.77,XU,YU)
  CALL QUANTZ(REFL(1),L,XU,NLEV(1))
  REFQ(1)=YU(L)
C CALL QNTLAR(G,LEV(2),=0.38,0.69,XU,YU)
  CALL QUANTZ(REFL(2),L,XU,NLEV(2))
  REFQ(2)=YU(L)
DO 20 I=3,NPUL
  REFQ(I)=(REFL(I) * 2.*I*14 + BIAS(I))*SCA(I)
  CALL UNI(XU,YU,LEV(I),UNIFLH,0.4.)
  REFQ(I)=TOLU
  REFQ(I)=REFU(I)/SCA(I)*BIAS(I)/2.*I*14
  CALL QNTLG(32,100.,10.,10000.,XU,YU)
  CALL QUANTZ(G,L,XU,J2)
  GQ=IQ(L)
C APPEL DU SOUS PROGRAMME DE SYNTHESE
C CALL SYLIP(LIN,IPR,PRE,REFQ,GC,NPTS,N)
  RETURN
END
20
C SCUS PROGRAMME DE LISSAGE
C SUBROUTINE PITCHLISS(L,LV,IF0,IPR,IPR,SPREQ)
PARAMETER TOL=0.15
INTEGER LV(L),IF0(L),IPR(L)
DO 100 I=2,L-1
  IF((IPR(I-1))<0.0 AND (IPR(I+1)>0.0 AND (IPR(I).EQ.0.1)) THEN
    IPR(I)=0
    IF0(I)=SPREQ/(LV(I)-LV(I-1))
  ENDIF
END
100

```

*****Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

C

MULTILET SUBROUTINE STUP (LUN,IPR,PRI,KFLG,NPIS,NS)

C

MULTILET SUBROUTINE PULIF (LUN,IPR,PRI,KFLG,NPIS,NS)

C

FILE NAME: STUP.FOR

C

PULSE: SYNTHÈSE PAR PRÉDICTION LINÉAIRE

C

DESCRIPTION: CE PROGRAMME SYNTHÉTISE LE SIGNAL A PARTIR DES COEFFICIENTS DE

C

REFLEXION ET DES SÉGMENTATIONS VOISSES/TRANSITIONS/NOUVOISSES
DU PICHET AUDIO.

LE CALCUL DU RÉSIDU SE FAIT COMME SUIT:

POUR UNE STRUCTURE VOISSEE , UNE IMPULSION AU DEBUT DE CHAQUE
SECTION D'AMPLITUDE ÉGALE AU GAIN *

C

SECTION D'AMPLITUDE ÉGALE AU GAIN *
DANS LE CAS TRANSITION , MÉLANGE D'UNE IMPULSION D'AMPLITUDE
ÉGAL A LA MOITIÉ DU GAIN ET D'UN BRUIT BLANC D'ÉNERGIE
EGAL A LA MOITIÉ DU GAIN.
DANS LE CAS NOUVEAU VOISSE , UN BRUIT BLANC D'ÉNERGIE ÉGAL AU GAIN.

C

BRUIT EST UN SOUS PROGRAMME GÉNÉRANT UN BRUIT BLANC GAUSSIEN

C

STRUCTURE:

C

LUN = UNITÉ D'ÉCRITURE DES ÉCHANTILLONS DU SIGNAL SYNTHÉTISÉ

C

G = GAIN DE LA STRUCTURE

C

IPR = JOURNAL DE LA SECTION

C

*0 = POUR UNE SECTION VOISSEE

C

*1 = POUR UNE TRANSITION

C

*2 = POUR UNE SECTION NOUVEAU VOISSE *

C

NPOU = NOMBRE DE PULSES DU FILTRE D'ANALYSE

C

NPOUV = NOMBRE DE PULSES POUR UNE STRUCTURE NOUVEAU VOISSE

C

KFLG = NOMBRE DE PULSES POUR UNE STRUCTURE NOUVEAU VOISSE

C

NS = NOMBRE D'ÉCHANTILLONS DANS LA STRUCTURE

C

PRI = COEFFICIENT DE DÉTÉRMINATION

C

KFLG = TABLEAU CONTenant LES COEFFICIENTS DE RÉFLEXION

C

KES = TABLEAU CONTenant LES VALEURS DU RÉSIDU

C

(*SIG = TABLEAU CONTenant LES VALEURS DU SIGNAL

C

OUTILLES RÉSULTAT:

C

DEMA = ORDRE D'ÉTAPE DU SIGNAL

C

GENDR = GÉNÈRE UN TABLEAU DE VALEURS ALÉATOIRES SUIVANT UNE LOI N(0,1)

C

LAISSIN = SYNTHESE LE SIGNAL

C

PULIF = ÉCHIFFRE DANS UN FICHIER AUDIO

C

UTILIS / MAINTIENUE BY: C.SIDE

C

DATE CRÉATION: 8/1/1982

C

C

*****Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

SUBROUTINE STUP(LUN,IPR,PRI,KFLG,NPIS,NS)

C

PARAMETER IPMAX=12,IPU=10,NPUV=10,NPU=4,IND=0,46

C

REAL REP(IPU,AA),RES(IPU,AA),S10(IPMAX)

C

DUBLE PRECISION USEED

C

LOGICAL VERIF

C

GI=G

C

VERIF=.FALSE.

C

ICOUNT=0

C

USEED=123457.00

C

DO DU I=1,NPOLE

C

KCF(I,I)=0.

C

AM=0.

C

NPOU=NPOU

C

IF (IPR.EQ.0) NPOU=NPOV

C

DO 40 I=1,NPIS

C

KES(I)=0.

C

CALCUL DU RÉSIDU

C

IF (IPR.EQ.0) THEN

C

NPVS=NS

C

DO 80 J=1,NS-1

C

KES(J+1)=G

C

KES(NS)=H

C

END IF

C

KES(NS+1)=G

C

ELSE

C

IF (IPR.EQ.2) THEN

C

CALL BUILT(USEED,NPIS,KES,G/2.)

C

ENDIF

C

END IF

C

```

C   SYNTHÈSE
C
CALL MAFSYW (NPNTS, RERFL, RERL, NPIS, NCHEM, SIG)
LN=0.
DO I=1,NPIS
LN=L+SIG(I)**2
END DO

DO I=1,NPULÉ
EN=EN+(1-ERL(I))**2
END DO

EN=SQRT(EN)

IF (LPR*EN*0.160*ACOUNT.LT.2.0 AND ABS(EN-GI).GT.0.15*GI) THEN
GEGLEH
ACOUNT=ACOUNT+1
EN=EN*ERL(I)+1
ENDIF = ERFL.
ELSE
ENDIF = ERFL.
ENDIF IF

IF (EN>GI) GO TO 100

100 MESSAGE
CALL DEEM(SIG,SIG,NPTS,PME,AMEA)

END PROGRAMME

END SUBROUTINE
CALL PUIKPILOT(SIG,NPTS)
RETURN
END

SUB PROGRAMME DE GÉNÉRATION D'UN BRUIT BLANC
SUBROUTINE BRUIT(DSEED,PPNTS,E,G)
DIMENSION E(PPNTS)
DOUBLE PRECISION DSEED
CALL GENR(DSEED,PPNTS,E)
E(1)=E(1)*G/DSEED
DIS=0.
DO 20 I=1,NPNTS
DIS=DIS+E(I)**2
20 DIS=DIS/(I)
DIS=SURF(DIS)
DO 10 I=1,NPNTS
E(I)=E(I)*G/DIS
10 RETURN
END

```

Syli93

```

C-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
C MODULE: SEGBSIS (IBUFFU,NOUT,PNTLUS,NS,SFREQ,N,LO,IFO,IPR)
C          ENTR INSEG
C          INTEGER FUNCTION FINZUEB(INC,LIM)
C          ENTRY IFZLUN)
C          INTEGER FUNCTION PMI(PAUD)
C
C FILE NAME: SEGBSIS.FOR
C
C PURPOSE: Segmenter un tampon audio en zones voisees et non-voisees
C          et determiner les periodes individuelles pour les zones
C          voisees.
C          Ce programme s'inspire du programme PERLI de R. MARCHAND
C
C DESCRIPTION: SEGBSIS utilise la sous-routine PPRUC pour determiner les
C          periodes du fichier audio.
C
C PARAMETERS: NOUT : Tampon audio.
C              IBUFFU : Dimension de IBUFFU
C
C PNTLUS : Numero du premier echantillon de IBUFFU dans le
C          fichier audio .
C
C NS : Longueur de chevauchement .
C
C SFREQ : Frequence d'echantillonage .
C
C PARAMETRES DE SORTIE DANS L'ORDRE:
C
C N : Dimension des tableaux LO, IFO, IPR
C
C LO : Tableau des fins de periode au point le plus proche
C          de zero correspondant au debut de la periode suivante
C
C IFO : Tableau donnant les frequences des periodes .
C
C IPR : Caractere qui indique l'etat de la periode :
C          '0' : periode voisee
C          '1' : periode de transition
C          '2' : periode non-voisee
C
C ROUTINES REQUIRED: PPROC,RANGE,FILIRE
C
C AUTHOR / MAINTAINED BY: C. SIDE
C
C DATE CREATED: 12 Janvier 1982
C
C UPDATES:
C-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
C
C SUBROUTINE SEGBSIS(IBUFFU,NOUT,PNTLUS,NS,SFREQ,N,LO,IFO,IPR)
C
C IMPLICIT INTEGER (A-Z)
C PARAMETER MUL=20,MAXAPP=255,BUFFL=500,NMAX=100
C COMMON/PARAM/ IMLG,PMIN,PFMAX,RUNLU,LUVL,CLOCK,SIL,TAU,LEVEL
C
C-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
C
C

```

```

C-----Logical VOISE,FINI,TRANS,INIT
C-----REAL SFREQ,TUL,TAU,RUNDO,TEMPS
C-----DIMENSION WAVS(MUL+1),IBUFFL(0:NMAX),IBUFFC(0:NMAX)
C-----DIMENSION P(BUFFL),C(BUFFL) CI(NMAX),CO(NMAX),LW(NMAX)
C-----DIMENSION LU(NMAX),IPR(NMAX)
C-----DATA TOL/0.15/VFMIN,VFMAX/70,300/,TAU,RUNDO/0.4,1.39/
C-----DATA INIER/S/TRESH/30/
C-----SAVE IV,LV,INV,LNV,PAS,NO,VOISE,TRANS,AMAX
C
C Un doit initialiser le sous programme PPRUC qui calcule les
C periodes du fichier audio.
C
C Calcul de la valeur maximum du tampon
C
C DO I=1,NCUT
C     IF(ABS(CIBUFFU(I)).GT.AMAX) AMAX=ABS(CIBUFFU(I))
C END DO
C
C CLUCK = INTER*1.E-03*SREQ
C PMIN = SFREQ /VFMAX
C PMAX = SFREQ /VFMIN
C LEVEL = AMAX / THESH
C ULEVEL = AMAX / 10
C TRIG = LEVEL /
C SIL = 3
C
C Un remplit les tableaux des donnees avec le sous-programme
C d'estimation de periodes PPKC. Par la suite, on lira une
C ligne a la fois dans les tableaux.
C
C FILTRAGE DU TAMPON
C
C CALL FILTRE(IBUFFU,IBUFF,NQUT)
C
C Traitemet du tampon par le sous-programme de detection
C de periodes.
C
C
C CALL PPRUC(IBUFF,NOUT,PNTLUS,NS,P,C,NP,CI,CU,
C             *           LW,LW,Nw)
C             NL = NW
C             L = 1
C             FINI=FALSE.
C
C Rangeant des sorties de PPROC dans l'ordre defini par IW
C
C CALL RANGE(NL,1,Lw,CI,CC)
C
C BUCULE PRINCIPALE
C
C DO WHILE (.NOT.FINI)
C     Lecture des periodes :
C
C-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
C
C-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
C
C-----SEGBSIS 4

```

```

CIRC = C1(L)
ICO = C0(L)
I*AVE = I*(L)
L*AVE = L*(L)
L = L + 1
IF(L.GT.NL) FINIS=TRUE.

C
C   que la periode calculee est traitee par rapport a son
C   contexte. Il y a trois etats possibles: l'estat VOISE lorsque
C   les periodes precedentes se suivent par un ecart d'au plus 15%.
C   l'estat IAVE (transition) lorsque une periode ayant un ecart
C   superieur a 15% a ete detectee et l'estat non-voise initialise
C   lorsque que le numero du detecteur de periode (dans FPRUC) est 0.
C
IF(CIRC.EQ.0) THEN
    Periode non-voise
    IF(VOISE.OR.IKAN) THEN
        IF(IAVE.GE.LV)THEN
            Initialisation d'une periode non-voise
            LNVE=LAVE
            INV=IAVE
            IF(VOIST) THEN
                VOIST = .FALSE.
            ELSE
                IF(INIT) THEN
                    N=N+1
                    LU(N)=LV
                    IF(U(N)=0
                    IPK(N)=1
                    ELSE
                        N=N+1
                        LU(N)=LV
                        IF(U(N)=SFREQ/(LV-IV)
                        IPK(N)=0
                        END IF
                    END IF
                    IF(LV.LT.INV) THEN
                        N=N+1
                        LU(N)=INV
                        IF(U(N)=0
                        IPK(N)=1
                        ELSE
                            N=N+1
                            LU(N)=INV
                            IF(U(N)=SFREQ/(LV-IV)
                            IPK(N)=0
                            END IF
                        END IF
                    END IF
                END IF
                Continuation d'une periode non-voise
                IF(IAVE.GE.IV) THEN
                    La periode actuelle est voisee. Elle sera classee comme
                    periode voisee ou periode de transition suivant le contexte.
                    INC=1
                    IF((CIRC.LE.3)) INC= -1
                END IF
            END IF
        END IF
    END IF
    La periode doit etre plus recente que la periode precedente.
    INC=1
    IF((CIRC.LE.3)) INC= -1
    Determination des debuts et fin de la periode actuelle selon
    les passees par zero.
    ITP=I*AVE
    IPT=IAVE
    ITMP=INDZ(ITP,INC,LAVE)
    TTP=INDZ(FTP,INC,IAVE)
    IF(TIMP.NE.0.AND.FTNP.NE.0) THEN
        TRANS=.FALSE.

```

Un continu si la période est valide. Si les débuts ou fins sont nuls cela indique une erreur dans la recherche des passages par zéro.

TRANS=.FALSE.
VISITE=.TRUE.
IV=ITMP
LV=FTAP
FIRST

Lorsque l'on est dans l'état TRANS, on reviendra à l'état voie seulement si la période actuelle s'écoule de la dernière période à l'intérieur d'une limite permise.

```

IF(AHS(PERLPER).LE.TOL+LPER) THEN
    HZ=HZ+1
    WAVS(HZ)=ITMP
ENDIF

```

Lorsque l'on revient à l'état VOIE on cherche les périodes "possibles" à l'intérieur de la zone de transition. On acceptera un écart de 30% de plus pour des périodes se trouvant entre deux périodes voisines on acceptera un écart de 50%.

```

      I=2,NO
      IF((AVS(1-1)*GE.LV.AND.*AVS(1).LE.*ITMP) THEN
        P(F=AVS(1)-AVS(1-1))
        IF(PER.GT.0.7*LPK) THEN
          IF((AVS(1-1)-LV).GE.(LPER-TOL*LPK)) THEN
            IF((AVS(1-1)-LV).LE.1.5*LPK.OR.
              (AVS(1-1)-LV).LE.1.5*PER) THEN
              N=N+1
              LU(N)=AVS(1-1)
              IF(U(N)=SFREQ/(WAVS(1-1)-LV)
                IPR(N)=0

```

```

      ELSE
        N=N+1
        LO(N)=WAVS(I-1)
        IFO(H)=0
        IPR(N)=1
      END IF
      LV=WAVS(I-1)
      ENC IF
      N=N+1
      LC(N)=WAVS(I)
      IF C(N)=FREQ/(WAVS(I)-LV)
        IPR(N)=0
    END IF
  END DO
END SUBROUTINE

```

```

LPER=FTMP-ITMP
IF(LV.LT.1TMP) THEN
  IF((LPER-(CLIMP-LV)).LE.0.5*LPER) THEN
    N=N+1
  END IF
END IF
END DO

```

```

    IF P>=11
    IF O(N)=S
    IPR(N)=0
    ELSE
        ITMP=LV
    END IF
    END IF

```

```

IF ((NU < GE . MDIM) THEN
  NU=NU+1
  WAVS(NU)=ITMP
  DO 1=N,NO
    PER=WAVS(1)-LV
    IF (ANS(PER-LPER).LE.TOL*LPER)THEN
      N=N+1
      LO(N)=WAVS(1)
      IF(NU=0
      IPK(N)=0
      LV=WAVS(1)
      LPK(N)=1
      LPK=PER
      END IF
      END DO
      NU = 2
      *WAVS(1) = ITMP
      *WAVS(2) = FTMP
    ELSE
      NU=NU+1
      WAVS(NU)=ITMP
      NU=NU+1
      *WAVS(NU) = FTMP
    END IF
  END IF
ELSE IF ((NU >= MDIM) THEN

```

Lorsque que l'on est dans l'état voie, on détermine si l'écart entre la période actuelle et la période précédente est acceptable et on teste aussi pour les "trois" entre deux périodes consécutives.

```

IF (JTMP.GE.IV.AND.FTMP.LT.IV) THEN
  LV=FTMP
  LPERELV=IV
END IF

```

```

LPTK=LV=IV
N=N+1
LO(N)=LV
IFU(N)=SFREQ/(LV-IV)
IPR(N)=0
ELSE
N=N+1
LO(N)=LV
IFU(N)=0
IPR(N)=1
INIT=.FALSE.
END IF
IF (LV.LT.ITMP) THEN
    LO(N)=ITMP
    IFU(N)=0
    IPR(N)=1
END IF
ELSE
IF (LV.LT.ITMP) THEN
    PEK=ITMP
    IF (ABS(PEK-LPTK).LE.TOL*LPER.OR.
        ABS(PEK-(ITMP-ITMP)).LE.2*TOL*(FIMP-ITMP)) THEN
        N=N+1
        LO(N)=LV
        IFU(N)=SFREQ/(ITMP-IV)
        IPR(N)=0
    ELSE
        N=N+1
        LO(N)=ITMP
        IFU(N)=SFREQ/(ITMP-LV)
        IPR(N)=0
    ELSE
        IF ((LPER=PER).GE.2*TOL*LPER) THEN
            N=N+1
            LO(N)=ITMP
            IFU(N)=SFREQ/(ITMP-IV)
            IPR(N)=0
        ELSE
            N=N+1
            LO(N)=LV
            IFU(N)=SFREQ/(LV-IV)
            IPR(N)=0
        ELSE
            N=N+1
            LO(N)=ITMP
            IFU(N)=0
            IPR(N)=1
        END IF
    END IF
    ELSE

```



```

*****-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
C MODULE: PPROC(1BUFF,BUFL,PNTLUS,NS,PERIOD,ICU,NP,CIRC,ICUN,LWAVE,N
C           INPROC(IKEU,ITFR,INIT)
C FILE NAME: PPROC.FOR
C PURPOSE: EXTRAIRE LES PERIODES D'UN TAMpon AUDIO.
C DESCRIPTION: CE SUIS-PROGRAMME UTILISE LA METHODE DES DETECTEURS
C               PARALLELES DANS LE DOMAINE DU TEMPS POUR DETERMINER
C               LES PERIODES. (POUR DE PLUS AMPLES RENSEIGNEMENTS,
C               ON PEUT CONSULTER L'ARTICLE: Parallel Processing
C               Techniques For Estimating Pitch Periods Of Speech
C               In The Time Domain. J. Acoust. Soc. Amer. Vol 46
C               pp442-448 AUG 1968.)
C PARAMETERS:
C   SUBROUTINE PPROC:
C     IBUFF : TAMON CONTENANT DES ECHANTILLONS DE PAROLE
C             PREALABLEMENT FILTRÉS.
C     BUFL : LONGEUR DU TAMON IBUFF
C     PNTLUS : NUMERO DU PREMIER ECHANTILLON DU TAMON IBUFF
C             DANS LE FICHIER AUDIO
C     NS : LONGEUR DE LA SECTION DE CHEVAUCHEMENT
C           LES PARAMETRES PERIOD,ICU,CIRC,ICUN,LWAVE ET LWAVE
C           SORT DES VECTEURS DE LONGEUR (BUFL/CLOCK+1) OU CLOCK
C           EST DEFINI PLUS LOIN.
C     (*) PERIOD : VECTEUR CONTENANT LES PERIODES ESTIMEES.
C             LES PERIODES SONT EN UNITES D'ECHANTILLONS.
C     (*) ICU : NOMBRE DE COINCIDENCES OBTENUES POUR CHAQUE
C             PERIODE ESTIMEE. ICU VARIE DE 0 A 35.
C     (*) CIRC : NO DU DETECTEUR CHOISI POUR CHAQUE PERIODE.
C             CIRC VARIE DE 0 A 6. LORSQUE CIRC VAUT 0,
C             CELA SIGNIFIE UNE PERIODE NON-VOISEE.
C     (*) ICUN : EQUIVALENT A ICU MAIS NE CONTIENT PAS LES
C             PERIODES NON-VOISEES.
C     (*) LWAVE : DEBUT DE CHAQUE PERIODE VOISEE.
C     (*) LWAVE : FIN DE CHAQUE PERIODE VOISEE.
C     (*) NW : NOMBRE DE VALEURS ENTREES DANS LES VECTEURS:
C             CIRC,ICUN,LWAVE
C             PARAMETRE PASSE EN COMMUN:
C     (*) TRIG : NIVEAU DE DECLENCHEMENT DES DETECTEURS
C     (*) PERIODS MINIMUM ET MAXIMUM SPECIFIANT
C             L'INTERVALLE DE PERIODES PERMISES.
C
C   EQUIVALENCE (PP(1,1),PPE(1))

```

JPMIN,PMAX

RUMDO : CONSTANTE DE TEMPS DE L'EXPONENTIELLE UTILISEE
DANS LES DETECTEURS (0.693)

DLVEL : NIVEAU INITIAL D'UN DETECTEUR APRES UNE PERIODE
NON-VOISEE.

CLOCK : INTERVALLE DETERMINANT LE TAUX DE CALCUL DES
PERIODES. LES PERIODES SONT ESTIMEES A TOUS
LES "CLOCK" IEME ECHANTILLONS.

SIL : NOMBRE DE DETECTEURS REQUIS POUR DETERMINER
UNE PERIODE NON-VOISEE.

TAU : TAUX DE TEMPS MURT DES DETECTEURS (BLANKING TIME)
(NUMLALEMENT 0.4)

LEVEL : Niveau d'amplitude qui separe le voise du non-voise.

ROUTINES REQUIRÉES: AUCUNE

AUTHOR / MAINTAINED BY: R. MARCHAUD

DATE CREATED: 10 AOUT 1981

UPDATES: MODIFICATION DES ARGUMENTS D'ENTREE DU SOUS PROGRAMME

MODIFICATION DU CHOIX DES DEBUT ET FIN D'UNE PERIODE
VOISEE;CEUX CI SUNT CHOISIS COMME ETANT LES PLUS PROCHES
DE LA FIN DE LA PERIODE PRECEDENTE.

INTRODUCTION D'UNE CONTRAINTE SUR LA LONGUEUR D'UNE
SECTION NON VOISEE : CELLE CI DOIT ETRE STRICTEMENT
SUPERIEURE A CLOCK.

SIDE = 10 DECEMBRE 1981

*****-Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

SUBROUTINE PPROC(1BUFF,BUFL,PNTLUS,NS,PERIOD,ICU,NP,CIRC,ICUN,
LWAVE,LWAVE,N*)

IMPLICIT INTEGER (A-Z)

COMMON/PARAM/TRIG,PMIN,PMAX,RUNDU,DLEVEL,CLOCK,SIL,TAU,LEVEL

REAL RUMDO,TAU

REAL FREU,V RANGE,VCO,RETA

DIMENSION VRANGE(2,4),RANGE(2,4),CO(4,4),VCO(4,4)

DIMENSION PP(6,6),PPE(36),HIAS(4,BLANK(6,LSTIME(6)),

* PEAK(6),BETA(6),ME(6),TV(6),FT(6)

* DIMENSION IBUFF(BUFL),PERIOD(BUFL/CLOCK+1),

* ICO(BUFL/CLOCK+1),LWAVE(BUFL/CLOCK+1),

* ICO*(BUFL/CLOCK+1)

LOGICAL DE(6)

PPROC.4

PPROC.2

```

DATA VKANG/1.6,3.1,3.1,6.3,6.3,12.7,12.7,25.5/
DATA VCO/0.1,0.2,0.3,0.4,0.2,0.4,0.6,0.8,0.4,
*      0.8,1.2,1.6,0.8,1.6,2.4,3.2/
DATA BIAS/1,2,5,7/

SAVE LSPTN,NE*CRP,NE*CRN,BLANK,LSTIME,
*     PP,PEAK,BETA,RANGE,CRP,LSTPNT,INV,ITV,FTV,MAXP
Fonction exponentielle decroissante
DECAY(NU,TIME)=PEAK(NU)*EXP(-BETA(NU)*(TIME-BLANK(NU)))

J1 = 1
ITI = 1

TEMPS=PTNLUS
IDEBS=1
IF(ABS(CLBUFF(J1))>MAXP)MAXP=ABS(CLBUFF(J1))
IF(CLBUFF(J1)<0) THEN
  IDEB=IDEBS+PTNLUS
END IF

DO J=IDEB,BUFLNS
  TEMPS = TEMPS + 1
  IF(ABS(CLBUFF(J1))>MAXP)MAXP=ABS(CLBUFF(J1))
  IF(CLBUFF(J1)<0) THEN
    IDEB=IDEBS+PTNLUS
  END IF

  Boucle de recherche des cretes positives
  IF(CLBUFF(J1).LT.LSTPNT) THEN
    Une crete positive a ete detectee.
    LSTCRN=NE*CRP
    NE*CRP=LSTPNT
    ME(1)=NE*CRP
    IF(ME(1).LE.0) ME(1)=0
    ME(2)=ME(1)+NE*CRN
    ME(3)=NE*CRP-LSTCRN
    IF(ME(3).LE.0) ME(3)=0
    On regarde si la crete declenche des detecteurs.
    DO N=1,3
      DET(N)=FALSE.
      IF(ME(N).GT.TRIG.AND.TEMPS.GT.
        BLANK(N).AND.ME(N).GT.
        DECAY(N,TEMPS)) THEN
        S1 OUI, le detecteur no N est reinitialise.
        DET(N)=.TRUE.
      END IF
    END DO
    Test de periode non-viosee pour tou
    DU N=1,o
    IF(BLANK(N)+PPMAX*TEMPS>BLANK(N))
      Le detecteur N est reinitiali
      FNTW=TEMPS-BLANK(N)
      PERK(N)=D1VEL
      LS TIME(N)=TEMPS
      BLANK(N)=RUNDU/PPMAX
      BLANK(N)=TEMPS+TAU*PPMAX
      FPN(1,3)=PP(N,2)
      PPN(1,2)=PP(N,1)
      PPN(1,1)=PPMAX
    END IF
  END IF
  Periode actuelle
  PNEW= TEMPS-LS TIME(N)
  LS TIME(N)=TEMPS
  Nouvelle periode
  PER=(PP(N,1)+PNEW)/2
  PPN(1,3)=PP(N,2)
  PPN(1,2)=PP(N,1)
  PPN(1,1)=PER
  La periode doit demeurer dans les limites permises.
  IF(PER.LT.PWIT)PP(N,1)=PMIN
  IF(PER.GT.PMAX)PP(N,1)=PMAX
  Nouvelles caracteristiques du detecteur.
  PEAK(N)=ME(N)

  C
  Boucle de recherche des cretes
  LSTCRN = NE*CRN
  NE*CRN = LSTPNT
  ME(4) = -NE*CRN
  IF (ME(4).LE.0) ME(4)=0
  ME(5)=LSTCRN-NE*CRN
  IF (ME(5).LE.0) ME(5)=0
  ICI, c'est le meme cheminement
  positive sauf que ce sont les
  qui sont verifies.
  DO N=4,6
    DET(N)=.FALSE.
    IF (ME(N).GT.TRIG.AND.TEMPS
      * .GT.BLANK(N).AND.ME(N))
      DECAY((*,TEMPS))
      DEJ(N)=.TRUE.
      ITV(N)=LS TIME(N)
      FTV(N)=TEMPS
      PNTW=TEMPS-LS TIME(N)
      LS TIME(N)=TEMPS
      PER=(PP(N,1)+PNEW)/2
      FPN(1,3)=PP(N,2)
      PPN(1,2)=PP(N,1)
      PPN(1,1)=PER
      IF (PER.LT.PMIN)PP(N,1)
        IF (PER.GT.PMAX)PP(N,1)
          PEAK(N)=TEMPS
          FNTW=TEMPS+TAU*PP(N,1)
          BLANK(N)=ME(N)
          PERK(N)=TEMPS-BLANK(N)
          PEAK(N)=D1VEL
          LS TIME(N)=TEMPS
          BLANK(N)=RUNDU/PPMAX
          BLANK(N)=TEMPS+TAU*PPMAX
          FPN(1,3)=PP(N,2)
          PPN(1,2)=PP(N,1)
          PPN(1,1)=PPMAX
        END IF
      END IF
    END IF
    Test de periode non-viosee pour tou
    DU N=1,o
    IF(BLANK(N)+PPMAX*TEMPS>BLANK(N))
      Le detecteur N est reinitiali
      FNTW=TEMPS-BLANK(N)
      PERK(N)=D1VEL
      LS TIME(N)=TEMPS
      BLANK(N)=RUNDU/PPMAX
      BLANK(N)=TEMPS+TAU*PPMAX
      FPN(1,3)=PP(N,2)
      PPN(1,2)=PP(N,1)
      PPN(1,1)=PPMAX
    END IF
  END DO

```

```

C TESI = 0
C Etablissement du tableau qui servira à déterminer la période.
C PP(N,1)=PP(N,1)+PP(N,2)
C PP(N,2)=PP(N,2)+PP(N,3)
C PP(N,3)=PP(N,1)+PP(N,2)+PP(N,3)
C END DO
C GMAX=0
C COUNT=0
C MAXCO=0
C DO K=1,6
C   ELT=PP(K,1)
C   Test de période non-voisée
C   IF (ELEM.EQ.PMAX) TESI=TEST+1
C   Détermination de la table de tolérance.
C   DO K=1,4
C     IF(ELEM.GE.RANGE(1,K)).AND.(ELEM.LT.
C       RANGE(2,K)) TAB=R
C   END DO
C   DO L=1,4
C     TUL = CO(L,TAB)
C     Calcul des coïncidences
C     DO M=1,36
C       IF(ABS(ELEM-PP(M)).LT.TUL)COUNT=COUNT+1
C     END DO
C   Correction en regard du niveau de tolérance.
C   COUNT=COUNT-BIAS(L)-1
C   Détermination du maximum de coïncidences pour
C   un élément particulier.
C   IF (COUNT.GT.GMAX) MAXCU=COUNT
C   END DO
C   Détermination du maximum de coïncidences absolu.
C   IF(GMAX.GT.GMAX) THEN
C     Enregistrement du gagnant
C     GMAX=MAXCU
C     PERIOD(IT)=ELEM
C     ICUNIT) = GMAX
C     IF(.NOT.DET(K)).AND.SK.EQ.K) THEN
C       DO N=1,6
C         IF(SK.NE.KP).AND.ABS(ELEM-PP(KP,1)).LE.TUL) SK=KP
C       END DO
C     ELSE
C       SK=K
C     END IF
C     IF(CITI.GT.1.AND.(ITV(SK)=LWAVE(IT-1)).GT.0.15*ELEM) THEN
C       DO KP=1,6
C         IF(Abs(ELEM-PP(KP,1)).LE.TOL.AND.ITV(KP).LT.ITV(SK)) SK=KP
C       END DO
C     END IF
C     MAXCU = 0
C   END DO
C   Période non-voisée
C   IF(TESI.GE.SI.OR.MAXP.LT.LEVEL) PERIOD(IT) = 0
C   Calcul de l'intervalle de temps non-voisée.
C   IF(PERIOD(IT).EQ.0.AND.LSTP.NE.0.OR.
C     PERIOD(IT).NE.0.AND.LSTP.EQ.0) THEN
C     LSTP = PERIOD(IT)
C     IF(PERIOD(IT).EQ.0) THEN
C       ITNV = TEMPS

```

```

C ELSE
C   If ((TEMPS-ITNV).GT.CLOCK) THEN
C     Enregistrement d'un intervalle non-voisé.
C     ITNV = TEMPS
C     LWAVE(IT)=ITNV
C     LAVE(IT)=ITNV
C     CIRC(IT)=0
C     ICO*(IT)=0
C     ITI=ITI+1
C   END IF
C   END IF
C   IF(PERIOD(IT).NE.0) THEN
C     Enregistrement des début et fin de période avec le
C     détecteur utilisé et le nombre de coïncidences.
C     ITAVE(IT)=ITV(SK)
C     LAVE(IT)=ITV(SK)
C     CIRC(IT)=SK
C     ICO*(IT)=ICO(IT)
C     IT=ITI+1
C   END IF
C   MAXP = 0
C   END IF
C   LSTPN=IBUFF(J)
C   END DO
C   IF((LSTP.EQ.0) THEN
C     ITAVE(IT)=ITN
C     LAVE(IT)=ITN
C     CIRC(IT)=0
C     ICO*(IT)=0
C     IT=ITI+1
C   END IF
C   RETURN
C   Sous-routine d'initialisation
C   ENTRY INPRUC (FREQ, ITTR, INIT)
C   NW = ITT - 1
C   NP = IT - 1
C   RETURN
C   C
C   DO N=1,6
C     BLANK(N)=0
C     LSILK(N)=0
C     PTAK(N)=0
C     BETAK(N)=0
C     DO J=1,6
C       PP(N,J)=0
C     END DO
C   END DO
C

```

C Conversion de différentes constantes en unités d'échantillons.

```
IF (INIT .NE. 0) THEN
  DO K=1,4
    RANGE(1,K)=VRANGE(1,R)*1.E-03*FREQ
    RANGE(2,K)=VRANGE(2,R)*1.E-03*FREQ
  END DO
  DO L=1,4
    DO TAB=1,4
      C0(L,TAB)=VCO(L,TAB)*1.E-03*FREQ
    END DO
  END DO
END IF
RETURN
END
```

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

```
* * SUBROUTINE ACORR(X,NPTS,RXX,NTERM)

* * MODULE!          ACORR (X, NPTS, RXX, NTERM)

* * PURPOSE:        THIS SUBROUTINE CALCULATES THE AUTO-CORRELATION FOR
* *                  A DATA VECTOR.

* * DESCRIPTION:    THIS SUBROUTINE CALCULATES THE AUTO-CORRELATION FOR A
* *                  GIVEN DATA VECTOR. RXX() GIVES THE AUTO-CORRELATION AT
* *                  LAG I-1 FOR I RUNNING FROM 1 TO NTERM.

* * PARAMETERS:
* *      X           = INPUT DATA VECTOR WITH NPTS ELEMENTS
* *      NPTS        = NUMBER OF DATA POINTS
* *      (*) RXX     = AUTO-CORRELATION VECTOR WITH NTERM ELEMENTS
* *      NTERM       = NUMBER OF AUTO-CORRELATION TERMS

* * ROUTINES REQUIRED:
* *      NONE

* * AUTHOR / MAINTAINED BY:
* *      P. KABAL

* * DATE CREATED:
* *      81/02/25

* * UPDATES:
* *      None
```

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----

```
* MODULE!
*   SUBROUTINE AUTOK (RXX, NPOLE, REFL)
*
* PURPOSE!
*   This routine solves a set of toeplitz equations to obtain
*   a set of reflection coefficients.
*
* DESCRIPTION!
*   This subroutine implements a modified form of Durbin's
*   algorithm for solving a set of auto-correlation equations.
*   This routine uses an intermediate variable which is
*   constrained to be less than the energy of the signal
*   i.e. RAX(1). This variable takes the role of the predictor
*   coefficients which normally are used in durbin's form
*   of the algorithm. This routine returns only the
*   reflection coefficients.
* Reference: J. Leroux and C.J. Gueguen, "A Fixed Point
* Computation of the Partial Correlation
* Coefficients", IEEE Trans. ASSP, June 1977,
* pp. 257-259.
```

* PARAMETERS!

```
*   RXX      = Array of NPOLE+1 auto-correlation coefficients
*   NPOLE    = Number of reflection coefficients (maximum 13)
*   (*) REFL  = Output array of NPOLE reflection coefficients
```

* ROUTINES REQUIRED:

```
*   None
```

* DATE CREATED:
* 20-08-80

* UPDATES:
* 81/02/24 FORTRAN 77 version

-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----

```
,SUBROUTINE AUTOK (RXX, NPOLE, REFL)
*
* PARAMETER (NXPOL=13)
*
* REAL RAX(NPOLE+1),REFL(NPOLE)
* REAL EP(NXPOL),EN(NXPOL)
*
* Initialization
* DO 140 1=1,NPOLE
*   EP(1)=RXX(1+1)
*   EN(1)=RXX(1)
*   CONTINUE
*   IF (EN(1).LE.0.0) EN(1)=1.0
*
*   * Recursive solution of the equations
*   DO 180 K=1,NPOLE
*     REFL(K)=EP(K)/EN(1)
*     IF (K.EQ.NPOLE) GO TO 900
*     EN(1)=EN(1)+REFL(K)*EP(K)
*     EP(NPOLE)=EP(NPOLE)+REFL(K)*EN(NPOLE-K+1)
*
* L=2
* DU 160 1=K+1,NPOLE=1
*   SUM=EP(1)+REFL(K)*EN(L)
*   EN(L)=EN(L)+REFL(K)*EP(1)
*   EP(L)=SUM
*   L=L+1
*   CONTINUE
* 160
* 180  CONTINUE
* 900  RETURN
* END
```

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

```
* * MODULE: DEEM (X, Y, NPTS, PRE, AMEM)
* * DEEM (X, Y, NPTS, PRE, AMEM)

* * PURPOSE:
* * THIS SUBROUTINE DE-EMPHASIZES A DATA VECTOR.

* * DESCRIPTION:
* * THIS SUBROUTINE IMPLEMENTS A FIRST ORDER RECURSIVE FILTER
* * TO DE-EMPHASIZE A SIGNAL VECTOR.

* * Y(I) = X(I) + PRE * Y(I-1)

* * PARAMETERS:
* * (*) X      - INPUT VECTOR WITH NPTS ELEMENTS
* * (*) Y      - OUTPUT VECTOR WITH NPTS ELEMENTS. THE VECTOR Y MAY
* *             BE THE SAME VECTOR AS X.
* * NPTS     - NUMBER OF POINTS IN EACH OF X AND Y.
* * PRE      - PRE-EMPHASIS FACTOR (NORMALLY POSITIVE).
* * (*) AMEM   - MEMORY ELEMENT. THIS LOCATION IS USED TO STORE THE
* *             LAST OUTPUT ELEMENT. INITIALLY, AMEM SHOULD BE
* *             SET TO ZERO. A LONG ARRAY OF DATA IS PROCESSED
* *             BLOCK BY BLOCK. THE VALUE OF AMEM RETURNED FROM ONE
* *             CALL TO THIS SUBROUTINE IS SUITABLE AS THE INITIAL
* *             VALUE FOR THE NEXT CALL.

* * ROUTINES REQUIRED:
* * NONE

* * AUTHOR / MAINTAINED BY:
* * P. KABAL

* * DATE CREATED:
* * 81/02/28

* * UPDATES:
* *
```

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

hellmuth-research / LK8 Computer Laboratory

卷之三

-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----

```
* MODULE: ISHIFT (IX, NKEEP, NSHIFT)
*
* PURPOSE: THIS ROUTINE SHIFTS THE ELEMENTS OF AN INTEGER VECTOR.
*
* DESCRIPTION: THIS ROUTINE SHIFTS THE ELEMENTS OF AN INTEGER VECTOR.
* IT THE NUMBER OF ELEMENTS TO BE RETAINED IS ZERO, NO
* ACTION IS TAKEN.
*
* FOR A SHIFT DOWN (NSHIFT POSITIVE), THE ELEMENTS OF
* THE ARRAY ARE SHIFTED DOWN TO THE BOTTOM OF THE
* ARRAY. THE INPUT ARRAY MUST HAVE AT LEAST
* NKEEP+NSHIFT ELEMENTS.
* IX(NSHIFT+1) --> IX(1) , FOR 1 FROM 1 TO NKEEP.
*
* FOR A SHIFT UP (NSHIFT NEGATIVE), THE ELEMENTS OF
* THE ARRAY ARE SHIFTED UP TO THE TOP OF THE ARRAY.
* THE INPUT ARRAY MUST HAVE AT LEAST NKEEP+NSHIFT
* ELEMENTS (RECALL THAT NSHIFT IS NEGATIVE).
* IX(1) --> IX(1+NSHIFT), FOR 1 FROM NKEEP TO 1.
```

```
* PARAMETERS:
*   IX    - INPUT ARRAY
*   NKEEP - NUMBER OF ELEMENTS TO BE RETAINED
*   NSHIFT - NUMBER OF POSITIONS TO BE SHIFTED. NSHIFT
*           IS POSITIVE FOR A SHIFT DOWN AND NEGATIVE
*           FOR A SHIFT UP. NSHIFT EQUAL TO ZERO IS
*           ALSO PERMISSIBLE.
```

```
* ROUTINES REQUIRED:
*   NONE
```

```
* AUTHOR / MAINTAINED BY:
*   P. KABAL
```

```
* DATE CREATED:
*   81/02/15
```

```
* UPDATES:
*   -----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
```

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

```
* SUBROUTINE LATSYN (NPOLES, REFL, X, NPTS, RCMEM, XOUT)
* MODULE: LATSYN (FIRST, NPOLES, REFL, X, NPTS, PRE, XOUT)
* PURPOSE: SYNTHESIZE A FRAME OF OUTPUT POINTS FOR A GIVEN SET OF
*          REFLECTION COEFFICIENTS.
* DESCRIPTION: AN INPUT EXCITATION SIGNAL IS FILTERED USING A LATTICE
*          FILTER WITH A GIVEN SET OF REFLECTION COEFFICIENTS.
* PARAMETERS:
*   NPOLES    = NUMBER OF REFLECTION COEFFICIENTS
*   REFL      = ARRAY OF REFLECTION COEFFICIENTS
*   X         = ARRAY CONTAINING THE EXCITATION SIGNAL
*   NPTS     = NO. OF POINTS IN FRAME
*   (*) RCMEM = ARRAY OF NPOLES ELEMENTS CONTAINING THE FILTER MEMORY.
*              THIS ARRAY IS MODIFIED ON OUTPUT. INITIALLY IT SHOULD BE
*              SET TO ZERO.
*   (*) XOUT   = OUTPUT ARRAY
*
* ROUTINES REQUIRED:
*   NONE
*
* AUTHOR / MAINTAINED BY:
*   D.C. STEVENSON
*
* DATE CREATED:
*   3-APR-80
*
* UPDATES:
*   81/11/04 Fix dimension of RCMEM
*
*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****
```

```
* SUBROUTINE LATSYN (NPOLES, REFL, X, NPTS, RCMEM, XOUT)
* MODULE: LATSYN (FIRST, NPOLES, REFL, X, NPTS, PRE, XOUT)
* PURPOSE: SYNTHESIZE A FRAME OF OUTPUT POINTS FOR A GIVEN SET OF
*          REFLECTION COEFFICIENTS.
* DESCRIPTION: AN INPUT EXCITATION SIGNAL IS FILTERED USING A LATTICE
*          FILTER WITH A GIVEN SET OF REFLECTION COEFFICIENTS.
* PARAMETERS:
*   NPOLES    = NUMBER OF REFLECTION COEFFICIENTS
*   REFL      = ARRAY OF REFLECTION COEFFICIENTS
*   X         = ARRAY CONTAINING THE EXCITATION SIGNAL
*   NPTS     = NO. OF POINTS IN FRAME
*   (*) RCMEM = ARRAY OF NPOLES ELEMENTS CONTAINING THE FILTER MEMORY.
*              THIS ARRAY IS MODIFIED ON OUTPUT. INITIALLY IT SHOULD BE
*              SET TO ZERO.
*   (*) XOUT   = OUTPUT ARRAY
*
* ROUTINES REQUIRED:
*   NONE
*
* AUTHOR / MAINTAINED BY:
*   D.C. STEVENSON
*
* DATE CREATED:
*   3-APR-80
*
* UPDATES:
*   81/11/04 Fix dimension of RCMEM
*
*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****
```

```

*****-bell-northern Research / INNS Computer Laboratory-----
C MODULE: SUBROUTINE LISS(IVTAB,IDLIM)
C          INTEGER FUNCTION MED(IVECT,LVECT)
C
C FILE NAME: LISS.FUN
C
C PURPOSE: LISSE UN TABLEAU DE NOMBRE ENTIERS
C DESCRIPTION: LE TABLEAU EST LISSE D'ABORD PAR UNE MEDIANE D'ORDRE 3
C PUIS PAR UNE MEDIANE D'ORDRE 5.
C
C PARAMETERS:
C
C SUBROUTINE LISS:
C
C (*) IITAB : TABLEAU DE NOMBRES ENTIERS A LISSER.
C          LES NOMBRES LISSES SONT RETOURNÉS DANS
C          LE MATE TABLEAU.
C
C IDLIM : DIMENSION DU TABLEAU ITAB
C
C FUNCTION MED:
C
C IVECT : VECTEUR DE NOMBRES ENTIERS A METTRE EN ORDRE.
C
C LVECT : LONGUEUR DU VECTEUR.
C
C LA FONCTION RETOURNE AVEC LA VALEUR MEDIANE DU VECTEUR
C GRONDINE.
C
C ROUTINES REQUIRED: AUCUNE
C
C AUTHOR / MAINTAINED BY: R. MARCHAND
C DATE CREATED: 17 AOUT 1981
C UPDATES:
C
C *****-bell-northern Research / INNS Computer Laboratory-----
C
C SUBROUTINE LISS (ITAB,IDLIM)
C          INTEGER MED
C
C DIMENSION ITAB(IDLIM),IV(5)
C
C IV(2)=ITAB(1)
C IV(3)=ITAB(2)
C Lisse avec une mediane d'ordre 3.
C DO K=1,IDLIM
C     IV(K)=IV(K+1)
C END DO
C
C IV(3)=ITAB(1)
C ITAB(1)=MED(CIV,3)
C END DO
C
C IV(2)=ITAB(1)
C IV(3)=ITAB(2)
C IV(4)=ITAB(3)
C IV(5)=ITAB(4)
C

```

```

C LISS avec une mediane d'ordre 5.
C DO K=1,5,1,UM
C     IV(K)=IV(K+1)
C END DO
C     IV(5)=ITAB(1)
C     ITAB(1)=IV(2)
C END DO
C
C RETURNS:
C
C INTEGER FUNCTION MED(IVECT,LVECT)
C
C DIMENSION IVECT(LVECT),IV(25)
C INTEGER TEMP
C LOGICAL PERMUT
C
C Transfert du vecteur IVECT dans un vecteur de travail.
C
C DO I=1,LVECT
C     ITAB(I)=IVECT(I)
C END DO
C
C PERMUTE=.TRUE.
C
C TRI
C
C DO WHILE (PERMUT)
C     PERMUT=.FALSE.
C     DO I=1,LVECT-1
C         IF (ITAB(I).GT.ITAB(I+1)) THEN
C             TEMP = ITAB(I)
C             ITAB(I) = ITAB(I+1)
C             ITAB(I+1) = TEMP
C             PERMUT=.TRUE.
C         END IF
C     END DO
C
C MED = IT(LVECT/2+1)
C
C RETURNS
C
C

```

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

SUBROUTINE PREEM(X,Y,NPTS,PRE,ANEM)

* MODULE!
* PREEM(X,Y,NPTS,PRE,ANEM)

* PURPOSE:
* THIS SUBROUTINE PRE-EMPHASIZES A DATA VECTOR.

* DESCRIPTION:

* THIS SUBROUTINE FORMS THE FIRST DIFFERENCE WITH THE PAST
SAMPLE WEIGHTED BY PRE OF A VECTOR TO FORM A NEW VECTOR.

*
Y(I) = X(I) - PRE * X(I-1)

* PARAMETERS:

* X * INPUT VECTOR WITH NPTS ELEMENTS.
* (*) Y * OUTPUT VECTOR WITH NPTS ELEMENTS. THE VECTOR Y MAY
* BE THE SAME VECTOR AS X.
* NPTS * NUMBER OF POINTS IN EACH OF X AND Y.
* PRE * PRE-EMPHASIS FACTOR (NORMALLY POSITIVE).
* (*) ANEM * MEMORY ELEMENT. THIS LOCATION IS USED TO STORE THE
* LAST INPUT ELEMENT. INITIALLY, ANEM SHOULD BE
* SET TO ZERO. AS A LONG ARRAY OF DATA IS PROCESSED
* BLOCK BY BLOCK, THE VALUE OF ANEM RETURNED FROM ONE
* CALL TO THIS SUBROUTINE IS SUITABLE AS THE INITIAL
* VALUE FOR THE NEXT CALL.

* ROUTINES REQUIRED:
* NONE

* AUTHOR / MAINTAINED BY:
* P. KABAL

* DATE CREATED:
* 81/02/25

* UPDATES:
*

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

* * ULAW - Mu-law companding law

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

* MODULE: SUBROUTINE QNTDFN (XQ, YQ, NLEV, QTYPE, PARM)

* PURPOSE: This routine generates quantization tables.

* DESCRIPTION: This routine returns the break points and the output levels for a given type of quantizer.

* PARAMETERS:

(*) XQ - Output array of NLEV=1 quantizer break points which define the NLEV quantizer regions. The values are in ascending order.

(*) YQ - Output array of NLEV quantizer output values. The quantizer output levels are in ascending order.

* NLEV - Number of quantizer output regions (maximum 64 for Gaussian, Laplace or gamma quantizers (QTYPE equal to "Normal", "Laplace", OR "Gamma"))

* QTYPE - Character designating the type of quantizer desired. Only the first character is significant.

* "A-law" - A-law quantizer

* "Mu-law" - Mu-law quantizer

* "Uniform" - Uniform quantizer

* "Normal" - Minimum mean square error quantizer for a zero mean Gaussian (normal) probability density function

* "Laplace" - Minimum mean square error quantizer for a zero mean Laplacian probability density function

* "Gamma" - Minimum mean square error quantizer for a zero mean gamma probability density function

* PARM - Input parameter. This parameter has different meanings for the different values of QTYPE.

* "A-law" - Parameter A of the A-law quantizer (greater than or equal to 1). The quantizer input is assumed to lie between -1 and +1.

* "Mu-law" - Parameter mu of the mu-law quantizer (greater than zero). The quantizer input is assumed to lie between -1 and +1.

* "Uniform" - The maximum value of the quantizer input, i.e., the input is assumed to lie between -PARM and +PARM.

* "Normal" - Standard deviation of the Gaussian density function

* "Laplace" - Standard deviation of the Laplacian density function

* "Gamma" - Standard deviation of the gamma density function

* SPECIAL REQUIREMENTS: The logical name QUANT is used to specify the device and directory of the quantizer files.

* AUTHOR / MAINTAINED BY: P. Kabal

* DATE CREATED: 79/05/24

* UPDATES: 81/12/12 Unit number argument removed

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

ROUTINES REQUIRED:

ALAW - A-law companding law
LIBGET-LUN - Get a unit number
LIBSFREE-LUN - Release a unit number

QNTDFN 4

QNTDFN 2

```
SUBROUTINE QNTDFN (XQ, YQ, NLEV, QTYPE, PARM)
```

```
CHARACTER*(*) CALAW, MULAW, UNIF, GAUSS, LAPLC, GAMMA  
PARAMETER (CALAW='A', MULAW='M', UNIF='U', GAUSS='N', LAPLC='L',  
GAMMA='G')
```

```
CHARACTER*1 QTYPE  
CHARACTER*9 FNAME
```

```
REAL XQ(NLEV+1), YQ(NLEV)
```

```
IF (QTYPE.EQ.GAUSS .OR. QTYPE.EQ.JAPLC .OR. QTYPE.EQ.GAMMA) THEN  
* Minimum mean square error quantizers  
  IF (QTYPE.EQ.GAUSS) THEN  
    FNAME='GAUSS'  
  ELSE IF (QTYPE.EQ.LAPLC) THEN  
    FNAME='LAPLACE'  
  ELSE  
    FNAME='GAMMA'  
  END IF
```

```
* Read the quantizer levels from the appropriate file  
  CALL LIB$GETLUN(LUN)  
  OPEN (UNIT=LUN, ACCESS='DIRECT', STATUS='OLD', READONLY,  
        FILE=QUANT//FNAME//'.QNT')  
  READ (UNIT=LUN, REC=NLEV) YQ  
  CLOSE (UNIT=LUN)  
  CALL LIB$FREE_LUN(LUN)
```

```
Scale the quantizer
```

```
DO 200 I=1,NLEV  
  YQ(I)=PARM*YQ(I)  
  CONTINUE  
* Generate the break points  
  DO 220 I=1,NLEV-1  
    XQ(I)=0.5*(YQ(I)+YQ(I+1))  
  CONTINUE
```

```
ELSE  
* Law, mu-law or uniform quantizer  
  IF (QTYPE.EQ.UNIF) THEN  
    XMAX=PARM  
  ELSE  
    XMAX=1.0  
  END IF
```

```
Generate the output levels
```

```
DO 300 I=1,NLEV  
  YQ=(2*I-(NLEV+1))*XMAX/NLEV  
  IF (QTYPE.EQ.MULAW) THEN  
    YQ(I)=ULAW(YQ(PARM))  
  ELSE IF (QTYPE.EQ.CALAW) THEN  
    YQ(I)=ALAW(YQ(PARM))
```

QNTDFN 3

```
ELSE
```

```
  YQ(I)=YQ0
```

```
  END IF
```

300 CONTINUE

```
* Generate the break points
```

```
DO 320 I=1,NLEV-1  
  XQ=(2*I-NLEV)*XMAX/NLEV
```

```
IF (QTYPE.EQ.MULAW) THEN  
  XQ(I)=ULAW(XQ(PARM))
```

```
ELSE IF (QTYPE.EQ.CALAW) THEN  
  XQ(I)=ALAW(XQ(PARM))
```

```
END IF
```

```
XQ(I)=XQ0
```

```
ELSE IF (QTYPE.EQ.CALAW) THEN  
  XQ(I)=ALAW(XQ(PARM))
```

```
ELSE
```

```
  XQ(I)=XQ0
```

```
END IF
```

320 CONTINUE

END IF

RETURN

END

```
  READ (UNIT=LUN, REC=NLEV) YQ  
  CLOSE (UNIT=LUN)  
  CALL LIB$FREE_LUN(LUN)
```

```
Scale the quantizer
```

```
DO 200 I=1,NLEV  
  YQ(I)=PARM*YQ(I)  
  CONTINUE
```

```
Generate the break points
```

```
DO 220 I=1,NLEV-1  
  XQ(I)=0.5*(YQ(I)+YQ(I+1))  
  CONTINUE
```

```
ELSE
```

```
* Law, mu-law or uniform quantizer  
  IF (QTYPE.EQ.UNIF) THEN  
    XMAX=PARM
```

```
  ELSE
```

```
    XMAX=1.0
```

```
  END IF
```

```
Generate the output levels
```

```
DO 300 I=1,NLEV  
  YQ=(2*I-(NLEV+1))*XMAX/NLEV  
  IF (QTYPE.EQ.MULAW) THEN  
    YQ(I)=ULAW(YQ(PARM))  
  ELSE IF (QTYPE.EQ.CALAW) THEN  
    YQ(I)=ALAW(YQ(PARM))
```

QNTDFN 4

-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----

```
* SUBROUTINE QNTLAR (NLEV, VMIN, VMAX, XQ, YQ)
*
* MODULE:
*   QNTLAR (NLEV, VMIN, VMAX, XQ, YQ)
*
* PURPOSE:
*   THIS ROUTINE GENERATES QUANTIZER TABLES FOR THE LOG-AREA
*   QUANTIZATION OF REFLECTION COEFFICIENTS.
*
* DESCRIPTION:
*   THIS ROUTINE GENERATES A TABLE OF QUANTIZER BREAK POINTS
*   AND QUANTIZER OUTPUT LEVELS FOR QUANTIZING REFLECTION
*   COEFFICIENTS. THE QUANTIZER HAS THE SAME CHARACTERISTICS
*   AS ONE WHICH EMPLOYS A LOG-AREA RATIO NON-LINEARITY.
*
* PARAMETERS:
*   NLEV      = NUMBER OF QUANTIZER LEVELS
*   VMIN      = MINIMUM VALUE FOR THE REFLECTION COEFFICIENTS
*              (-1 < VMIN < VMAX < +1)
*   VMAX      = MAXIMUM VALUE FOR THE REFLECTION COEFFICIENTS
*   (*) XQ     = OUTPUT VECTOR OF NLEV-1 QUANTIZER BREAK POINTS
*   (*) YQ     = OUTPUT VECTOR OF NLEV QUANTIZER OUTPUT LEVELS
*
* ROUTINES REQUIRED:
*   NONE
*
* AUTHOR / MAINTAINED BY:
*   P. Kabal
*
* DATE CREATED:
*   80/07/09
*
* UPDATES:
*   80/07/23
*   80/08/06
*
* TRANSFORM THE REFLECTION COEFFICIENT RANGE TO
* A LOG-AREA RATIO RANGE
*  $XMAX = \log((1.0+VMAX)/(1.0-VMAX))$ 
*  $XMIN = \log((1.0+VMIN)/(1.0-VMIN))$ 
*  $SCF = 0.5 * (XMAX-XMIN)$ 
*  $OFF = 0.5 * (XMAX+XMIN)$ 
*
* GENERATE THE QUANTIZER OUTPUT LEVELS
* DO 100 I=1,NLEV
*   YY=EXP( (2*I-(NLEV+1)) *SCL/NLEV +OFF )
*   YQ(I)=(YY-1.)/YY+1.
*   CONTINUE
100  RETURN
*
* GENERATE THE QUANTIZER BREAK POINTS
* DO 200 I=1,NLEV-1
*   YY=EXP( (2*I+NLEV) *SCL/NLEV +OFF )
*   XQ(I)=(YY-1.)/YY+1.
*   CONTINUE
200  RETURN
END
```

-----Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----

*****-bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
 * MODULE:
 * SUBROUTINE QNTLOG (NLEV, AMU, VMIN, VMAX, XQ, YQ)
 *
 * PURPOSE:
 * This routine generates quantizer tables for the pseudo-
 * logarithmic Quantization of parameter values.
 *
 * DESCRIPTION:
 * This routine generates a table of quantizer break points
 * and quantizer output levels for quantizing parameters.
 * The quantizer has the same characteristics as one which
 * employs a pseudo-logarithmic non-linearity.
 *
 * PARAMETERS:
 * NLEV = Number of quantizer levels
 * AMU = Quantizer parameter ($AMU > 0$). When AMU is very
 * small, the quantizer is nearly uniformly spaced.
 * VMIN = Minimum value for the parameters to be quantized
 * ($-1 < VMIN < VMAX < +1$)
 * VMAX = Maximum value for the parameters to be quantized
 * (*) XQ = Output vector of $NLEV - 1$ quantizer break points
 * (*) YQ = Output vector of $NLEV$ quantizer output levels
 *
 * ROUTINES REQUIRED:
 * ULAW = Inverse mu-law function
 *
 * AUTHOR / MAINTAINED BY:
 * P. Kabal
 *
 * DATE CREATED:
 * 81/07/03
 *
 * UPDATES:
 *

*****-bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory-----
 * SUBROUTINE QNTLOG (NLEV, AMU, VMIN, VMAX, XQ, YQ)
 *
 * REAL XQ(NLEV-1), YQ(NLEV)
 *
 * Generate the quantizer output levels
 DO 100 I=1,NLEV
 YY=FLQT(2*I-1)/(2*NLEV)
 YQ(I)=(VMAX-VMIN)*ULAW(YY,AMU)+VMIN
 100 CONTINUE
 * Generate the quantizer break points
 DO 200 I=1,NLEV-1
 XY=FLQAT(I)/NLEV
 XQ(I)=(VMAX-VMIN)*ULAW(XY,AMU)+VMIN
 200 CONTINUE
 RETURN
END

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

```
* SUBROUTINE QUANTZ (X, L, XQ, NLEV)
*
* MODULE: QUANTZ (X, L, XQ, NLEV)
*
* PURPOSE: THIS ROUTINE QUANTIZES AN INPUT VALUE.
*
* DESCRIPTION: THIS SUBROUTINE RETURNS THE INDEX OF THE QUANTIZER OUTPUT REGION
* CORRESPONDING TO A GIVEN INPUT VALUE. THE QUANTIZER IS SPECIFIED
* BY AN ARRAY OF QUANTIZER BREAK POINTS.
*
* PARAMETERS:
*   X      - QUANTIZER INPUT VALUE
*   (*) L   - OUTPUT INDEX OF THE QUANTIZER OUTPUT REGION CORRESPONDING
*             TO X. L TAKES ON VALUES FROM 1 TO NLEV.
*   XQ     - INPUT ARRAY OF NLEV-1 QUANTIZER BREAK POINTS WHICH DELIMIT
*             THE NLEV QUANTIZER REGIONS. THESE MUST BE IN ASCENDING ORDER.
*   NLEV   - NUMBER OF QUANTIZER REGIONS (MINIMUM 2)
*
* ROUTINES REQUIRED:
*   NONE
*
* AUTHOR / MAINTAINED BY:
*   P. KABAL
*
* DATE CREATED:
*   79/05/24
*
* UPDATES:
*   80/06/17
*
* *****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****
```

-----cello-northern research / links Computer Laboratory-----

```
C SOURCELIST: RINGE (C, J, K, L, M, N)
C MULIT: SUBROUTINE RINGE
C FILE NAME: RINGE.DAT, RINGE.LIB, C, C, CC
C
C PURPOSE: RANGÉ EN UNEUR LES ÉLÉMENS DES TABLEAUX I*, L*, C1, CO
C
C DESCRIPTION: RANGÉ EN UNEUR LES ÉLÉMENS DU UNEUR CHUSSANT EN SE
C TROIS DANS UN DES ÉLÉMENS DU TABLEAU
C
C PARTICULARS:
C   n = DIMENSION DES TABLEAUX
C   I*, L*, C1, CO = 4 TABLEAUX
C
C RANGEMENT DES ÉLÉMENS: RANGÉ
C
C SPÉCIAL PROGRAMME:
C
C SILENT MODE:
C
C AUTEUR / MAINTENANT: C. SIDE
C DATE CRÉATION: b-12-61
C
C UPDATES:
```

-----cello-northern research / links Computer Laboratory-----

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****

```
* MODULE!
* SUBROUTINE WNDGEN (WIN, NPTS, A)
*
* PURPOSE!
* This routine generates a raised cosine window.
*
* DESCRIPTION!
* The window satisfies the following equation.
* WIN()=(1-A)-A*COS((I-1)*2*PI/(NPTS-1))
*
*          A = 0.46 for a Hamming window,
*          A = 0.5 for a full raised cosine window.
*
* PARAMETERS!
* (*) WIN   = Vector containing the window
* (*) NPTS  = Number of points in the window
* (*) A     = Parameter for the window
*
* ROUTINES REQUIRED!
* None
*
* AUTHOR / MAINTAINED BY:
* P. Kadel
*
* DATE CREATED:
* 15-APR-80
```

*****Bell-Northern Research / INRS Computer Laboratory*****