

TRANSFORMATA WIGNER-VILLE . VERSIUNI DISCRETE PERIODICE ȘI APERIODICE

ing. Doinita Ghinea

Grupul Școlar Industrial Nr.19

București

Rezumat: Utilizarea transformatei Wigner-Ville în scopul analizei timp-frecvență a semnalelor nestaționare prezintă un mare avantaj față de alte metode, datorită preciziei cu care se pot localiza evoluțiile spectrale, însă apariția termenilor de interferență face dificilă interpretarea imaginilor obținute. În prezenta lucrare sunt abordate principiile de calcul al versiunilor discrete, periodice și aperiodice, ale transformatei Wigner-Ville.

Cuvinte cheie: Transformata Wigner-Ville, analiză spectrală evolutivă, semnale nestaționare, semnal vocal, semnale multicomponente, semnale temporale simulate.

1. Introducere

Analiza spectrală evolutivă este, poate, unul din domeniile cele mai interesante, dacă ne gândim la faptul că majoritatea semnalelor, indiferent de proveniența lor, nu au o frecvență constantă în timp. În această categorie, a semnalelor nestaționare, putem include semnalele obținute de la traductorul de vibrații, de la semnalul vocal, de la electroencefalograf, ecograf, seismograf.

Analiza semnalelor nestaționare pune probleme deosebite, mai ales când semnalele analizate au frecvențe multiple (semnale multicomponente), iar legile de evoluție conduc la puncte în care acestea se intersectează.

Metoda transformatei Wigner-Ville este una dintre cele mai puternice metode care permit rezolvarea problemei menționate, cu o precizie foarte bună.

În această lucrare, se prezintă o analiză comparativă a unor versiuni ale transformatei Wigner-Ville periodică și aperiodică. În prima parte, sunt prezentate pe scurt proprietățile energetice ale transformatei Wigner-Ville discrete (TWVD). Urmează apoi o prezentare detaliată a unor algoritmi propuși pentru calculul versiunilor discrete.

Lucrarea se încheie cu câteva studii de caz, în care semnalele temporale simulate sunt analizate cu TWVD, obținându-se legile de evoluție ale frecvențelor semnalelor componente.

2. Versiuni periodice ale transformatei Wigner-Ville

Din transformata Wigner-Ville discretă generală se pot deduce transformate Wigner-Ville

discrete simplificate (TWVDS) și pot fi obținute proprietățile lor corespunzătoare.

În Tabelul 1, sunt rezumate toate TWVDS posibile, dându-se direct proprietățile lor de periodicitate, precum și caracteristicile energetice [1], [2].

Plecând de la chestiunile prezentate anterior, se pot sublinia următoarele puncte esențiale:

- -TWVDS sunt mai simple decât TWVD generale (de reamintit că TWVD generale sunt supraeșantionate în planul timp-frecvență). Dar, prin aceasta, anumite proprietăți verificate de TWVD generale pot fi pierdute prin TWVDS. Totuși, în absența acoperirilor, TWVDS conțin toate informațiile suficiente pentru reprezentarea TWV continue:
- -toate TWVDS au capacitatea de a traduce caracteristicile timp-frecvență ale semnalului, fără a avea, totuși, aceleași proprietăți;
- -TWVDS cu indice de timp par sau/și indice de frecvență par sunt cele mai interesante dintre TWVDS, în practică, pentru că indicii pari sunt legați natural de eșantioanele semnalului sau spectrului său; în special, TWVDS, $W(2p,k)$ și $W(2p,2q)$ prezintă multe avantaje, mai ales sub aspectul proprietăților, și nu în ceea ce privește simplitatea calculului.

3. TWVDS aperiodică și comparația cu TWVDS periodică

În secțiunea 1, s-a definit un ansamblu de TWVDS. O caracteristică deosebit de importantă și comună tuturor acestor versiuni simplificate, este aceea că ele posedă proprietatea de periodicitate timp-frecvență.

S-ar părea că această proprietate teoretică nu este totdeauna verificată de TWV discrete, calculate în practică. De fapt, dacă se lucrează cu un subsamblu de indici de timp și frecvență, nu se ajunge în mod obligatoriu la TWVDS care să verifice proprietățile P1-P4 din [9].

Deoarece în calculul numeric al TWVD intervin operații de inversare a semnalului (sau a spectrului), conjugări, multiplicări și TFD,

urmărind modul în care aceste operații sunt realizate (periodizarea semnalului sau a produsului său, limitarea sau nu a semnalului sau produsului și prelungirea prin zerouri, alegerea dimensiunii TFD etc.), se obțin diferite versiuni ale TWVDS, care nu posedă exact aceleași proprietăți și care pot, uneori, foarte bine să nu verifice proprietatea de periodicitate timp-frecvență.

În această acțiune, numărul de zerouri de care ne ajutăm variază funcție de dimensiunea produsului, care atinge valoare maximă la (N-1), atunci când indicele de decalaj este N/2-1 sau N/2. Pe de altă parte, alegerea numărului de zerouri de care ne ajutăm, ca și dimensiunea TFD poate fi arbitrară.

Toate aceste aspecte sunt ilustrate în figura 1,

TWVD	Periodicitate	P1: $1/4 \sum_{k \text{ sau } q} (.,.)$	P2: $1/4 \sum_{n \text{ sau } p} (.,.)$
W(n,k)	2N x 2N	$\begin{cases} 4 x_{n/2} ^2 & \text{pentru } n \text{ par} \\ 0 & \text{pentru } n \text{ impar} \end{cases}$	$\begin{cases} 4 X_{k/2} ^2 & \text{pentru } k \text{ par} \\ 0 & \text{pentru } k \text{ impar} \end{cases}$
W(2p,k)	N x N	$2 x_p ^2$	$\begin{cases} 2(X_{k/2} ^2 + X_{k/2+N/2} ^2) & k \text{ par} \\ 0 & k \text{ impar} \end{cases}$
W(2p,2q)	N/2 x N/2	$ x_p ^2 + x_{p+N/2} ^2$	$ X_q ^2 + X_{q+N/2} ^2$
W(2p,2q+1)	N x N/2	$ x_p ^2 - x_{p+N/2} ^2$	0
W(2p+1,k)	N x 2N	0	$\begin{cases} 2(X_{k/2} ^2 + X_{k/2+N/2} ^2) & k \text{ par} \\ 0 & k \text{ impar} \end{cases}$
W(2p+1,2q)	N/2 x N	0	$ X_q ^2 - X_{q+N/2} ^2$
W(2p+1,2q+1)	N x N	0	0
W(n,2q)	N x N	$\begin{cases} 2(x_{n/2} ^2 + x_{n/2+N/2} ^2) & n \text{ par} \\ 0 & n \text{ impar} \end{cases}$	$2 X_q ^2$
W(n,2q+1)	2N x N	$\begin{cases} 2(x_{n/2} ^2 + x_{n/2+N/2} ^2) & n \text{ par} \\ 0 & n \text{ impar} \end{cases}$	0

Tabelul 1 - Proprietățile energetice ale TWVD generale, și a diverselor sale TWVDS

Aceste remarci ne conduc la posibilitatea de a distinge TWVDS discutate mai sus, de alte tipuri de TWVDS numite aperiodice, care vor fi prezentate în continuare.

Fiind dat un semnal discret $x(n)$ de N eșantioane (N este presupus egal cu o putere a lui 2), un mod foarte simplu de a calcula TWVD în practică este următorul:

- se inversează $x(n')$ pentru a obține $x(-n')$;
- se decalează în același timp, în sensuri inverse, semnalul [i versiunea sa inversată (fi conjugată) pentru a obține $x(n+n')$ și $x^*(n-n')$, unde n reprezintă indicele de decalaj;
- se multiplică $x(n+n')$ cu $x^*(n-n')$;
- se completează produsul (centrat în origine) cu zerouri;
- se ia TFD a produsului completat cu zerouri, utilizând un algoritm FFT.;
- se repetă operațiile b) – e) pentru $n=0$ până la $n=N-1$.

unde se arată principiul de calcul general pentru TWVDS aperiodice. Aici se presupune că, în afara intervalului $[0, N-1]$, semnalul este nul peste tot sau, cu alte cuvinte, când se calculează o TWVDS aperiodică, se completează implicit semnalul cu un număr infinit de zerouri. Este evident în acest caz că TWVDS astfel obținută nu mai posedă proprietatea de periodicitate în direcția timpului. Pentru aceasta, o astfel de transformată TWV discretă se numește TWVDS aperiodică, deoarece ea nu mai este periodică în planul timp-frecvență. Cu titlu de exemplu, pentru un semnal discret în N puncte, TWVD aperiodică, corespunzătoare versiunii simplificate $W(2p,k)$, este definită de:

$$W(2p,k) = \frac{1}{M} \sum_{m=0}^{M/2-1} x'_{p+m} x'^*_{p-m} \exp\left(-j \frac{4\pi km}{M}\right) \quad (1)$$

unde x' este un semnal discret, cu M puncte, definit de relația:

$$x_n = \begin{cases} x_n & \text{pentru } n = 0, \dots, M/2 - 1 \\ 0 & \text{pentru } n = M/2, \dots, M - 1 \end{cases}$$

cu $M=2N$.

Astfel, definirea noului semnal prin completarea semnalului original cu zerouri revine, de fapt, în a realiza etapa d) din algoritmul mai sus prezentat. Astfel, calculul TWVDS $W(2p,k)$ aperiodice poate fi simplu realizat de maniera următoare: inversare, decalare și conjugare mai întâi a semnalului x' , multiplicare apoi cu versiunea sa originală x direct centrată pe origine și având lungimea N , și se ia în sfârșit TFD (cu dimensiunea de N puncte) a produsului astfel obținut.

Din punct de vedere teoretic, calculul TWVDS aperiodică revine la evaluarea unei TWV discrete, fără a ține cont explicit de efectul discretizării frecvențiale a semnalului asupra TWV.

O astfel de considerație are drept consecință faptul că relația între TWVD aperiodică și TWV continuă este dată de :

$$W(n,k) = \frac{1}{4N\Delta t} \sum_{k'} (-1)^{nk'} W_f \left(\frac{n\Delta t}{2}, \frac{k-k'N}{2N\Delta t} \right) \quad (2)$$

în loc de relația:

$$W(n,k) = \frac{1}{4N\Delta t} \sum_n \sum_{k'} (-1)^{nk+bn+Nnk'} W_f \left(\frac{(n-n'N)\Delta t}{2}, \frac{k-k'N}{2N\Delta t} \right) \quad (3)$$

Relația de mai sus arată că reducerea TWVD aperiodice nu se poate produce decât în direcția frecvenței. Cu alte cuvinte, pentru obținerea unei TWVD aperiodice, fără a ține seama de termenii de acoperire, este suficient să se satisfacă numai una din condițiile de mai jos [4]:

$$\exists n_0 : x_{n+n_0} = 0 \quad \text{pentru } n = N/2, \dots, N-1 \quad (4)$$

și,

$$\exists k_0 : X_{k+k_0} = 0 \quad \text{pentru } k = N/2, \dots, N-1 \quad (5)$$

Este bine cunoscut că noțiunea de TFD implică faptul că semnalul și spectrul său, sunt serii de eșantioane periodice, având același număr N de eșantioane.

Aceasta este o condiție de pornire în obținerea unei TWVD generale, ca și a TWVDS periodice, și ea nu a fost efectiv urmărită în procedeele de calcul al TWVDS aperiodice. Principiul de calcul al TWVDS periodice este schematizat în figura 2. De subliniat că semnalul este limitat aici la N eșantioane și la numai N zerouri de completare, iar dimensiunea sa este egală cu cea a TFD.

Deși o TWVDS aperiodică poate fi definită cu același subansamblu de indici de timp și frecvență ca TWVDS periodică corespunzătoare, ea nu prezintă exact aceleași proprietăți. De fapt, majoritatea proprietăților deduse în cazul TWVDS

periodice sunt acum mai mult sau mai puțin alterate.

Cu titlu de exemplu, pentru TWVDS $W(2p,k)$ aperiodică definită mai sus, care posedă de asemenea proprietățile energetice și reversibilitate, densitatea spectrului de energie obținut plecând de la această versiune aperiodică nu mai este nulă pentru indicii de frecvență impari, iar eșantioanele temporale reconstituite, care au indicii egali sau superiori lui $N/2$, au valori nule.

Aceasta este diferența față de cazul TWVDS, $W(2p,k)$, periodice.

În practică, pentru obținerea unei TWVDS corecte, periodice sau aperiodice este obligatorie evitarea fenomenului de acoperire. În cazul TWVDS aperiodice, fenomenul de acoperire, care se produce numai în direcția frecvenței, poate fi

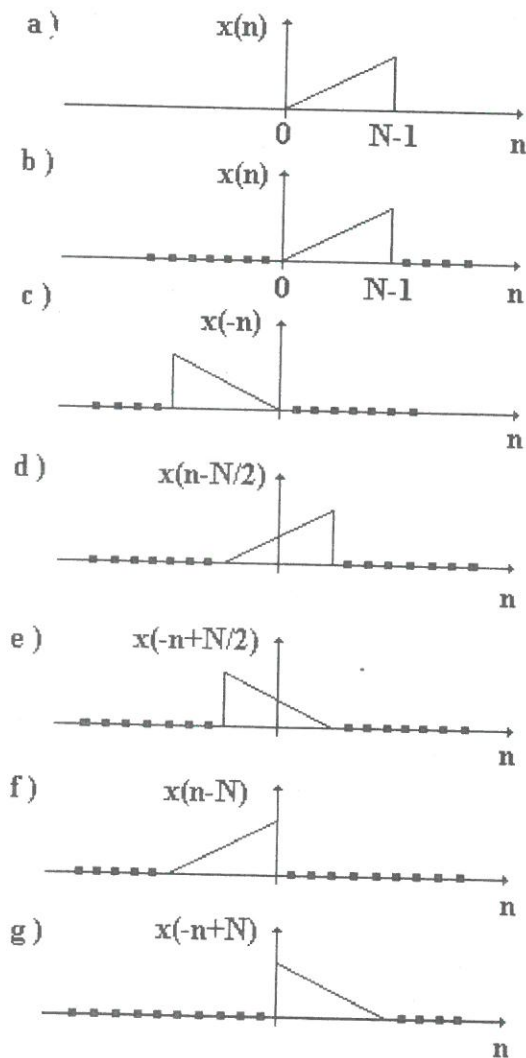


Figura 1. Principiul de calcul al transformatei Wigner-Ville discretă simplificată aperiodică (TWVDSA)

ușor evitat, fie supraeșantionând semnalul continuu, fie utilizând semnalul analitic asociat semnalului real sau o interpolare a semnalului numeric de pornire.

Din contra, în cazul TWVDS periodice, acoperirea se poate produce la fel de bine în direcția timp, cât și în direcția frecvență, problema fiind mai complicată. Ca urmare, dacă semnalul nu este analitic, sau nu a fost supraeșantionat cu un factor cel puțin egal cu 2, TWVDS periodică va suferi o acoperire frecvențială.

Prin dualitate, dacă semnalul analitic sau supraeșantionat nu este nul pe un interval care acoperă cel puțin o jumătate din perioada de repetiție, el va conține termeni de acoperire temporală.

Deci, pentru obținerea unei TWVDS periodice, care să nu conțină termeni de acoperire, ambele ipoteze (4) și (5) trebuie să fie satisfăcute. Deși teoretic incompatibile, cele două condiții pot fi approximate în practică prin următoarele metode:

- partea utilă a semnalului pe $N/2$ puncte este analitică sau supraeșantionată printr-un factor cel puțin egal cu 2;
- semnalul analitic sau supraeșantionat este completat cu zerouri în așa fel încât semnalul completat și periodizat prezintă zerouri într-un interval ce acoperă cel puțin jumătate din perioada de repetiție.

Deși TWVDS aperiodice și periodice nu au aceleași caracteristici, ele dau rezultate echivalente din punct de vedere al traducerii structurii timp-frecvență a semnalului.

Pe plan teoretic, TWVDS periodică este preferabilă, deoarece ea corespunde bine noțiunilor curent întâlnite în tratarea numerică a semnalului și respectă mai toate proprietățile teoretice descrise în secțiunea 1.

Manipularea în practică pare însă mai complicată (dificultatea de a satisface simultan condițiile (4) și (5)). Pe plan practic, TWVD aperiodică apare mai interesantă, pentru că pe de o parte, ea permite să se evite problemele de acoperire temporală (sau cu alte cuvinte nu are de ce fi necesară satisfacerea condiției (5)) și, pe de altă parte, interpretările sale vizuale sunt mai ușoare, așa cum sunt ilustrate exemplele din secțiunea următoare.

Trebuie menționat însă că interpretarea anumitor proprietăți teoretice ale sale rămâne dificilă, ca spre exemplu contribuția nenulă a jumătate din punctele eșantioanelor la energia semnalului în reprezentarea $W(2p,k)$ aperiodică.

De remarcat totuși că, în practică se utilizează cel mai adesea TWVDS aperiodice. Această situație paradoxală (pentru că, în principiu, ar trebui să se caute adoptarea TWVDS periodice,

care satisfac maximul de proprietăți teoretice ale TWV discrete) este legată, cel mai adesea, de comoditatea de calcul a TWVDS aperiodice, cum se poate constata din figurile 1 și 2.

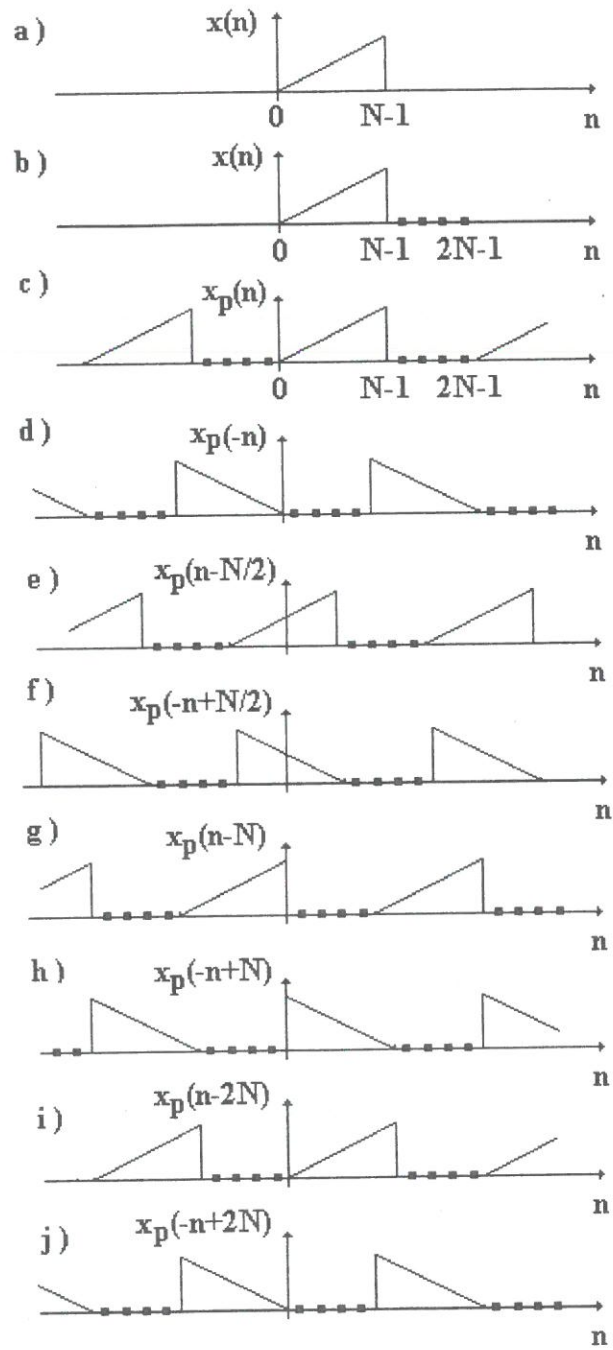


Figura 2. Principiul de calcul al transformatei Wigner-Ville discretă simplificată periodică (TWVDS-P)

4. Studii de caz

Până aici, au fost analizate aspectele teoretice ale TWV discrete simplificate. În această secțiune, se vor da câteva exemple de analiză a unor semnale simulate, pentru a ilustra și compara caracteristicile esențiale ale TWVDS.

TWVDS, periodice și aperiodice, constituie un ansamblu de TWV discrete, aplicabile în practică. Alegerea lor poate fi făcută funcție de necesitățile practice. Spre exemplu, în cazul în care se dorește reprezentarea TWV cu formatul de vizualizare

$N \times N/2$, se poate adopta TWVDS aperiodică $W(2p, 2q)$, care are dimensiunea $N \times N/2$. Dacă se dorește să se aibă o imagine de dimensiunea $N/2 \times N/2$, se poate utiliza TWVDS periodică $W(2p, 2q)$.

În figura, 3 se prezintă TWVDS periodică (versiunea $W(2p, k)$) a unui semnal cu două componente modulate liniar în frecvență, calculată cu procedura ilustrată în figura 2.

În figura 3a, semnalul real a fost eșantionat în 256 de puncte la frecvența Shannon (1000 Hz). Semnalul analitic asociat la 256 de puncte nu a fost completat cu zerouri, TWVDS $W(2p, k)$

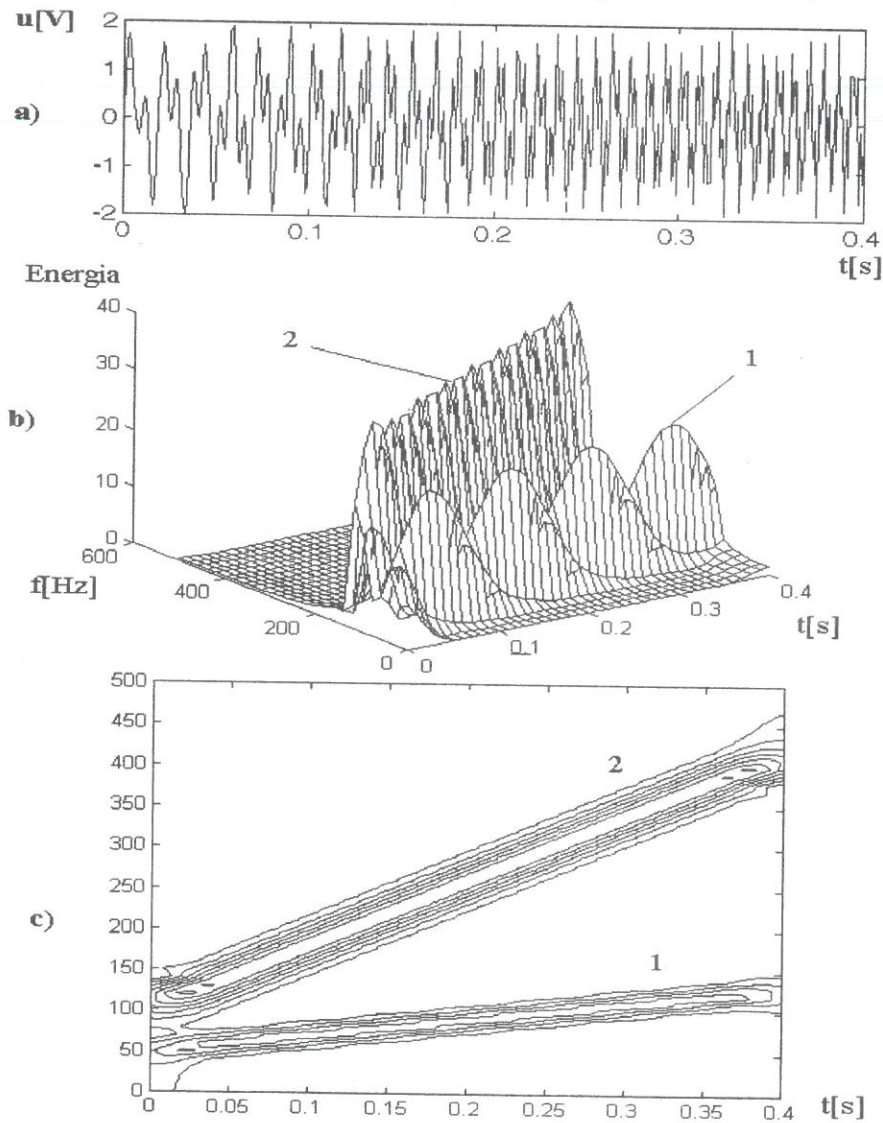


Figura 3. Transformata Wigner-Ville a semnalului temporal:

$$u = x_1 + x_2; \quad x_1 = \sin[2\pi 50(t + 2t^2)]; \quad x_2 = \sin[2\pi 100(t + 4t^2)]$$

a) Semnalul temporal, b) Transformata Wigner-Ville, c) Frecvența instantanee:

$$f_{i1} = \frac{1}{2\pi} \frac{d}{dt} \varphi_1(t) = 50(1+4t); \quad f_{i2} = \frac{1}{2\pi} \frac{d}{dt} \varphi_2(t) = 100(1+8t)$$

conținând termeni de acoperire temporală, care se traduc prin prezența unor segmente oscilante care se formează în jurul crestei principale informaționale.

În figura 4, se prezintă TWVDS (aceeași versiune $W(2p,k)$) aperiodică a unui alt semnal real, eșantionat în 512 de puncte cu frecvența Shannon (1000 Hz), în care se observă și termenii de interacțiune între frecvențele pozitive și

negative, care se traduc prin prezența de "unde" în jurul frecvenței zero.

$$f_i = \frac{1}{2\pi} \frac{d}{dt} \varphi(t) = 250 + 200 \cos(2\pi 4t)$$

În acest caz, ca și în cazul precedent, legea de modulare a semnalului nu poate fi determinată de o manieră precisă, decât dacă se adoptă o operație de netezire în planul timp-frecvență, care este echivalentă cu o filtrare 2D.

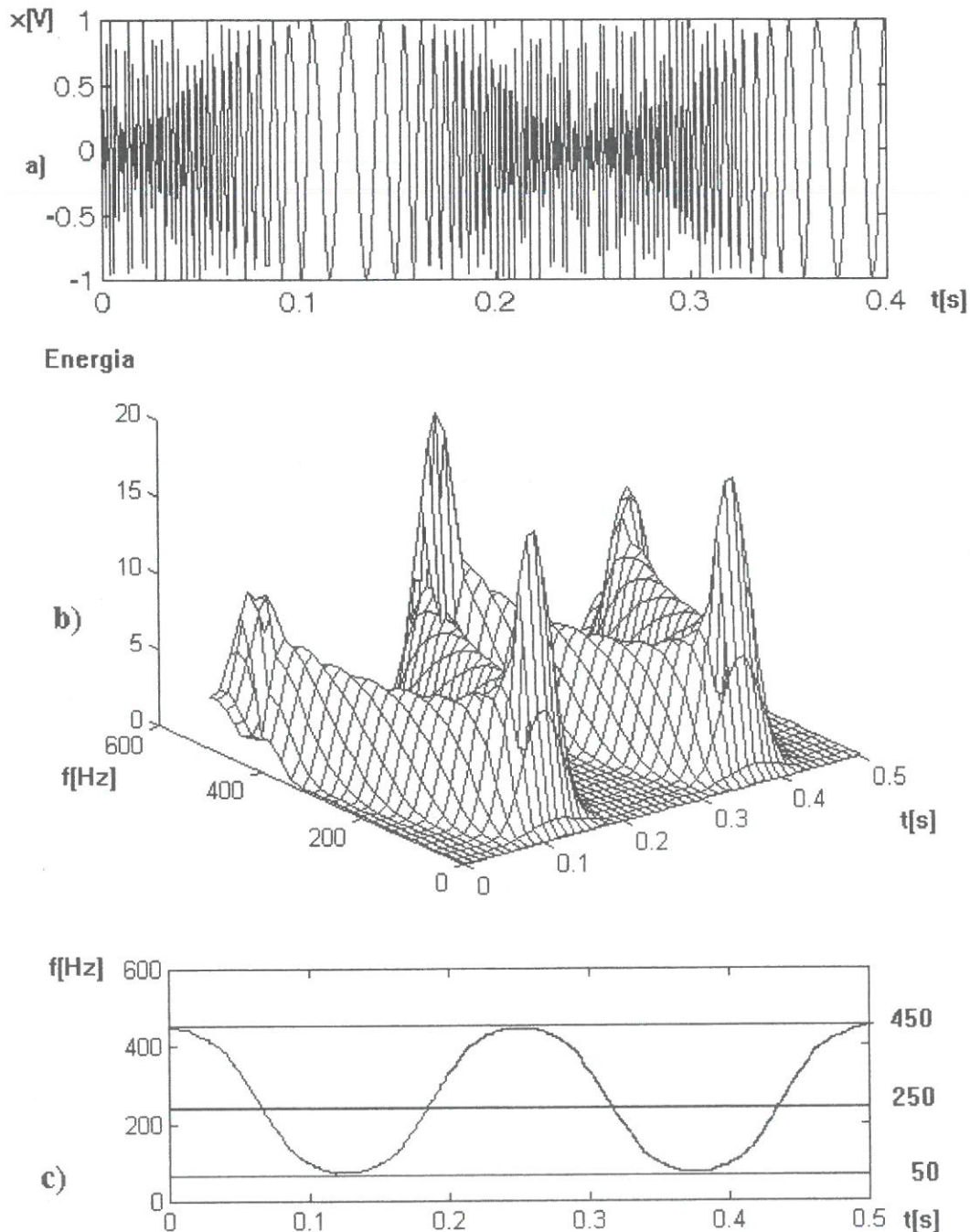


Figura 4. Transformata Wigner-Ville a semnalului temporal

$$x = \sin \left[2\pi 250 \left(t + \frac{1}{10\pi} \sin(2\pi 4t) \right) \right]$$

a) Semnalul temporal, b) Transformata Wigner-Ville, c) Frecvența instantanee a semnalului x .

De remarcat, totuși, că toate celelalte trei versiuni ale TWVDS au același aspect și singurele lor creșteri sunt limitate în același domeniu timp-frecvență. Aceasta implică următorul fapt important: fiind dată o imagine timp fracvență, reprezentând TWVD a unui semnal discret, este imposibil de spus despre care versiune discretă a TWV este vorba. Cu toate acestea, TWVDS au proprietăți diferite. Dar, în tot cazul, diversele TWVDS, oricum ar fi, periodice sau aperiodice, toate traduc corect legea de modulație a semnalului și dau rezultate echivalente.

5. Concluzii

S-a propus aici o clasă de TWV discrete simplificate, în care proprietățile fundamentale au fost studiate și definite. În acest cadru, distincția între versiunea periodică și aperiodică a fost clar expusă, arătând astfel, pe de o parte, diversele posibilități pentru obținerea unei TWVD și facilitând pe de altă parte pentru utilizator alegerea între conservarea proprietăților teoretice (TWVDS periodice) și intersul manipulării practice (TWVDS aperiodice).

Acest material furnizează o interpretare clară a efectului de discretizare temporală și frecvențială a semnalului din TWV continuă și permite o mai bună înțelegere a comportamentului TWV discrete în planul timp-frecvență. Versiunile aperiodice au avantajul că evită problemele de acoperire temporală, ceea ce conduce la creșterea interesului pentru aplicațiile curente.

BIBLIOGRAFIE

1. CLAASEN T.A.C.M., MECKLENBRAUKER W.F.G.: -The Wigner Distribution- A Tool for Time-frequency Signal Analysis, Part.III: Relations With Other Time Frequency Signal Transformations, Philips J.Rev. , 35, (6), 1980, pp.372-389.
2. ESCUDIE B., FLANDRIN P.: An Interpretation of the Pseudo-Wigner-Ville Distribution, Signal Proc., 6, (1, 1984.), pp.7-36.
3. ESCUDIE B., GHINEA M., COURBEBAILLISSE G.:Rapport sur les études de la vitesse de rotation d'un moteur á vapeur bicylindre a double expansion et reservoir intermediaire. Rapport de recherche LTS 9302, ICPI Lyon, Franța, 1993.
4. FLANDRIN P.: Representations des signaux dans le plan temps-fréquence. These D.I., INPG Grenoble, 1982.
5. FLANDRIN P.: Temps-frequence, Ed. Hermes, Paris, 1993.

