

# 1 Cum a apărut Prelucrarea Semnalelor



Germenii PS

Matematica din sec. XVI-XVII: problema reprezentării funcțiilor.

La început, *doar în domeniul timpului*: Teoremele de reprezentare (aproximare) ale lui: J. Fourier, K. Gauss, K. Weierstrass, D. Hilbert, L. Schwartz, P. Dirichlet, etc.

Ulterior, și *în domeniul frecvenței*: Teoremele de reprezentare (aproximare) ale lui J. Fourier, Teoremele de eșantionare-interpolare ale lui: C.J. de la Vallée Poussin, C. Shannon, etc.

Conceptul de  
“funcție”

Conceptul de  
“semnal”

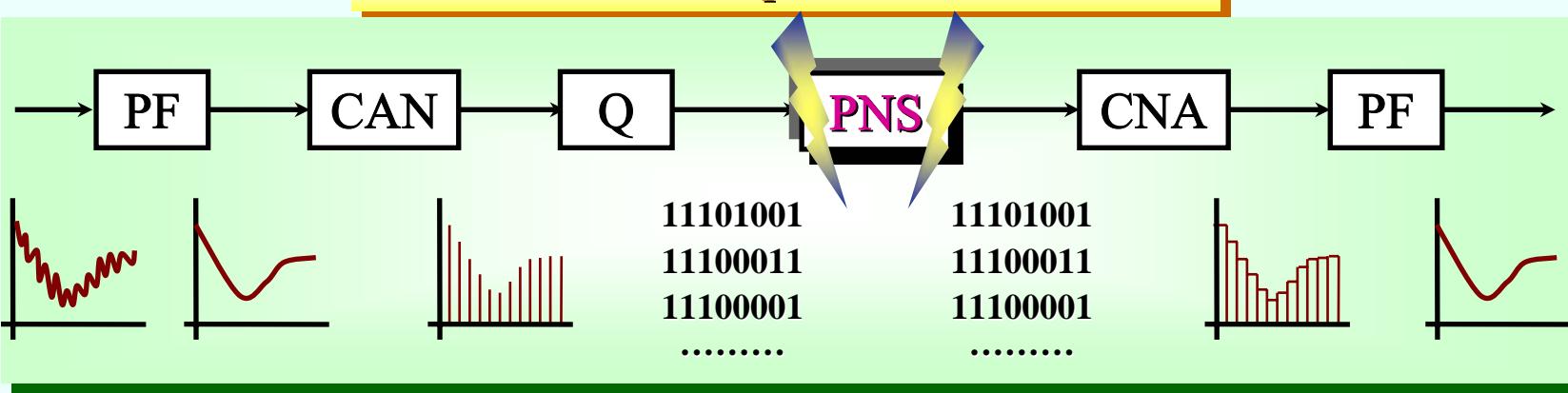
“Prelucrarea”  
semnalelor

Entitate ce transportă informație atât în timp cât și în frecvență.

Sensul coloivial: *transmisia* semnalelor pe calea undelor radio și/sau prin telefonie (cu sau fără fir).

Sensul științific: *detectie, recunoaștere (identificare), înregistrare, filtrare, analiză, cuantificare, codificare, transmisie, sinteză, estimare, predicție*.

O schemă clasică de prelucrare a semnalelor



# 1 Cum a apărut Prelucrarea Semnalelor



- Cu ~60 de ani în urmă

Domeniul PS cunoscut numai unui cerc restrâns de inițiați din cercetarea secretă (civilă sau militară).

- Anul crucial:

1948



Continuă o lucrare vizionară a lui Ralp HARTLEY din 1928 și este influențat de lucrările lui Norbert WIENER, care a pus în evidență natura statistică a comunicațiilor.

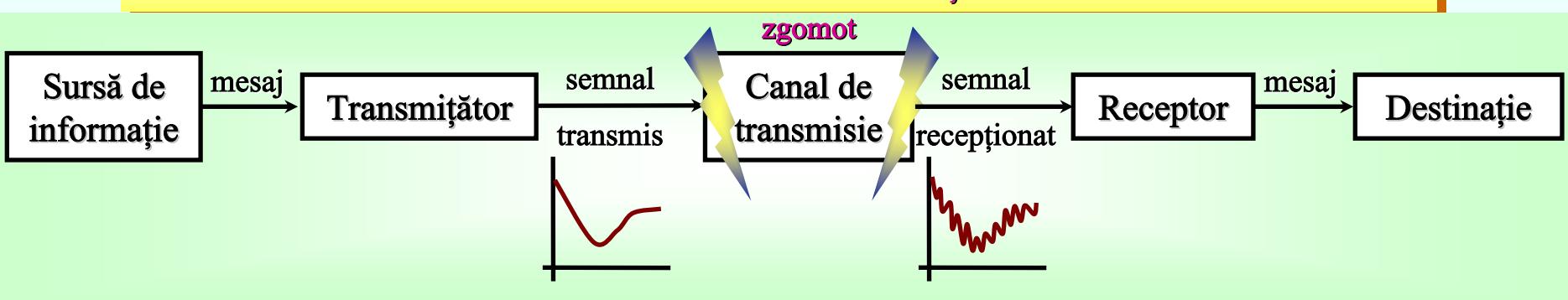
☞ Claude SHANNON (Bell Telephone Laboratories)

- Publică un articol de referință, care a inițiat dezvoltarea PS, IS și a Teoriei Comunicațiilor

“A Mathematical Theory of Communication”

Bell System Technical Journal  
Vol. 27, pag. 379-423, 623-656.

⇒ Ideea fundamentală: transmisia informației se realizează prin intermediul unui “sistem de comunicație”



- Calculează capacitatea limită a canalului de transmisie pentru semnale de bandă finită

$$C = \frac{\Omega_{\max}}{2\pi} \log_2(\text{SNR} + 1) \left[ \frac{\text{bit}}{\text{s}} \right]$$



# 1 Cum a apărut Prelucrarea Semnalelor

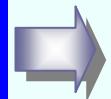
1948



☞ **Bernard OLIVER, John PIERCE, Claude SHANNON**

Tehnică inventată independent de către **Paul RAINY** în 1926 și **Alan REEVES** în 1937, dar ignorată de comunitatea științifică.

Publică un articol despre tehnica PCM (*Pulse Code Modulation*), care, totuși, nu a avut imediat efectul scontat.



**“The Philosophy of PCM”**

Azi → PCM este utilizată de aproape 40 de ani pe scară largă.

☞ **Tendința înlocuirii metodelor analogice cu metodele numerice (digitale).**

Deja → În timpul celui de-al doilea război mondial, majoritatea sistemelor radar/sonar operaau cu pulsuri emise și recepționate pe cale electromagnetică, inginerii fiind obișnuiți cu prelucrarea de date numerice.

? Problema estimării densității spectrale a unui semnal analogic.

☞ **Maurice BARTLETT** (Anglia), **John TUKEY** (SUA)



?

Publică articole în care prezintă diferite tehnici de *estimare spectrală* (în special folosind ferestre culisante de-a lungul semnalului).

# 1 Cum a apărut Prelucrarea Semnalelor

1948



⇒ Richard HAMMING

- Propune o tehnică de codificare a mesajelor în blocuri numerice binare, fiecare dintre ele verificând o anumită ecuație algebraică, cunoscută și la destinație.

Pune în evidență avantajele semnalelor digitale.

Posibilitatea de a detecta și corecta erorile de transmisie.

- Bell Telephone Laboratories anunță inventarea **tranzistorului**, în urma cercetărilor din domeniul fizicii solidului.

- Explosie în domeniul transmisiilor radio și a prelucrării semnalelor analogice.
- Deschiderea erei miniaturizării aparaturii electronice.

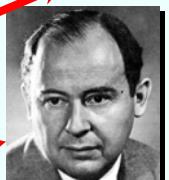
- Manchester University prezintă (la 21 iunie) primul prototip de calculator electronic de mici dimensiuni, funcționând cu programe **stocate în memorie**.



- Alte prototipuri aflate în construcție la acea dată:

- EDSAC - Cambridge University (**Maurice WILKES**)
- BINAC - University of Pennsylvania (**Presper ECKERT**, **John MAUCHLY**)
- The Institute for Advanced Study in Princeton (**John von NEUMANN**)

- Toate au fost experimentate cu succes puțin mai tîrziu.



# 1 Cum a apărut Prelucrarea Semnalelor

1948



☞ Peter GOLDMARK (CBS Laboratories)

- Book icon Trimite spre publicare la revista IRE (*Institute of Radio Engineers*) un prim articol referitor la 2 termeni importanți în PS: HI-FI (*High-Fidelity*) și compresie de semnal.

“The Columbia Long-Playing Microgroove Recording System”

Termen inventat în 1934 de către comercianții de LP-uri (*Long Play Disks*) și reporterii radio.

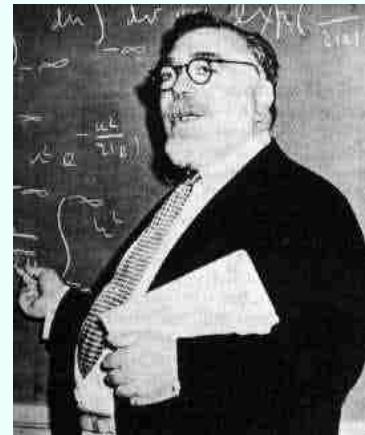
! În 1930 exista chiar o preferință a multor ascultători pentru înregistrările de fidelitate scăzută, deși începuseră să apară cele de fidelitate înaltă.

Declanșarea mișcării HI-FI (mai ales în rîndul radio-amatorilor), mișcare ce continuă și astăzi.

Conturarea și începutul dezvoltării domeniului *Compresiei Datelor*.

☞ Norbert WIENER (Massachusetts Institute of Technology)

- Book icon Publică (în anii '40) numeroase articole de prelucrare a semnalelor *afectate de zgomot*, punând bazele *filtrării* (mai tîrziu, *adaptive*), *modelării auto-regresive* și *predicției* acestora.



→ Participă la cercetări militare extrem de avansate, mai ales în timpul războiului.

→ Primii algoritmi rapizi (recursivi) de prelucrare și compresie pentru datele numerice.

## ② Conceptul de “semnal”: definiții



Semnal

Entitate ce transportă informație cu privire la starea sau comportarea unui sistem, atât în **timp** cât și în **frecvență**.

Funcție de forma:

$$f : \mathcal{T} \rightarrow \mathcal{M}$$

Mulțimea momentelor

Codomeniul semnalului

Nevidă, dotată cu o relație de ordine totală ( $<$ ).

Nevidă, oarecare.

• Nu neapărat momente de timp.

• De exemplu: poziții spațiale.

Uzual

$$\mathcal{T} \subseteq \mathbb{R} \text{ sau } \mathcal{T} \subseteq \mathbb{R}^2$$

$$\mathcal{M} \subseteq \mathbb{R} \text{ sau } \mathcal{M} \subseteq \mathbb{C}$$

☞ Convenție: semnalul are valori nule în afara mulțimii momentelor.



Cadrul matematic tradițional

- Analiză Funcțională
- Teoria Distribuțiilor (L. SCHWARZ)
- Teoria Ecuațiilor diferențiale / cu diferențe

$$f \in \mathcal{L}^p(\mathcal{T}) \text{ sau } x \in \ell^p(\mathcal{T})$$

$$p \in \mathbb{N}^*$$

Semnale **continuale**

Semnale “discrete”

Spațiile lui LEBESGUE



☞ Notație:  $\mathcal{S}^p(\mathcal{T}) =$  oricare din cele 2 tipuri de spații.



## ② Conceptul de “semnal”: definiții

### Observații

- $\mathcal{L}^p(\mathcal{T})$

Spațiul funcțiilor **p-integrabile**  
(de tip **BANACH**).



normă aferentă

$$\int_{\mathcal{T}} |f(t)|^p dt < \infty$$

Semnale **continuale**

$$\forall f \in \mathcal{L}^p(\mathcal{T})$$

- $\ell^p(\mathcal{T})$

Spațiul funcțiilor **p-sumabile**  
(de tip **BANACH**).

normă aferentă

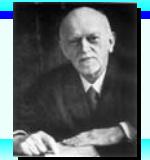
$$\sum_{n \in \mathcal{T}} |x[n]|^p < \infty$$

Semnale **discrete**

$$\forall x \in \ell^p(\mathcal{T})$$

- $\mathcal{S}^p(\mathcal{T})$

Spațiu **separabil**: posedă cel puțin o bază numărabilă.



Semnalele pot fi reprezentate printr-o bază cu elemente numărabile.

Cazul  $p = 2$

- $\mathcal{S}^2(\mathcal{T})$

Spațiu **HILBERT**.

produsul scalar

- Normă

Energia  
semnalului

$$\mathcal{E}(f) \stackrel{\text{def}}{=} \|f\|^2 = \int_{\mathcal{T}} |f(t)|^2 dt$$

$$\mathcal{E}(x) \stackrel{\text{def}}{=} \|x\|^2 = \sum_{n \in \mathcal{T}} |x[n]|^2$$

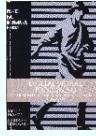
$$\langle f, g \rangle \stackrel{\text{def}}{=} \int_{\mathcal{T}} f(t) \overline{g(t)} dt$$

$$\langle x, y \rangle \stackrel{\text{def}}{=} \sum_{n \in \mathcal{T}} x[n] \overline{y[n]}$$

Uzual: *suma pătratelor valorilor semnalului*.



## ② Conceptul de “semnal”: clasificări



### Clasa semnalelor **continuale** : $S_c$

☞ *I* este o mulțime cu cel puțin o componentă conexă plus, eventual, un număr finit sau cel mult numărabil de momente izolate.

- De exemplu: un interval din  $\mathbb{R}$ .

☞ Notație: “ $f(t)$ ” - cu paranteze rotunde.

↳ Nu neapărat semnale continue.

☞ Dacă și continue

Semnale “analogice”

☞ În practică

Semnale “interpolate”

Semnale analogice, obținute din semnale discrete, prin aplicarea unei tehnici de interpolare.

↳ Dualitate imperfectă între eșantionare și interpolare.

↳ Cele 2 clase includ și alte semnale.

- De exemplu, generate direct cu ajutorul unor sisteme continue, respectiv discrete.

### Clasa semnalelor **discrete** : $S_d$

☞ *I* este o mulțime discretă.

- De exemplu: o submulțime din  $\mathbb{Z}$ .

☞ Notație: “ $x[n]$ ” - cu paranteze drepte.

↳ Nu se poate defini continuitatea.

☞ Denumire echivalentă

Semnale  
“digitale”

☞ În practică

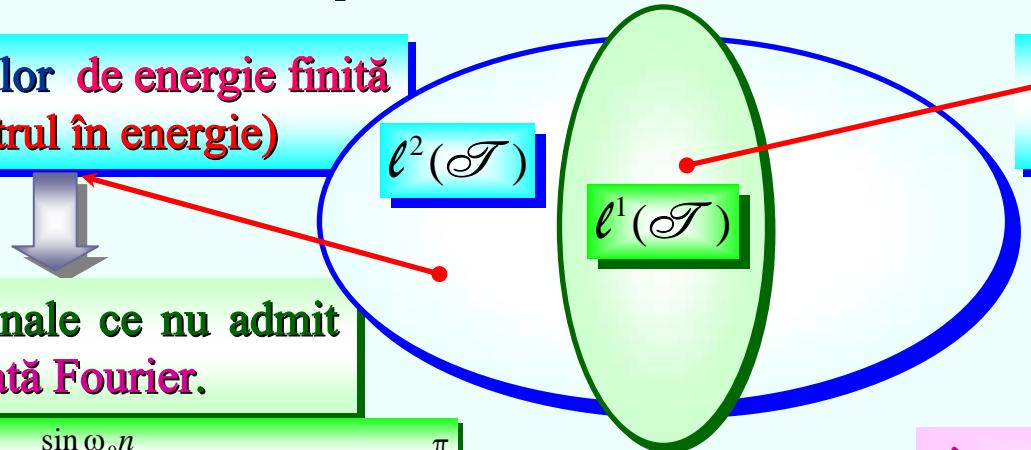
Semnale  
“eșantionate/discretizate”

Obținute din semnale continue, prin aplicarea unei tehnici de eșantionare.

## ② Conceptul de “semnal”: clasificări



Clasa semnalelor de energie finită  
(cu spectrul în energie)



Clasa semnalelor stabile  
(cu spectrul în frecvență)

- Există semnale ce nu admit Transformată Fourier.

Exemplu

$$x[n] = \frac{\sin \omega_0 n}{n}, \forall n \in \mathbb{Z}, \text{ cu } \omega_0 \in \mathbb{Q} \frac{\pi}{2}$$

$$x[n] = \frac{1}{\sqrt{n}}, \forall n \in \mathbb{N}^*$$

Exemplu

Există semnale stabile, dar de energie infinită.

- Energia finită este o proprietate naturală a semnalelor practice, dar este de dorit ca ele să admită și Transformată Fourier.

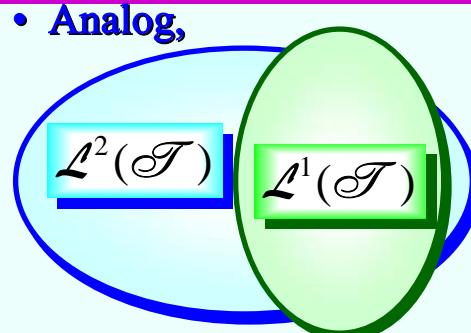
- Testarea practică a proprietății de energie finită se realizează cu ajutorul conceptului de suport.

Suportul unui semnal

$$\text{Supp}(f) \stackrel{\text{def}}{=} \overline{\{t \in R \mid f(t) \neq 0\}}$$

$$\text{Supp}(x) \stackrel{\text{def}}{=} N_{\min}, N_{\max}$$

$$N_{\min|\max} \stackrel{\text{def}}{=} \min |\max \{n \in \mathbb{Z} \mid x[n] \neq 0\}$$



- Semnalele cu suport compact / finit sunt stabile (și de energie finită).

Există și semnale stabile / de energie finită, cu suport infinit, dar ele verifică Principiul de incertitudine GABOR-HEISENBERG.





## 2 Conceptul de “semnal”: clasificări



Principiul de incertitudine  
**GABOR-HEISENBERG**  
(varianta “populară”)

Semnalul și spectrul său  
nu pot avea simultan  
suporturi compacte / finite.

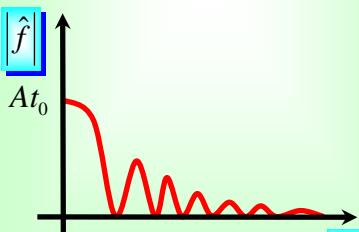
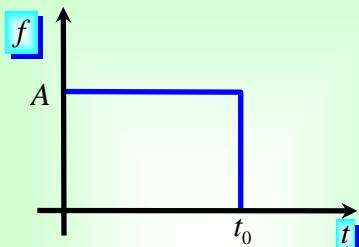
⇒ Ambele pot avea, însă,  
suporturi infinite.

⇒ În practică

- (a) Semnale de suport compact / finit, cu spectru de suport infinit.
- (b) Semnale de suport infinit, cu spectru de suport compact / finit.
- (c) Semnale esențial localize simultan în timp și frecvență.

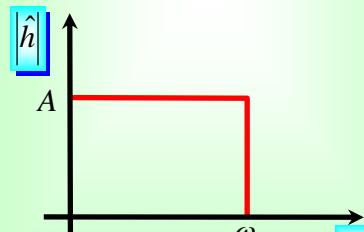
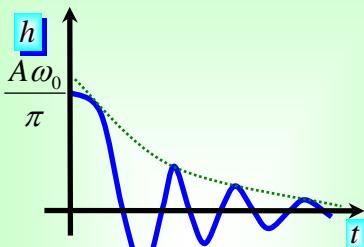
### Exemple

#### (a) Fereastra rectangulară



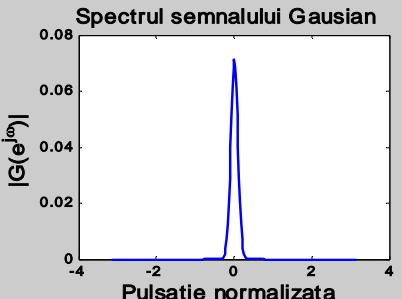
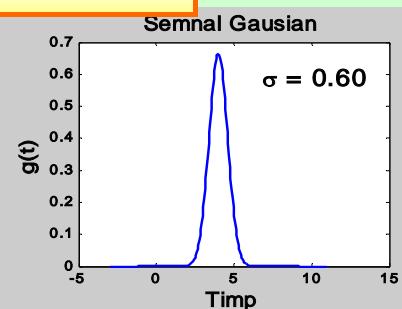
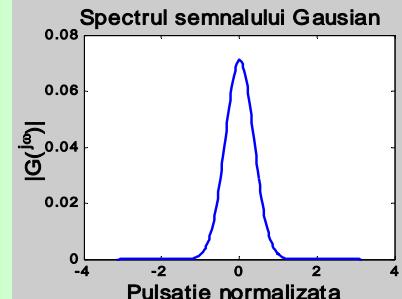
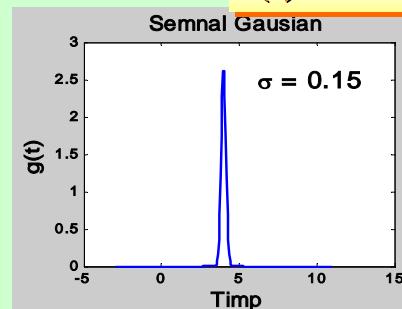
$$f(t) \stackrel{\text{def}}{=} \begin{cases} A, & t \in [0, t_0] \\ 0, & t \notin [0, t_0] \end{cases}$$

#### (b) Filtrul trece-jos



$$h(t) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{A \sin \omega_0 t}{\pi t}$$

#### (c) Semnalul lui Gauss



$$g(t) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma} \exp\left[-\frac{(t-t_0)^2}{2\sigma^2}\right]$$

## ② Conceptul de “semnal”: clasificări



### Clasa semnalelor **deterministe**

- ☞ Valori unic determinate la fiecare moment al domeniului de definiție,  $\mathcal{T}$ .
- ☞ Semnale total invariante la perturbații.
- ☞ Clasa tradițională a semnalelor practice.



PS

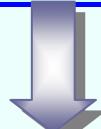
### Clasa semnalelor **nedeterministe**

- ☞ Valori afectate de un anumit grad de incertitudine, la fiecare moment al domeniului de definiție,  $\mathcal{T}$ .
- ☞ Se pot determina anumite probabilități de apariție a valorilor.
- ☞ Semnale afectate de perturbații (zgomote).

PS & IS

- ☞ Transferul de la “nedeterminist” la “determinist” se realizează cu ajutorul mărmilor (“momentelor”) statistice.
- ☞ Cea mai utilizată: **autocovarianța / autocorelația**.

Autocovarianța



$$r_f(\theta, \tau) \stackrel{\text{def}}{=} \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} f(t - \theta) \overline{f(s - \tau)} dt ds, \quad \forall \theta, \tau \in \mathbb{R}$$

$$r_x[p, q] \stackrel{\text{def}}{=} \sum_{n \in \mathbb{Z}} \sum_{m \in \mathbb{Z}} x[n - p] \overline{x[m - q]}, \quad \forall p, q \in \mathbb{Z}$$

$(\theta, \tau)$   
 $[p, q]$

perechi de pivoți

- ☞ Definiție care se extinde și la clasa semnalelor deterministe.
- ☞ O interpretare: gradul de redundanță a semnalului.

♪ Zgomotul alb:  
perfect neredundant.

## ② Conceptul de “semnal”: clasificări



### Clasa semnalelor staționare

☞ Cu spectru constant în timp (invariabil).

☞ Redefinirea autocovarianței:

$$r_f(\tau) \stackrel{\text{def}}{=} \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)\overline{f(t-\tau)} dt, \quad \forall \tau \in \mathbb{R}$$

$$r_x[k] \stackrel{\text{def}}{=} \sum_{n \in \mathbb{Z}} x[n]\overline{x[n-k]}, \quad \forall k \in \mathbb{Z}$$

↳ Depinde numai de diferența pivoților.

### Exemplu de semnal nestaționar simulat

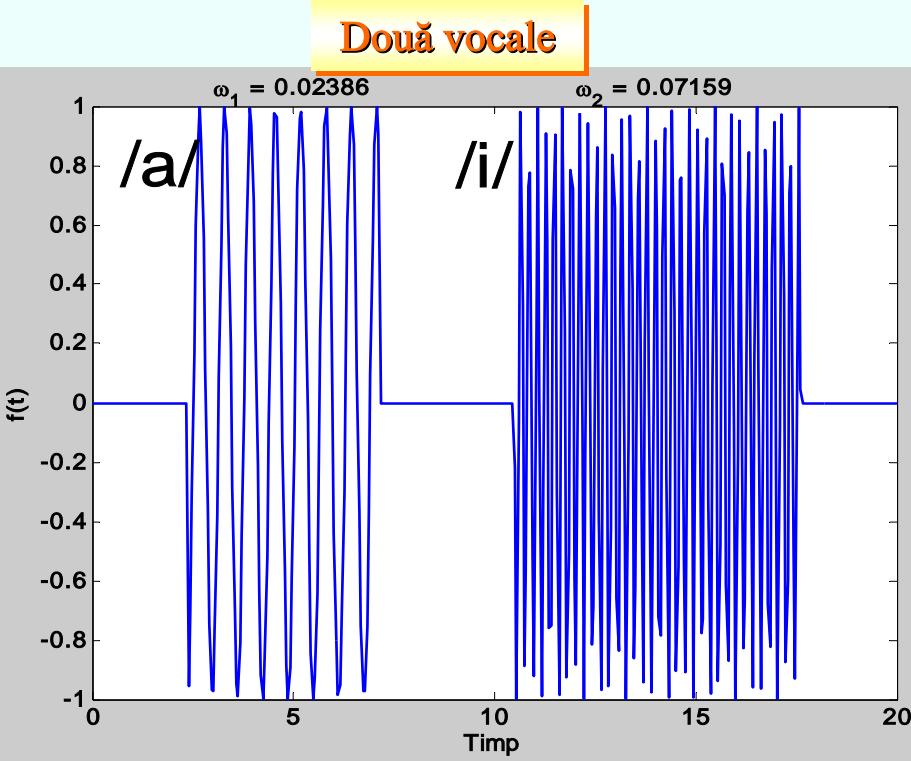
$$f(t) = \begin{cases} \sin(\omega_1 t), & t \in [T_1, T_2] \\ \sin(\omega_2 t), & t \in [T_3, T_4] \\ 0, & t \notin [T_1, T_2] \cup [T_3, T_4] \end{cases}$$

$T_1 < T_2 < T_3 < T_4$   
 $\omega_1 \neq \omega_2$

### Clasa semnalelor nestaționare

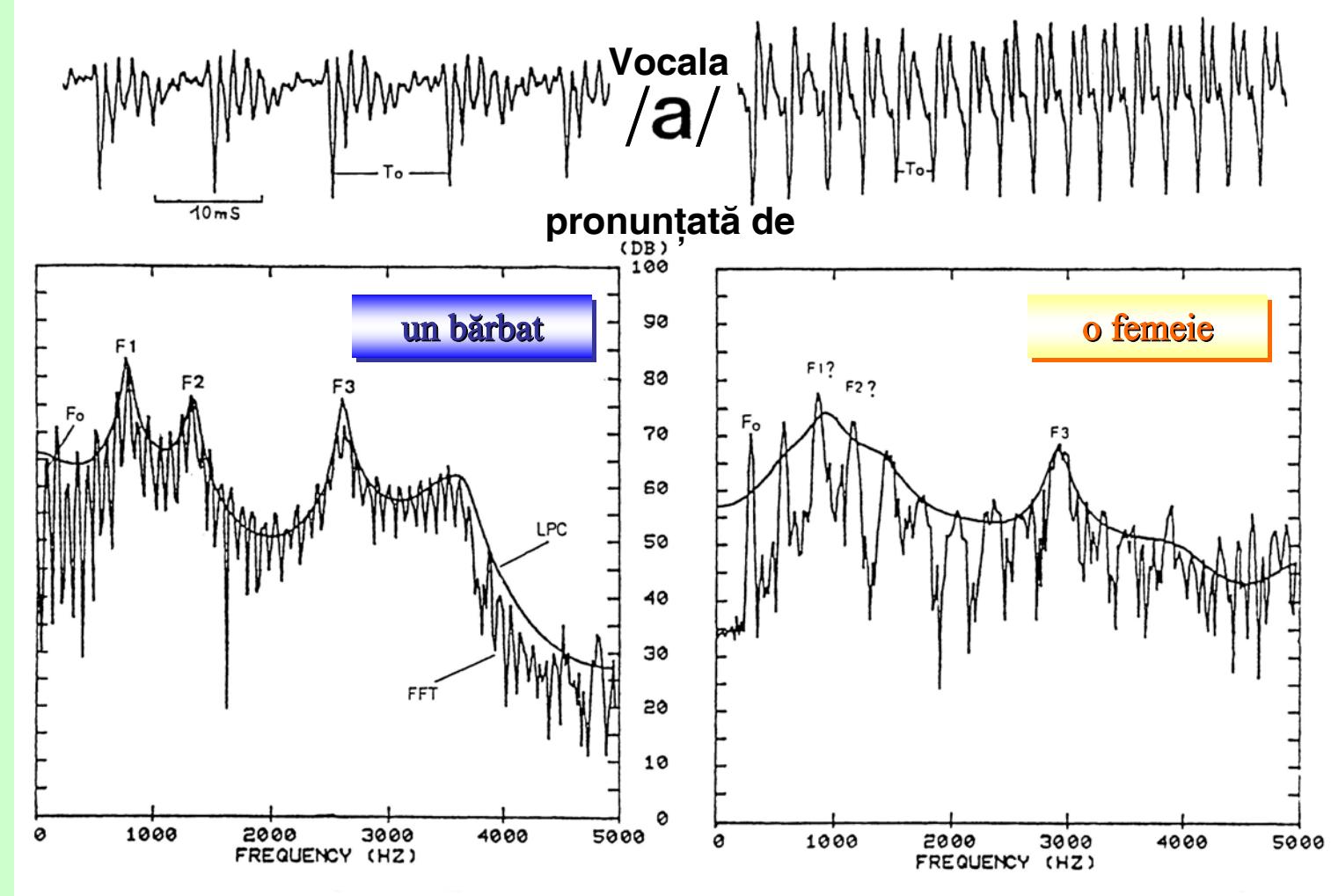
☞ Cu spectru variabil în timp.

↳ Majoritatea semnalelor naturale sunt nestaționare.



## ② Conceptul de “semnal”: clasificări

Exemplu de semnal nestaționar real: semnalul vocal



♦ Unul dintre cele mai complexe semnale din natură, deși extrem de redundant.

- Alte semnale nestaționare naturale complexe:  
seismice, cosmice, subacvatice.

## ② Conceptul de “semnal”: clasificări



### Clasa semnalelor **netede**

☞ Cu deriveate continue.

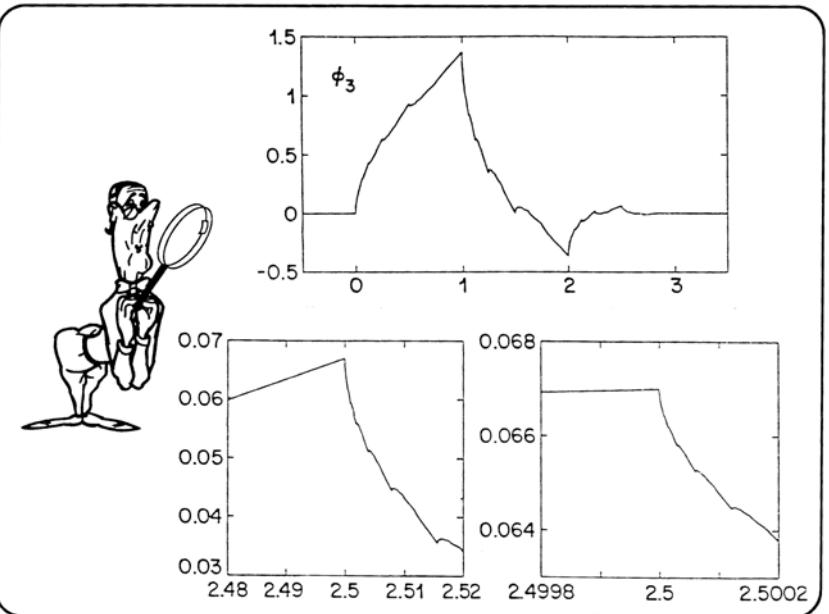
☞ Datorită preciziei finite de reprezentare, semnalele fractale apar cu aliură netedă.

### Clasa semnalelor **fractale**

☞ Derivatele au următoarea proprietate: există o “ruptură” între oricare două momente.

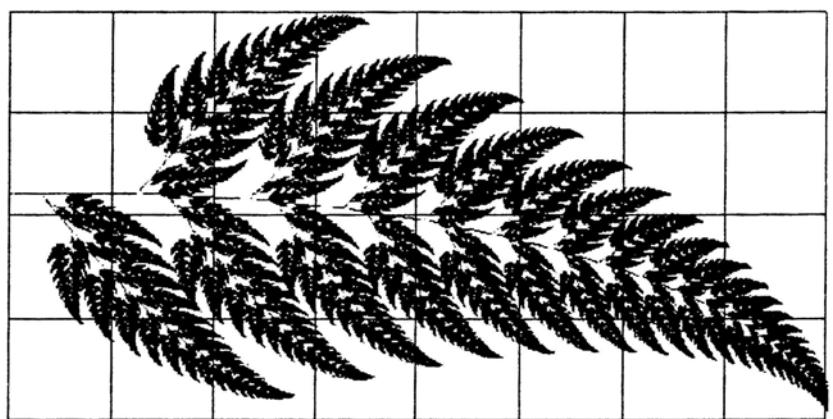
♪ Majoritatea semnalelor naturale sunt fractale.

#### Semnal unidimensional



#### Exemple de semnale fractale

#### Semnal bidimensional



♪ Corelație intimă între ruptura tangentei și conținutul de frecvențe.