

# Capitolul 4

## “Codarea surselor pentru canale cu perturbații”

M. Ivanovici  
octombrie 2008

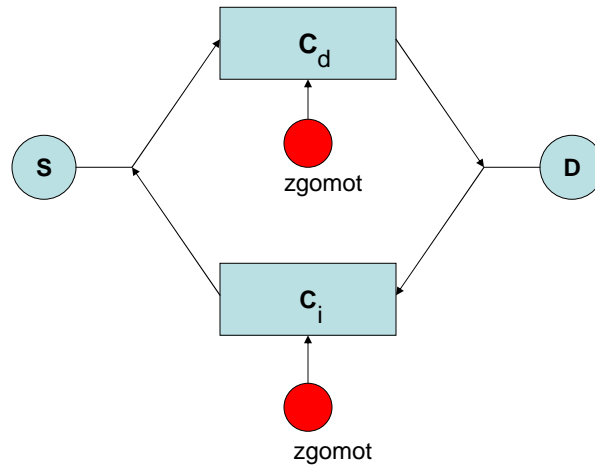
1

### 4.1 Introducere

- Fie o sursă de entropie maximă, care generează **simboluri de informație**, având aceeași probabilitate
- Înainte de a fi transmise pe canal, se introduce o anumită redundanță prin adăugarea unor **simboluri de control** ce au menirea de a indica utilizatorului prezența erorilor (cauzate de zgomotul de pe canal) sau chiar de a le corecta

2

- În cazul detecției erorilor este necesar un canal de întoarcere



3

- Cantitatea necesară solicitării retransmisiei este foarte mică (Ex. TCP: 1518 B pachetul de date, 64 B pachetul de acknowledgement)
- Capacitatea canalului invers este de regulă foarte mică
- ARQ (Automatic Repetition Request) este larg utilizat pentru sursele cu debit controlabil

4

## 4.2 Clasificare

- **Coduri bloc** – prelucrările necesare pentru a realiza detecția și corecția se realizează pe blocuri de  $n$  simboluri (pe cuvinte)
- **Coduri convoluționale** – prelucrarea cuvintelor generate de sursă se face în mod continuu, nu pe blocuri

5

## Coduri bloc

- **Coduri grup:** cuvintele de cod reprezintă elemente ale unui spațiu vectorial
- **Coduri ciclice:** cuvintele de cod sunt elemente dintr-o algebră

6

### 4.3 Teorema lui Shannon pentru canale cu perturbații

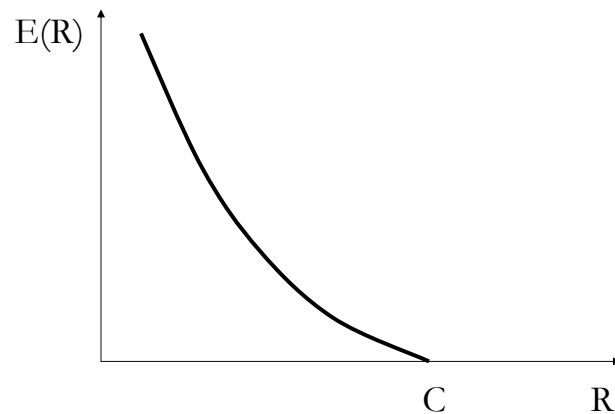
- Dacă avem o sursă cu un debit de informație  $R$  biți/s și un canal de capacitate  $C$  biți/s și dacă  $R < C$  atunci există un cod cu cuvinte de lungime  $n$  astfel încât probabilitatea unei erori de decodare  $P_E$  să fie:

$$P_E \leq 2^{-nE(R)}$$

Unde  $n$  este lungimea cuvântului de cod, iar  $E(R)$  este o funcție nenegativă numită “exponentul erorii”

7

### Exponentul erorii



8

- Teorema afirmă existența unor coduri a căror probabilitate de decodare eronată este arbitrar de mică, dar nu arată cum pot fi construite astfel de coduri
- Indiferent de nivelul zgomotului dintr-un canal, se pot face transmisiuni cu o probabilitate a erorii oricât de mică

9

## 4.4 Coduri grup

- Sunt coduri bloc în care cele  $n$  simboluri care formează un cuvânt sunt considerate ca fiind componentele unui vector  $n$  dimensional
- Spațiul vectorial are o structură de grup
- Componentele unui cuvânt vor fi:

$$w = [a_1 \ a_2 \ \dots \ a_n]$$

- În cazul unui cod binar, elementele  $a_i$  sunt elementele unui câmp  $GF(2)$  cu 2 elemente (0,1)

10

## Regulile de operare ale GF(2)

+	0	1
0	0	1
1	1	0
.	0	1
0	0	0
1	0	1

GF = Galois Field (câmp Galois)

11

## Specificarea cuvintelor cu sens

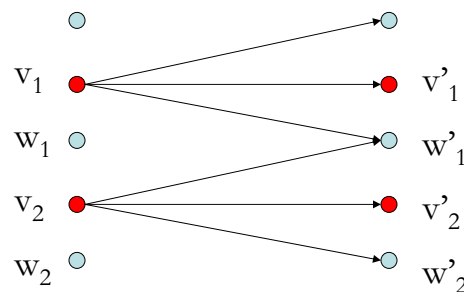
- $\mathcal{W}$  = mulțimea tuturor cuvintelor;  
 $\text{card } \mathcal{W} = N = 2^n$
- $\mathcal{V}$  = mulțimea cuvintelor cu sens;  
 $\text{card } \mathcal{V} = S = 2^k$
- Dacă atribuim sens tuturor cuvintelor, respectiv:  
 $I = \log N = n$ , iar informația medie pe simbol:  
 $i_n = I/n = 1$  bit (valoare maximă)

12

- Dacă toate cuvintele sunt cuvinte de cod, nu există posibilitatea de a detecta sau corecta erorile ce apar în procesul de transmisiune prin canal: *prin modificarea de către zgomot a unui simbol dintr-un cuvânt de cod se obține tot un cuvânt de cod*
- Pentru a putea detecta erorile se procedează după cum urmează:
  - Mulțimea  $W$  a cuvintelor se împarte în două submulțimi  $V$  și  $F$
  - Tuturor cuvintelor  $v_i$  din  $V$  li se atribuie sens

13

- Numărul cuvintelor cu sens este  $S = 2^k$ , unde  $k < n$  este un număr întreg
- Cuvintelor  $w_i$  din mulțimea  $F$ , nu li se atribuie sens (nu conțin informație)



14

- Informația medie transmisă cu un cuvânt de cod este în acest caz:

$$I = \log S = k$$

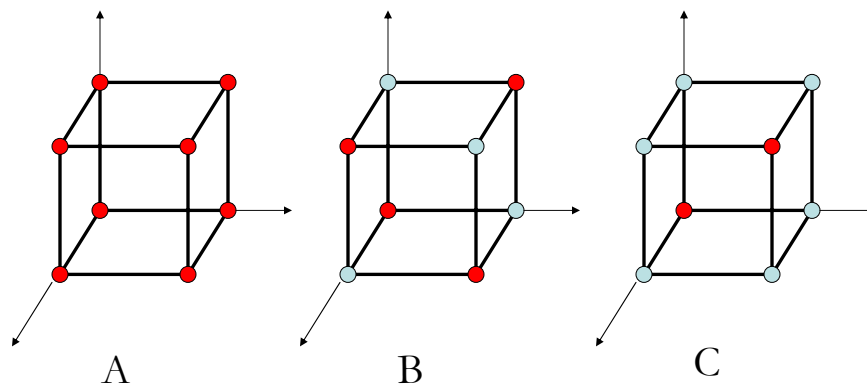
- Iar informația medie pe simbol este:

$$i_k = k / n$$

mai mică decât 1 bit.

15

- Ilustrarea geometrică a alegerii cuvintelor de cod pentru cazul  $n = 3$  simboluri.



16



- **A:** toate cuvintele ce se pot forma sunt cuvinte de cod ( $N = 2^3 = 8$ ); apariția unei erori nu poate fi detectată
- **B:** se aleg  $S = 2^2 = 4$  cuvinte de cod; apariția unei erori conduce la un cuvânt fără sens, deoarece se modifică doar o coordonată. Se poate astfel detecta o eroare, fără posibilitatea de a o corecta
- **C:** se aleg  $S = 2^1 = 2$  cuvinte de cod; apariția unei erori poate fi detectată și eroarea corectată

17

- Cuvintele de cod:

$$v_i = [a_{i1} a_{i2} \dots a_{in}]$$

- Cuvintele recepționate:

$$v'_i = [a'_{i1} a'_{i2} \dots a'_{in}]$$

- Dacă  $v'_i = v_p$ , respectiv  $a'_{i1} = a_{i1}, a'_{i2} = a_{i2}, \dots, a'_{in} = a_{in}$  se spune că transmisiunea s-a efectuat fără eroare

18

## Cuvântul eroare

- Acțiunea zgomotului poate fi modelată printr-un operator aleator  $P$  care face transformarea de la spațiul cuvintelor  $v_i$  la spațiul cuvintelor recepționate  $v'_i$ :

$$P\{v_i\} = v'_i$$

- Relația se poate scrie mai simplu dacă se definește un cuvânt eroare, cu simboluri din același alfabet cu cuvintele de cod  $v_i$

$$\varepsilon = [\varepsilon_1 \varepsilon_2 \dots \varepsilon_n]$$

19

- În cazul binar, simbolurile  $\varepsilon_i$  pot lua valori 0 și 1
- Cuvântul eroare mai poate fi scris și sub forma:

$$\varepsilon = [\dots \alpha_{i_1} \dots \alpha_{i_e} \dots]$$

unde simbolurile  $\alpha_{i_1}, \alpha_{i_2}, \dots, \alpha_{i_e}$  sunt simboluri 1, celelalte simboluri fiind zero; iar indicii  $i_1, i_2$  arată poziția în care apare o eroare

- Relația ce definește operatorul  $P$  devine:

$$P\{v_i\} = v_i + \varepsilon = v'_i$$

Unde semnul  $+$  indică adunare modulo 2

- Transformarea inversă:  $v_i = P^{-1}\{v'_i\} = v'_i + \varepsilon$

20

$$v_i = [a_{i1} \ a_{i2} \ \dots \ a_{in}]$$

$$v'_i = [a'_{i1} \ a'_{i2} \ \dots \ a'_{in}]$$

$$a'_{i1} = a_{i1} + \varepsilon_1$$

$$a_{i1} = a'_{i1} + \varepsilon_1$$

$$a'_{i2} = a_{i2} + \varepsilon_2$$

$$a_{i2} = a'_{i2} + \varepsilon_2$$

.....

.....

$$a'_{in} = a_{in} + \varepsilon_n$$

$$a_{in} = a'_{in} + \varepsilon_n$$

21

## Mecanismul de detecție și de corecție a erorilor

- Se consideră un spațiu  $m$ -dimensional ( $m = n - k$ ) numit *spațiul de corecție*  $Z$ , cu  $2^m$  elemente  $z$  din  $Z$ , numite *corectori*
- Corectorul se mai numește și *vector de control de paritate* sau *sindrom*
- Corectorii au menirea de a indica pozițiile din cuvântul de cod în care s-au introdus erori

22

- Astfel, se stabilește o corespondență univocă între mulțimea tuturor cuvintelor recepționate (spațiul  $\mathcal{W}$ ) și mulțimea corectorilor (spațiul  $\mathcal{Z}$ ), definind operatorul  $H$ :

$$H\{v'_i\} = z$$

Unde  $v'_i \in \mathcal{W}$  și  $z \in \mathcal{Z}$

- Dacă  $v'_i = v_p$  transmisiunea s-a efectuat fără erori,  $z$  trebuie să fie același pentru orice  $i$ , indicând astfel că nu sunt erori: se alege pt.  $z$  valoarea  $0$ :

$$H\{v_i\} = 0, \forall i \text{ de la } 1 \text{ la } S=2^k$$

23

- Se impune astfel, operatorului  $H$  condiția ca  $H\{v'_i\} = 0$ , respectiv  $z = 0$ , dacă și numai dacă  $v'_i$  este un cuvânt de cod, respectiv  $v'_i = v_i$
- Pentru a putea corecta erorile este necesar ca pentru fiecare cuvânt de eroare care poate apărea din cauza zgomotului să existe un singur corector distinct diferit de zero
- Dacă  $H\{v'_i\} \neq 0$  dar nu se cunoaște  $z$  – detecție
- Dacă  $H\{v'_i\} = z$  se poate determina cuvântul de eroare  $\varepsilon$  – detecție + corecție

24

## Matricea de corecție (control)

- Cea mai simplă structură pentru operatorul  $H$  se obține dacă se consideră o transformare liniară de la spațiul cuvintelor recepționate, la spațiul corectorilor, definită de ecuațiile:

$$h_{11} a'_1 + h_{12} a'_2 + \dots + h_{1n} a'_n = c_1$$

$$h_{21} a'_1 + h_{22} a'_2 + \dots + h_{2n} a'_n = c_2$$

$$\dots$$
$$h_{m1} a'_1 + h_{m2} a'_2 + \dots + h_{mn} a'_n = c_m$$

unde  $h_{ij}$  sunt parametrii care determină transformarea  $H$ ,  $a_i$  simbolurile unui cuvânt recepționat,  $c_i$  coordonatele care determină punctul  $\xi$  (componentele corectorului  $\xi$ )

25

- Matricea  $\mathbf{H}$  se numește **matrice de control**:

$$\mathbf{H} = \begin{bmatrix} h_{11} & h_{12} & \dots & h_{1n} \\ h_{21} & h_{22} & \dots & h_{2n} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ h_{m1} & h_{m2} & \dots & h_{mn} \end{bmatrix}$$

26

Matricea  $\mathbf{H}$  poate fi scrisă sub forma următoare

$$H = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \dots & 0 & q_{11} & q_{12} & \dots & q_{1k} \\ 0 & 1 & \dots & 0 & q_{21} & q_{22} & \dots & q_{2k} \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & 0 & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & 1 & q_{m1} & q_{m2} & \dots & q_{mk} \end{bmatrix} = [I_m Q]$$

unde  $I_m$  este matricea unitate de ordinul  $m$   
Iar  $Q$  este:

27

$$Q = \begin{bmatrix} q_{11} & q_{12} & \dots & q_{1k} \\ q_{21} & q_{22} & \dots & q_{2k} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ q_{m1} & q_{m2} & \dots & q_{mk} \end{bmatrix}$$

Cu notațiile de până acum:

$$v'_i = [a'_{i1} \ a'_{i2} \ \dots \ a'_{in}]$$

$$z = \begin{bmatrix} c_1 \\ c_2 \\ \vdots \\ c_m \end{bmatrix}$$

28

$$H \cdot v'^T = z$$

Dacă cuvântul recepționat este un cuvânt de cod

$$v' = v$$

Corectorul este nul:

$$H \cdot v'^T = 0$$

29

## Codarea codurilor grup cu ajutorul matricei de control $\mathbf{H}$

- În cele ce urmează vom conveni că în cuvântul de cod:

$$v = [a_1 \dots a_m a_{m+1} \dots a_n]$$

primele  $m$  simboluri:

$$c = [a_1 a_2 \dots a_m]$$

să fie simboluri redundante care servesc detecției sau corecției de erori (**simboluri de control**),

iar ultimele  $k$  simboluri:

30

$$i = [a_{m+1} a_{m+2} \dots a_{m+k}], \text{ unde } m + k = n$$

să fie simboluri generate de sursă (**simboluri de informație**)

Forma cuvintelor de cod:  $v = [c \ i]$

Pentru a determina cele  $m$  simboluri de control în funcție de cele  $k$  simboluri de informație:

$$\mathbf{H} v^T = 0$$