

## Capitolul 6

# Coduri ciclice

### 6.1 Breviar teoretic

Codurile ciclice constituie un caz particular al codurilor grup.

**Permutare ciclică** Denumirea de "ciclic" provine de la faptul că orice permutare ciclică a unui cuvânt de cod valid produce tot un cuvânt de cod valid. Permutarea ciclică, într-un pas, a unui cuvânt se obține luând primul element și punându-l la sfârșitul cuvântului. Formalizând, fie cuvântul de cod  $v_{n-1}v_{n-2}v_{n-3} \dots v_3v_2v_1v_0$ ; un cuvânt obținut printr-o permutare ciclică din acesta este  $v_{n-2}v_{n-3} \dots v_3v_2v_1v_0v_{n-1}$ ; după mai mulți pași, prin permutări consecutive se poate obține cuvântul :  $v_0v_{n-1}v_{n-2}v_{n-3} \dots v_3v_2v_1$ .

De exemplu dacă 10111 este un cuvânt de cod (conform unui cod ciltic), atunci și 01111 este un cuvânt de cod, de altfel ca și 11110, 11101, 11011.

**Structura și reprezentarea codului** Lungimea cuvântului de cod se notează cu  $n$ . Dintre cele  $n$  simboluri  $k$  sunt de informație, iar  $m = n - k$  de control. Dacă în cazul codurilor grup reprezentarea era sub formă de vectori, în cazul codurilor ciclice reprezentarea este sub formă de polinom.

Polinomul de informație  $i(x)$  are gradul  $k - 1$  :

$$i(x) = i_{k-1}x^{k-1} + i_{k-2}x^{k-2} + \dots + i_1x + i_0$$

unde  $[i_{k-1}i_{k-2} \dots i_1i_0]$  sunt simbolurile de informație.

Cuvântul de cod este reprezentat printr-un polinom de grad  $n - 1$ :

$$v(x) = v_{n-1}x^{n-1} + v_{n-2}x^{n-2} + \dots + v_1x + v_0$$

Similar cu matricea generatoare,  $G$ , de la coduri grup, aici se utilizează polinomul generator, notat  $g(x)$ . Gradul acestuia este  $m$ :

$$g(x) = g_mx^m + g_{m-1}x^{m-1} + \dots + g_1x + g_0$$

Pentru a fi un polinom generator al unui cod funcțional,  $g(x)$  trebuie să fie polinom primitiv. Într-o simplificare a definiției în care se ține cont și de faptul că coeficienții polinomului pot fi doar 0 sau 1, un polinom este primitiv dacă este:

- *irreductibil*. Acest lucru presupune că nu există nici un polinom de grad nenul și mai mic de  $m$  care să fie divizor al lui  $g(x)$
- dacă  $\alpha$  este o rădăcină a lui  $g(x)$  ( $g(\alpha) = 0$ ) atunci cel mai mic întreg  $T$  pentru care  $\alpha^i = \alpha^{i+T}$  este  $T = 2^m - 1 = 2^{\text{grad}(g)} - 1$ .

De reținut este că polinoamele primitive sunt listate (cunoscute), iar de importanță practică este faptul că coeficienții de grad maxim ( $g_m$ ) și minim ( $g_0$ ) sunt nenuli:  $g_m = 1, g_0 = 1$ .

Echivalent matricii de control de la coduri grup, în cazul codurilor ciclice, se definește un polinom de control,  $h(x)$ . Acesta are gradul  $k - 1$  și se află în relația următoare cu polinomul generator:

$$g(x)h(x) = x^n + 1$$

Adică:

$$(g_mx^m + \dots + g_1x + g_0)(h_kx^k + \dots + h_1x + h_0) = x^n + 1$$

Matricea  $G$  echivalentă polinomului generator are  $k$  linii și  $n$  coloane și este de forma:

$$\begin{bmatrix} g_0 & g_1 & \dots & g_{m-1} & g_m & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & g_0 & g_1 & \dots & g_{m-1} & g_m & 0 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & \dots & 0 & \dots & g_0 & g_1 & \dots & g_m \end{bmatrix}$$

Matricea  $H$  echivalentă polinomului de control are  $m$  linii și  $n$  coloane și este de forma:

$$\begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & h_k & h_{k-1} & \dots & h_2 & h_1 & h_0 \\ 0 & \dots & h_k & h_{k-1} & \dots & h_2 & h_1 & h_0 & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ h_k & h_{k-1} & \dots & h_2 & h_1 & h_0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix}$$

## Codarea

1. Codarea  $v(x) = i(x)g(x)$ . Această variantă corespunde codării  $v = iG$  de la coduri grup. Practic se realizează înmulțirea polinoamelor iar formulele fiecărui simbol ale cuvântului de cod se obțin prin identificare de coeficienți. Codul rezultat nu este sistematic.
2. Codarea  $v(x) = x^m i(x) + \text{rest} \left[ \frac{x^m i(x)}{g(x)} \right]$ . Această variantă corespunde cazului  $Hv^T = 0$  de la coduri grup. Pe primele  $k$  poziții ale cuvântului de cod se vor plasa simbolurile de informație, iar pe ultimele  $n - k = m$  simbolurile de control. Polinomul corector asociat simbolurilor de control  $c(x)$  este restul împărțirii lui  $x^m i(x)$  la  $g(x)$ . Codul rezultat este sistematic.

**Circuite de codare** Există două circuite de codare uzuale. Ambele corespund variantei de cod sistematic. Acestea sunt:

1. Circuit de codare prin divizare.
2. Circuit de codare cu registru de deplasare și reacție negativă.

## 6.2 Probleme rezolvate

1. [1] *Un cod Hamming ciclic este generat cu ajutorul polinomului primitiv  $g(x) = x^3 + x + 1$ :*
  - (a) *Să se determine numărul de simboluri de informație și numărul de simboluri de control. Să se determine proprietățile de corecție / detecție ale acestui cod.*
  - (b) *Să se calculeze polinomul corector.*
  - (c) *Să se calculeze matricea generatoare și matricea de control a codului.*
  - (d) *Să se genereze toate cuvintele de cod folosind atât codarea cu polinomul generator cât și cu cel corector.*
  - (e) *Să determine schema codorului cu divizor și să se analizeze funcționarea lui.*
  - (f) *Să determine schema codorului cu registru de deplasare și reacție și să se analizeze funcționarea lui.*
  - (g) *Să se analizeze tranzițiile stărilor codorului cu reacție.*

### Rezolvare:

- (a) Parametri codului : se știe că polinomul generator este de grad  $m$  (numarul de simboluri de control). Codurile ciclice sunt coduri perfecte. Atunci marginea Hamming (pentru o eroare) funcționează cu egalitate:

$$\text{lungimea cuvântului de cod este } n = 2^m - 1 = 7$$

$$\text{simbolurile de informație sunt } k = n - m = 4$$

- (b) Polinomul de control se obține ca fiind câtul împărțirii (modulo 2)  $\frac{x^n+1}{g(x)}$ :

$$h(x) = \frac{x^7 + 1}{x^3 + x + 1} = x^4 + x^2 + x + 1$$

Ar fi de observat faptul că gradul lui  $h(x)$  (indiferent de problemă) este

$$\text{grad}(h) = \text{grad}(x^n + 1) - \text{grad}(g) = n - m = k$$

În plus este obligatoriu ca  $g(x)$  să aibă coeficienții corespunzători lui  $x^m$  și  $x^0$  nenuli (coeficientul lui  $x^0$  este nenul pentru că altfel  $g(x)$  ar admite ca divizor pe  $x$  și nu ar mai fi ireductibil). Aceste fapte obligă și pe  $h(x)$  la același comportament: coeficienții lui  $x^k$  și  $x^0$  sunt nenuli.

- (c) Matricea generatoare, de  $k$  linii și  $n$  coloane, are forma:

$$G = \begin{bmatrix} g_0 & g_1 & g_2 & g_3 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & g_0 & g_1 & g_2 & g_3 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & g_0 & g_1 & g_2 & g_3 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & g_0 & g_1 & g_2 & g_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

Matricea de control,  $H$ , având  $m$  linii și  $n$  coloane este:

$$H = \begin{bmatrix} 0 & 0 & h_4 & h_3 & h_2 & h_1 & h_0 \\ 0 & h_4 & h_3 & h_2 & h_1 & h_0 & 0 \\ h_4 & h_3 & h_2 & h_1 & h_0 & 0 & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

- (d) Codarea cu polinomul generator este echivalentă cu codarea (de la codurile grup) cu matrice generatoare:

$$v = iG \iff v(x) = i(x)g(x)$$

Polinomul asociat cuvântului de cod este:

$$v = \begin{bmatrix} v_6 & v_5 & v_4 & v_3 & v_2 & v_1 & v_0 \end{bmatrix} \quad v(x) = v_6x^6 + v_5x^5 + v_4x^4 + v_3x^3 + v_2x^2 + v_1x + v_0$$

Polinomul de informație este:

$$i = \begin{bmatrix} i_3 & i_2 & i_1 & i_0 \end{bmatrix} \quad i(x) = i_3x^3 + i_2x^2 + i_1x + i_0$$

Simbolurile cuvântului de cod se obțin efectuând înmulțirea polinoamelor  $g(x)$  și  $i(x)$  identificând coeficienții după gradul monomului:

$$\begin{aligned} v(x) &= g(x)i(x) = (x^3 + x + 1)(i_3x^3 + i_2x^2 + i_1x + i_0) = \\ &= i_3x^6 + i_2x^5 + (i_1 + i_3)x^4 + (i_0 + i_2 + i_3)x^3 + (i_1 + i_2)x^2 + (i_0 + i_1)x + i_0 \\ \implies v_6 &= i_3 \quad v_5 = i_2 \quad v_4 = i_1 + i_3 \quad v_3 = i_0 + i_2 + i_3 \quad v_2 = i_1 + i_2 \quad v_1 = i_0 + i_1 \quad v_0 = i_0 \end{aligned}$$

Dacă se realizează înmulțirea  $v = iG$  rezultatele obținute sunt aceleași:

$$v = \begin{bmatrix} v_0 \\ v_1 \\ v_2 \\ v_3 \\ v_4 \\ v_5 \\ v_6 \end{bmatrix} = iG = \begin{bmatrix} i_0 & i_1 & i_2 & i_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} i_0 \\ i_0 + i_1 \\ i_1 + i_2 \\ i_0 + i_2 + i_3 \\ i_1 + i_3 \\ i_2 \\ i_3 \end{bmatrix}$$

Codul obținut nu este sistematic. Mai mult decât atât, nici măcar toate simbolurile de informație nu apar nealterate ca simboluri în cuvântul de cod.

Un cod sistematic se obține dacă se realizează codarea cu matricea de control  $Hv^T = 0$ . Echivalent, este formarea cuvântului de cod din polinom de informație și polinom de control:

$$\begin{aligned} c(x) &= c_2x^2 + c_1x + c_0 \quad c(x) = \text{rest} \frac{x^m i(x)}{g(x)} \\ v(x) &= c(x) + x^m i(x) \\ c(x) &= \text{rest} \frac{i_3x^6 + i_2x^5 + i_1x^4 + i_0x^3}{x^3 + x + 1} = \\ &= (i_1 + i_2 + i_3)x^2 + (i_0 + i_1 + i_2)x + (i_0 + i_2 + i_3) \\ &\iff v = \begin{bmatrix} i_0 + i_2 + i_3 \\ i_0 + i_1 + i_2 \\ i_1 + i_2 + i_3 \\ i_0 \\ i_1 \\ i_2 \\ i_3 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

Pe de altă parte, codarea cu matricea de control presupune:

$$Hv^T = 0 \iff \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} c_0 \\ c_1 \\ c_2 \\ i_0 \\ i_1 \\ i_2 \\ i_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_2 + i_1 + i_2 + i_3 \\ c_1 + i_0 + i_1 + i_2 \\ c_2 + c_0 + i_0 + i_1 \end{bmatrix} = 0_3$$

$$\iff \begin{bmatrix} c_2 = i_1 + i_2 + i_3 \\ c_1 = i_0 + i_1 + i_2 \\ c_0 = c_2 + i_0 + i_1 = i_0 + i_2 + i_3 \end{bmatrix}$$

	$i_0$	$i_1$	$i_2$	$i_3$	$v = iG$	$Hv^T = 0$
0	0	0	0	0	00000000	00000000
1	0	0	0	1	0001101	1010001
2	0	0	1	0	0011010	1110010
3	0	0	1	1	0010111	0100011
4	0	1	0	0	0110100	0110100
5	0	1	0	1	0111001	1100101
6	0	1	1	0	0101110	1000110
7	0	1	1	1	0100011	0010111
8	1	0	0	0	0101000	1101000
9	1	0	0	1	1100101	0111001
10	1	0	1	0	1110010	0011010
11	1	0	1	1	1111111	1001011
12	1	1	0	0	1011100	1011100
13	1	1	0	1	1010001	0001101
14	1	1	1	0	1000110	0101110
15	1	1	1	1	1001011	1111111

Tabela 6.1: Cuvintele de cod

Cuvintele de cod obținute, în cele două variante, sunt trecute în tabela 6.1.

După cum se poate observa atât din relațiile de codare cât și din tabel, cele două variante de codare duc, pentru același vector de informație, la cuvinte de cod diferite. Totuși, mulțimea cuvintelor de cod este aceeași. De pildă, cuvântul de pe poziția a 4-a (codat cu  $iG$ ) se regăsește pe poziția 13-a în cazul codării cu matricea de control; ș.a.m.d.

De asemenea, se poate verifica, în tabela 6.1, proprietatea fundamentală a codurilor ciclice: orice permutare ciclică a unui cuvânt de cod duce la alt cuvânt de cod; de exemplu: cuvântul 0001101 (poziția 2  $iG$ ), permutat o dată, duce la 1000110 care se află pe poziția 14; de două ori duce la 0100011 care este pe poziția 7; ș.a.m.d.

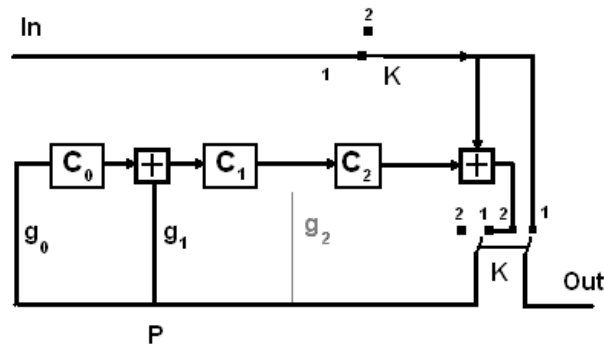


Figura 6.1: Codorul unui cod ciclic realizat cu registru cu deplasare. În primele  $k = 4$  cicluri de ceas comutatoarele  $K$  sunt în poziția 1; în următoarele  $n - k = m = 3$  cicluri de ceas este în poziția 2.

(e) Schema codorului cu divizare este prezentată în figura 6.1.

În construcția circuitului, legăturile verticale din partea inferioară există în funcție de valorile coeficienților polinomului  $g(x)$ . Astfel legăturile asociate lui  $g_0$  și  $g_1$  există, în timp ce cea corespunzătoare lui  $g_2 = 0$  nu.

Funcționarea circuitului este coordonată de un semnal periodic (denumit uneori semnal de ceas). O operație se desfășoară pe parcursul unui ciclu (perioadă) a semnalului. Sumatoarele sunt instantanee. Registrele  $C_0, C_1, C_2$  sunt registre de deplasare, adică valoarea primită la intrare la momentul  $n$  este trimisă la ieșire la momentul  $n + 1$ . Funcționarea circuitului este următoarea:

- La pornirea circuitului registrele de deplasare au valoarea 0 (faza de inițializare).
- Pe primele  $k = 4$  perioade ale semnalului de ceas comutatorul  $K$  este în poziția 1. În acest timp la intrare se prezintă simbolurile de informație. La ieșire se transmit nealterate simbolurile de informație (partea corespunzătoare lui  $x^m i(x)$ ). Relațiile în interiorul circuitului sunt:

$$\begin{aligned} - \text{Out}(n) &= \text{In}(n); \\ - P(n) &= \text{In}(n) + C_2(n - 1); \\ - C_0(n) &= P(n); \\ - C_1(n) &= C_0(n - 1) + P(n) \\ - C_2(n) &= C_1(n - 1) \end{aligned}$$

La sfârșitul acestor cicluri, în registrele de deplasare se va stoca restul împărțirii lui  $x^m i(x)$  la  $g(x)$ .

- Pe ultimele  $n - k = m$  perioade ale semnalului de ceas comutatoarele  $K$  trec în poziția 2. Intrarea va fi 0 iar la ieșire vor fi simbolurile de control (coeficienții restului). Relațiile în circuit sunt:

$$\begin{aligned} - \text{In}(n) &= 0; \\ - \text{Out}(n) &= C_2(n - 1); \\ - P(n) &= 0; \end{aligned}$$

- $C_0(n) = P(n)$ ;
- $C_1(n) = C_0(n - 1) + 0$
- $C_2(n) = C_1(n - 1)$

La sfârșitul acestor cicli, în registrele de deplasare se va încărca valoarea 0 (exact cum am cerut la începutul funcționării).

Evoluția circuitului poate fi urmaită în tabelul de mai jos:

ciclu	K	In	Out	$P$	$C_0$	$C_1$	$C_2$
0	1	NA	NA	NA	0	0	0
1	1	$i_3$	$i_3$	$i_3$	$i_3$	$i_3$	0
2	1	$i_2$	$i_2$	$i_2$	$i_2$	$i_2 + i_3$	$i_3$
3	1	$i_1$	$i_1$	$i_1 + i_3$	$i_1 + i_3$	$i_1 + i_2 + i_3$	$i_2 + i_3$
4	1	$i_0$	$i_0$	$i_0 + i_2 + i_3$	$i_0 + i_2 + i_3$	$i_0 + i_1 + i_2$	$i_1 + i_2 + i_3$
5	2	0	$i_1 + i_2 + i_3$	0	0	$i_0 + i_2 + i_3$	$i_0 + i_1 + i_2$
6	2	0	$i_0 + i_1 + i_2$	0	0	0	$i_0 + i_2 + i_3$
7	2	0	$i_0 + i_2 + i_3$	0	0	0	0

Tabela 6.2: Evoluția codorului (NA- Not available/nedisponibil) .

(f) Schema codorului cu regîștii de deplasare și reacție este prezentată în figura 6.2.

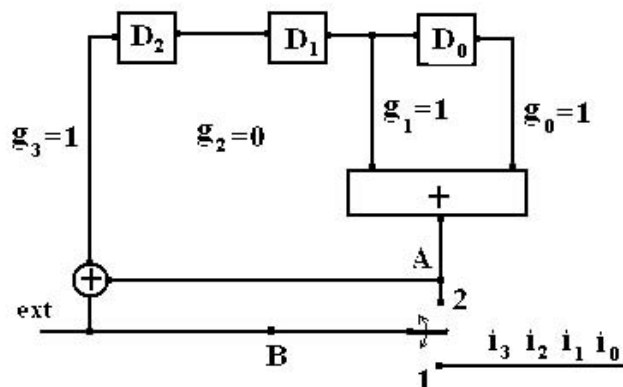


Figura 6.2: Codorul unui cod ciclic realizat cu regîștii de deplasare. În primele  $k = 4$  cicluri de ceas comutatorul este pe poziția 1; în următoarele  $n - k = m = 3$  cicluri de ceas este în poziția 2.

Regîștrele  $D_2, D_1, D_0$  sunt regîștre de deplasare. În primele  $k = 4$  cicluri de ceas comutatorul este pe poziția 1; în această perioadă se încarcă simbolurile de informație. Relațiile în interiorul circuitului sunt:

- $Out(n) = In(n)$ ;
- $B(n) = In(n)$ ;
- $D_2(n) = B(n) + A(n)$ ;

- $D_1(n) = D_2(n - 1)$
- $D_0(n) = D_1(n - 1)$
- $A(n) = D_1(n - 1) + D_0(n - 1)$ ;

În următorii  $n - k = m = 3$  cicli de ceas comutatorul este în poziția 2; acum se calculează simbolurile de control. Într-un ciclu de ceas, operațiile efectuate sunt:

- $Out(n) = B(n)$ ;
- $B(n) = A(n)$ ;
- $D_2(n) = B(n) + A(n) = 0$ ;
- $D_1(n) = D_2(n - 1)$
- $D_0(n) = D_1(n - 1)$
- $A(n) = D_1(n - 1) + D_0(n - 1)$ ;

Pe scurt evoluția circuitului este prezentată în tabela 6.3.

După cum se poate observa punctul,  $B$  coincide cu ieșirea circuitului. În primii  $n$  cicli de ceas se formează cuvintele de cod, pe baza relațiilor de codare obținute pentru un cod sistematic.

ciclu	comutator	$D_2$	$D_1$	$D_0$	A	B
0	1	0	0	0	0	$i_3$
1	1	$i_3$	0	0	0	$i_2$
2	1	$i_2$	$i_3$	0	$i_3$	$i_1$
3	1	$i_2 + i_3$	$i_2$	$i_3$	$i_2 + i_3$	$i_0$
4	2	$i_0 + i_2 + i_3$	$i_2 + i_3$	$i_2$	$i_1 + i_2 + i_3$	$i_1 + i_2 + i_3$
5	2	0	$i_0 + i_2 + i_3$	$i_2 + i_3$	$i_0 + i_1 + i_2$	$i_0 + i_1 + i_2$
6	2	0	0	$i_0 + i_2 + i_3$	$i_0 + i_2 + i_3$	$i_0 + i_2 + i_3$
7	1	0	0	0	0	$i_3$

Tabela 6.3: Evoluția codorului.

- (g) Analiza stărilor de funcționare se face cand circuitul de codare lucrează autonom (adică comutatorul este în poziția 2 - nu există intrare). Codorul conține trei registre de deplasare. Considerăm vectorul care caracterizează starea codorului la momentul  $n$ , a fi vectorul:

$$S(n) = \begin{bmatrix} D_0(n) \\ D_1(n) \\ D_2(n) \end{bmatrix}$$

Convenim să notăm starea inițială:

$$S(0) = U = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Trecerea de la o stare la alta ține cont de relațiile

$$D_2 \implies D_1, \quad D_1 \implies D_0, \quad D_2 = g_2 D_2 + g_1 D_1 + g_0 D_0$$



Această traziție poate fi scrisă sub formă matriceală (similar cu traziția unei surse Markov):

$$S(n+1) = TS(n)$$

unde  $T$  este matricea caracteristică a registrului. Ea are  $m$  linii și  $m$  coloane și este de forma:

$$T = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ g_0 & g_1 & \dots & g_{m-1} & \dots \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$

Dezvoltând relația de tranziție a stărilor se obține:

$$\begin{aligned} S(n+1) = TS(n) &\iff \begin{bmatrix} D_0(n+1) \\ D_1(n+1) \\ D_2(n+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} D_0(n) \\ D_1(n) \\ D_2(n) \end{bmatrix} \\ &\iff \begin{bmatrix} D_2(n+1) = D_1(n) + D_0(n) \\ D_1(n+1) = D_2(n) \\ D_0(n+1) = D_0(n) \end{bmatrix} \end{aligned}$$

adică exact ce doream.

Starea la momentul  $n$  se poate scrie ca  $S(n) = T^n U$ .

Stările fiind în număr finit, se va ajunge din nou după un timp la starea inițială. Numarul de cicli dupa care se ajunge din nou în starea inițială este de  $2^m - 1 = 7$ , dacă circuitul este generat cu ajutorul unui polinom  $g(x)$  primitiv. Mai exact:

$$\begin{aligned} S_1 = TU &= \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} \\ S_2 = TS_1 &= \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \\ S_3 = TS_2 &= \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} \\ S_4 = TS_3 &= \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} \\ S_5 = TS_4 &= \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} \\ S_6 = TS_5 &= \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

$$S_7 = TS_6 = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Ceea ce verifică că  $g(x) = x^3 + x + 1$  este primitiv.

Această ciclitare a stărilor dă și ciclitare cuvintelor de cod.

Dacă se analizează mulțimea cuvintelor de cod, există doi cicli de perioadă 7 și doi de perioadă 1.

În cazul în care există intrare (codorul nu mai funcționează autonom) starea la momentul  $n$  este dată de relația:

$$S(n) = TS(n-1) + \alpha U$$

unde  $\alpha$  este simbolul aflat la intrare la momentul  $n$ . Această relație este ușor de verificat pe circuit.

### 6.3 Probleme propuse

1. Un cod Hamming ciclic este generat cu ajutorul polinomului primitiv  $g_1(x) = x^3 + x^2 + 1$  sau  $g_2(x) = x^4 + x + 1$ 
  - (a) Să se determine numărul de simboluri de informație și numărul de simboluri de control. Să se determine proprietățile de corecție / detecție ale acestui cod.
  - (b) Să se calculeze polinomul corector.
  - (c) Să se calculeze matricea generatoare și matricea de control a codului.
  - (d) Să se genereze toate cuvintele de cod folosind atât codarea cu polinomul generator cât și cu cel corector.
  - (e) Să determine schema codorului și să se analizeze funcționarea lui.
2. [2] Un număr de 16 simboluri este transmis pe un canal.
  - (a) Să se determine numărul de simboluri de informație, control și numărul total de biți ai unui cod.
  - (b) Să se aleagă un polinom generator dintre  $x + 1$ ,  $x^2 + 1$ ,  $x^3 + x^2 + 1$ ,  $x^4 + x^2 + x + 1$
  - (c) Să se calculeze matricea generatoare și matricea de control a codului.
  - (d) Să se determine relațiile de codare în cazul unui cod sistematic
3. [4] Determinați ciclurile generate de registrele de deplasare cu reacție caracterizate de polinoamele:
  - (a)  $g(x) = x^3 + x^2 + 1$
  - (b)  $g(x) = x^4 + x^3 + x^2 + x + 1$
  - (c)  $g(x) = x^4 + x^2 + x + 1$

Comentați rezultatele.

**Indicație:** Se construiește matricea caracteristică a fiecărui registru de deplasare asociat unui polinom. Se generează toate stările posibile, plecând din  $U = [0 \dots 01]^T$ . Dacă perioada este egală cu gradul polinomului, atunci  $g(x)$  este primitiv.

# Bibliografie

- [1] Mihai Ciuc. “Note de seminar”.
- [2] A. T. Murgan, I. Spânu, I. Gavăt, I. Sztojanov, V. E. Neagoe, și A. Vlad. *Teoria Transmisiunii Informației - probleme*. Editura Didactică și Pedagogică, București, România, 1983.
- [3] Alexandru Spătaru. *Teoria Transmisiunii Informației*. Editura Didactică și Pedagogică, București, România, 1983.
- [4] Alexandru Spătaru. *Fondements de la theorie de la transmission de l'information*. Presses polytechniques romandes, Lausanne, Elveția, 1987.
- [5] Rodica Stoian. “Note de seminar”.
- [6] Dan Alexandru Stoichescu. “Note de seminar”.
- [7] Eugen Vasile. “Note de seminar”.
- [8] Constantin Vertan. “Note de seminar”.