Coduri Hamming grup

5.1 Obiectivul lucrării

În această lucrare, se vor studia codurile Hamming grup și codurile Hamming grup extinse, principiul de codare și posibilitățile de detecție și corecție a erorilor.

5.2 Introducere teoretică

5.2.1 Codurile grup

Codurile grup sunt coduri bloc destinate codării surselor de informație discrete pentru canale cu perturbații, în vederea detecției sau corecției erorilor; fiecare cuvânt este un vector format din n simboluri binare, altfel spus, are lungimea n. Există 2^n vectori de forma:

$$\mathbf{w} = \left[\begin{array}{cccc} a_1 & a_2 & \dots & a_n \end{array} \right].$$

Dintre aceștia, numai 2^k sunt vectori cu sens (sau *vectori de cod*), care sunt puși în corespondență cu mesajele sursei primare; acești vectori de cod alcătuiesc un spațiu vectorial \mathbf{V} (acest spațiu are o structură de grup, ceea ce justifică denumirea acestor coduri).

Dintre simbolurile a_i ale unui cuvânt de cod, k sunt alese prin punerea în corespondență cu mesajele sursei primare şi se numesc simboluri de informație; celelalte m=n-k simboluri din cuvântul de cod sunt calculate în funcție de simbolurile de informație și sunt simboluri redundante. Așadar, operația de determinare a cuvintelor de cod se efectuează în două etape: în prima se stabilește corespondența dintre mesajele sursei primare și un set de vectori de lungime fixă k, iar în etapa a doua se trece de la vectorii având fiecare k simboluri de informație, la vectorii de lungime n prin calculul simbolurilor de control. În continuare, se va înțelege prin codare numai a doua etapă, adică calculul cuvintelor de cod \mathbf{v} de lungime n ale codului pornind de la vectorii de lungime k formați din biții de informație. Acest calcul se poate face cu matricea de control \mathbf{H} sau cu matricea generatoare \mathbf{G} .

Matricea de control ${\bf H}$ are m linii și n coloane; un vector ${\bf v}$ aparține codului dacă satisface condiția:

$$\mathbf{H} \cdot \mathbf{v}^T = 0. \tag{5.1}$$

Această relație este echivalentă cu un sistem de m ecuații liniare cu ajutorul căruia se pot calcula în mod univoc m necunoscute, adică simbolurile de control.

Matricea generatoare \mathbf{G} are k linii şi n coloane; relația de calcul a cuvântului de cod \mathbf{v} pornind de la vectorul de biți de informație \mathbf{i} se face cu relația:

$$\mathbf{v} = \mathbf{i} \cdot \mathbf{G}.\tag{5.2}$$

La momentul transmisiunii unui cuvânt de cod pe un canal zgomotos, presupus, de obicei, ca fiind binar simetric, o parte din simbolurile vectorului transmis sunt modificate (simbolul 0 se transformă în simbolul 1 şi viceversa) din cauza perturbațiilor. Matematic, acest proces de eroare este descris prin însumarea vectorului transmis cu un vector de eroare ϵ , de aceeași lungime cu vectorul \mathbf{v} transmis, care are unitățile pe pozițiile ce se modifică și zerouri în rest. Cuvântul receptionat, cu posibile erori, se poate scrie astfel:

$$\mathbf{v_{rec}} = \mathbf{v} + \epsilon. \tag{5.3}$$

De exemplu, dacă

$$\mathbf{v} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$

este cuvântul de cod transmis de sursă și

este vectorul de eroare, vectorul rezultat la recepție este

$$\mathbf{v_{rec}} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 0 & 1 & 1 & 0 \end{bmatrix}.$$

În cazul detecției erorilor, prin operația de decodare se determină dacă vectorul recepționat $\mathbf{v_{rec}}$ aparține codului \mathbf{V} (adică transmiterea corectă a cuvântului recepționat prin canal) sau nu. În cazul corecției erorilor, decodarea înseamnă determinarea vectorului eroare ϵ și adunarea lui cu vectorul recepționat în scopul corectării cuvântului recepționat:

$$\mathbf{v}_c = \mathbf{v}_{rec} + \epsilon. \tag{5.4}$$

Dacă eroarea este determinată în mod corect, $\mathbf{v}_c = v$.

În cazul detecției erorilor, se calculează, pentru fiecare vector recepționat \mathbf{v}_{rec} , vectorul corector sau sindrom corespunzător, dat de relația:

$$\mathbf{z} = H \cdot \mathbf{v_{rec}}^T = H \cdot (\mathbf{v} + \epsilon)^T = H\mathbf{v}^T + H\epsilon^T = H\epsilon^T.$$
 (5.5)

cu ajutorul căruia se ia decizia relativ la corectitudinea transmisiei:

- dacă $\mathbf{z} = 0$, transmisia s-a efectuat corect;
- dacă $\mathbf{z} \neq 0$, transmisia s-a efectuat eronat.

În cazul corecției erorilor, se mai parcurge o etapă, anume determinarea vectorilor ϵ , pornind de la vectorii **z**. Modul de efectuare a acestei operații diferă de la un cod la altul.

Distanța Hamming dintre doi vectori de aceeași lungime, este definită ca numărul pozițiilor din cadrul vectorilor pe care se află simboluri diferite.

De exemplu, distanța Hamming (numită în continuare, simplu, distanța) dintre vectorii $\mathbf{v_1} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 \end{bmatrix}$ și $\mathbf{v_2} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$ este egală cu 2.

Ponderea Hamming (denumită, în mod curent, *ponderea*) unui cuvânt de cod este numărul de unități din cadrul acelui cuvânt de cod.

Dacă, în canalul de transmisie, asupra unui cuvânt de cod transmis \mathbf{v} acționează un cuvânt de eroare de pondere e (adică, vom avea e erori cauzate de zgomotul de pe canal), distanța dintre

cuvântul recepționat $\mathbf{v_{rec}}$ și cuvântul initial \mathbf{v} este egală cu e. Pentru ca vectorul $\mathbf{v_{rec}}$ să poată fi detectat ca eronat este, evident, obligatoriu ca el să nu aparțină codului; cu alte cuvinte, distanța minimă dintre două cuvinte de cod ale unui cod detector de e erori trebuie să fie mai mare decât e, sau altfel spus, pentru cuvintele acestui cod se impune condiția:

$$d_{min} = e + 1. (5.6)$$

În cazul corecției erorilor, un cuvânt recepționat eronat este interpretat ca fiind cuvântul de cod situat la distanța cea mai mică de acesta. Prin urmare, distanța dintre două cuvinte ale unui cod corector de e erori trebuie să fie mai mare decât 2e, altfel spus, pentru acest cod:

$$d_{min} = 2e + 1. (5.7)$$

Codurile care pot corecta e erori în orice poziție, dar nu pot corecta nicio configurație particulară de e+1 erori sau mai multe, se numesc coduri perfecte.

5.2.2 Codurile Hamming corectoare de o eroare

Codurile Hamming corectoare de o eroare reprezintă generalizarea codului Hamming H(7,4), introdus de către Richard Hamming în anul 1950.

Pentru orice cod Hamming, lungimea cuvintelor de cod este determinată de numărul simbolurilor de control, conform relației:

$$n = 2^m - 1, (5.8)$$

de unde rezultă că numărul simbolurilor de informație dintr-un cuvânt de cod este $k = 2^m - m - 1$. Primele 3 coduri din această clasă au parametri:

$$m = 3$$
 $n = 7$ $k = 4$
 $m = 4$ $n = 15$ $k = 11$
 $m = 5$ $n = 31$ $k = 26$ (5.9)

Un cod Hamming, fiind un cod grup, este complet determinat de matricea de control, care poate fi scrisă în formă necanonică sau canonică. În cazul scrierii sub formă necanonică, coloanele matricei H sunt reprezentările în binar ale numerelor naturale de la 1 la $2^m - 1$. Pentru cazul m = 3, matricea de control necanonică are forma:

$$\mathbf{H} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix}. \tag{5.10}$$

Dintre proprietățile codurilor Hamming, menționăm:

- 1. sunt coduri corectoare de o eroare într-un cuvânt de cod. Într-adevăr, oricare două coloane însumate dau un vector coloană nenul. În plus, distanța minimă între cuvintele de cod este 3 și, conform relației (5.7), numărul de erori corectabile este egal cu 1.
- 2. sunt coduri perfecte, deoarece corectează orice vector eroare de pondere 1, dar niciun vector eroare de pondere 2 sau mai mare.

Pentru a demonstra această proprietate, este suficient a arăta că numărul vectorilor corectori $\mathbf{z}(2^m-1)$ este egal cu numărul vectorilor eroare de pondere 1 (adică, n). Într-adevăr, trecând ultima coloană (a n-a) din binar în zecimal, obținem $n=1+2^1+...+2^{m-1}=2^m-1$.

În cazul scrierii sub formă necanonică a matricei **H**, simbolurile de informație și de control sunt amestecate în cuvântul de cod:

- 1. pozițiile coloanelor ce conțin o singură valoare de 1 (numărul coloanei este o putere a lui 2) vor fi pozițiile simbolurilor de control în cuvântul de cod rezultat;
- 2. celelalte poziții, în număr de k = n m, corespund simbolurilor de informație.

Exemplu: Pentru codul Hamming H(7,4), matricea de control are următoarea formă:

$$\mathbf{H} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix}. \tag{5.11}$$

Coloanele ce conțin o singură valoare egală cu 1 sunt pe pozițiile 1, 2 și 4. Acestea vor fi pozțiile simbolurilor de control în cuvântul de cod format.

Pentru a obține cuvântul de cod, folosind matricea de control \mathbf{H} , se folosește următoarea relație:

$$\mathbf{H} \cdot \mathbf{v}^T = 0, \tag{5.12}$$

unde \mathbf{v} este cuvântul de cod rezultat. Pentru matricea \mathbf{H} din relația (5.16), relația (5.12) devine:

$$\begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} c_1 \\ c_2 \\ i_3 \\ c_4 \\ i_5 \\ i_6 \\ i_7 \end{bmatrix} = 0.$$
 (5.13)

În acest exemplu, vectorul de biți de informație are k=4 simboluri:

$$\mathbf{i} = \begin{bmatrix} i_3 & i_5 & i_6 & i_7 \end{bmatrix}$$

Din relația (5.13), rezultă:

$$\begin{bmatrix} c_4 + i_5 + i_6 + i_7 \\ c_2 + i_3 + i_6 + i_7 \\ c_1 + i_3 + i_5 + i_7 \end{bmatrix} = 0.$$
 (5.14)

Relația anterioară poate fi scrisă sub forma unui sistem de ecuații:

$$\begin{cases}
c_4 + i_5 + i_6 + i_7 = 0 \\
c_2 + i_3 + i_6 + i_7 = 0 \\
c_1 + i_3 + i_5 + i_7 = 0
\end{cases}
\Rightarrow
\begin{cases}
c_4 = i_5 + i_6 + i_7 \\
c_2 = i_3 + i_6 + i_7 \\
c_1 = i_3 + i_5 + i_7
\end{cases}$$
(5.15)

Cuvântul de cod poate fi obținut și cu ajutorul matricei generatoare G, folosind relația (5.2) și matricea generatoare:

$$\mathbf{G} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}.$$
 (5.16)

Efectuând operația de înmultire, va rezulta:

$$\mathbf{v} = \mathbf{i} \cdot \mathbf{G} = \begin{bmatrix} i_3 + i_5 + i_7 & i_3 + i_6 + i_7 & i_3 & i_5 + i_6 + i_7 & i_5 & i_6 & i_7 \end{bmatrix}$$

Ținând cont de ordinea biților de control, se verifică astfel relațiile de mai sus.

Se poate observa din structura cuvintelor de cod (5.13), că simbolurile de informație sunt amestecate cu cele de control. Pentru a optimiza procesul, se preferă utilizarea formei sistematice a codului, în care simbolurile de informație și cele de control sunt grupate în structura cuvântului de cod. Pentru a se obține cuvinte de cod în formă sistematică, matricea de control și cea generatoare se scriu sub formă canonică.

Dacă presupunem că biții de control se grupează înaintea biților de informație, $\mathbf{v}_s = \begin{bmatrix} \mathbf{c} & \mathbf{i} \end{bmatrix}$ (\mathbf{i} este vectorul biților de informație, \mathbf{c} este vectorul biților de control), matricele de control și generatoare vor fi:

$$\mathbf{H}_c = [\mathbf{I}_m \quad \mathbf{Q}] \qquad \mathbf{G}_c = [\mathbf{Q}^T \quad \mathbf{I}_k]$$
 (5.17)

în care \mathbf{I}_m este matricea identitate $m \times m$, iar \mathbf{I}_k este matricea identitate $k \times k$.

În practică, pentru un anumit cod, forma canonică a matricii de control se obține din matricea de control H în care se reordonează coloanele în funcție de poziția biților de control.

Folosind (5.17), relația de codare

$$\mathbf{H}_c \cdot \mathbf{v}_s^T = 0 \tag{5.18}$$

devine:

$$\mathbf{c} = \mathbf{i} \cdot \mathbf{Q}^T \tag{5.19}$$

Egalitatea furnizează o relație directă între biții de control și cei de informație.

Exemplu: Pentru codul Hamming H(7,4), forma canonică a matricelor de control și generatoare va fi:

Pentru a păstra relațiile de codare (5.15) și a respecta reordonarea coloanelor între \mathbf{H} și \mathbf{H}_c , vom considera: $\mathbf{v}_s = \begin{bmatrix} c_4 & c_2 & c_1 & i_3 & i_5 & i_6 & i_7 \end{bmatrix}$.

În continuare, vom determina cuvintele de cod pentru vectorul de biți de informație $\mathbf{i} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 & 0 \end{bmatrix}$, în formă nesistematică și sistematică.

a) Folosirea matricei de control sub formă necanonică

Se poate folosi sistemul de ecuații (5.15):

$$\begin{cases} c_4 = i_5 + i_6 + i_7 = 1 + 1 + 0 = 0 \\ c_2 = i_3 + i_6 + i_7 = 0 + 1 + 0 = 1 \\ c_1 = i_3 + i_5 + i_7 = 0 + 1 + 0 = 1 \end{cases}$$

Rezultă cuvântul de cod:

b) Folosirea matricei generatoare sub formă necanonică
 Se va utiliza relația (5.2):

$$\mathbf{v} = \mathbf{i} \cdot \mathbf{G} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

adică:

$$\mathbf{v} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$

obtinându-se, asa cum era de asteptat, rezultatul de mai sus.

c) Folosirea formei canonice a matricei de control

Vom considera că biții de control sunt plasați înaintea biților de informație în ordinea menționată mai sus:

$$\mathbf{v}_s = \left[\begin{array}{cccccc} c_4 & c_2 & c_1 & i_3 & i_5 & i_6 & i_7 \end{array} \right]$$

Se va utiliza relația (5.12):

$$\mathbf{H}_c \cdot \mathbf{v}_s^T = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} c_4 \\ c_2 \\ c_1 \\ i_3 \\ i_5 \\ i_6 \\ i_7 \end{bmatrix} = 0$$

și vor rezulta aceleași relații de codare ca și în cazul nesistematic, însă ordinea biților în cuvântul de cod va fi schimbată:

$$\begin{cases} c_4 = i_5 + i_6 + i_7 = 1 + 1 + 0 = 0 \\ c_2 = i_3 + i_6 + i_7 = 0 + 1 + 0 = 1 \\ c_1 = i_4 + i_5 + i_7 = 0 + 1 + 0 = 1 \end{cases}$$

Cuvântul de cod astfel obținut va fi:

 ${\bf d)} \ \ Folosirea \ formei \ canonice \ a \ matricei \ generato are$

Se va utiliza relaţia (5.2):

$$\mathbf{v}_s = \mathbf{i} \cdot \mathbf{G}_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

adică:

Se observă că între forma sistematică și cea nesistematică, diferă doar pozițiile simbolurilor de control în interiorul cuvântului de cod.

Cuvintele de cod obținute prin codarea cu matricea **H** si **G** sunt identice. Distanța Hamming minimă a codului este, în ambele situații, egală cu 3 și de aceea, pot fi detectate două erori sau poate fi corectată una singură.

Decodarea cuvintelor de cod se face cu ajutorul matricei de control \mathbf{H} , care trebuie sa fie cunoscută atât la transmisie cât și la recepție.

Dacă transmisia s-a realizat fără erori, atunci sindromul va fi egal cu 0. Daca au apărut erori, el va fi un vector coloană diferit de 0.

Dacă decodorul este setat doar pentru detecția erorilor, codul Hamming poate sa detecteze o eroare dublă (DED – Double Error Detection). Dacă este setat pentru corecția erorilor, atunci poate să corecteze o singură eroare (SEC – Single Error Correction).

În cazul detecției erorilor, orice valoare a sindromului diferită de 0, va semnala existența uneia sau mai multor erori si se va cere retransmisia mesajului.

În cazul corecției, sindromul este egal cu coloana din matricea de control ${\bf H}$ care indică poziția erorii în cuvântul recepționat.

Exemplu: Fie cuvântul de cod obținut cu ajutorul matricei H sub formă necanonică:

și cuvântul eroare:

$$\epsilon = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}.$$

Cuvântul de cod receptionat este:

$$\mathbf{v}_{rec} = \mathbf{v} + \epsilon = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 0 & 1 & 1 & 0 \end{bmatrix}.$$

Se determină sindromul cu ajutorul relației (5.5):

$$\mathbf{z} = \mathbf{H} \cdot \mathbf{v}_{rec}^T = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Faptul că au fost introduse erori în canal este dovedit de valoarea diferită de zero a corectorului (detecția erorilor). Pentru corecția erorilor, se ține seama de faptul că sindromul \mathbf{z} este egal cu a treia coloană a matricei \mathbf{H} necanonice, coloană care este reprezentarea în binar a numărului 3, poziția în cuvântul de cod a simbolului eronat. Acest lucru se poate verifica folosind relația de mai jos, în care s-a considerat un cuvânt-eroare ϵ ce are 1 pe poziția a treia:

$$\mathbf{z} = \mathbf{H} \cdot \boldsymbol{\epsilon}^{\mathbf{T}} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}.$$

Dacă se transmite cuvântul de cod în formă sistematică:

iar vectorul de eroare este același:

$$\epsilon = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix},$$

sindromul va avea expresia:

$$\mathbf{z} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix}.$$

Sindromul este egal cu coloana a treia a matricei de control în formă canonică, dar nu mai este reprezentarea în binar a numărului 3.

5.2.3 Coduri Hamming extinse

Codurile Hamming sunt, prin definiție, coduri corectoare de o eroare (SEC) sau detectoare de două erori (DED). Pentru a extinde posibilitățile de detecție si corecție, se poate forma codul Hamming extins, prin adăugarea unui bit suplimentar de control, numit și bit de paritate.

Aceast bit de paritate va transfoma codul Hamming din corector de o eroare sau detector de două erori în corector de o eroare și detector de două erori (SEC-DED). Acest lucru este posibil, crescând distanța minimă între cuvintele de cod la d=4.

Matricea de control a codurilor extinse, notată $\overline{\mathbf{H}}$ se obține din matricea codului Hamming nesistematic în felul următor:

$$\overline{\mathbf{H}} = \left[\begin{array}{cc} \mathbf{H} & \mathbf{0} \\ 1 & 1 \end{array} \right]. \tag{5.20}$$

Exemplu: Pentru codul H(7,4), matricea de control a codului extins $\overline{H}(8,4)$ va avea urmatoarea formă:

$$\overline{\mathbf{H}} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \end{bmatrix}$$
 (5.21)

În cazul în care un singur bit este eronat, sindromul \mathbf{z} va fi egal cu coloana din $\overline{\mathbf{H}}$ corespunzătoare poziției eronate. Se observă că, în acest caz, sindromul va avea ultimul element egal cu 1 (toate coloanele se termină în 1). În cazul în care doi biți sunt eronați, sindromul va fi diferit de zero, dar ultimul său element va fi 0. Acest lucru se poate verifica adunând oricare două coloane din $\overline{\mathbf{H}}$.

Cuvântul de cod va avea forma:

$$\mathbf{v} = \begin{bmatrix} c_1 & c_2 & i_3 & c_4 & i_5 & i_6 & i_7 & c_8 \end{bmatrix} \tag{5.22}$$

Folosind relația de codare:

$$\overline{\mathbf{H}} \cdot \mathbf{v}^T = 0 \tag{5.23}$$

obținem:

$$\begin{aligned} c_4 &= i_5 + i_6 + i_7 \\ c_2 &= i_3 + i_6 + i_7 \\ c_1 &= i_3 + i_5 + i_7 \\ c_8 &= c_1 + c_2 + i_3 + c_4 + i_5 + i_6 + i_7 = i_3 + i_5 + i_6 \end{aligned}$$

adică:

$$\mathbf{v} = \begin{bmatrix} i_3 + i_5 + i_7 & i_3 + i_6 + i_7 & i_3 & i_5 + i_6 + i_7 & i_5 & i_6 & i_7 & i_3 + i_5 + i_6 \end{bmatrix}$$
(5.24)

Matricea generatoare corespunzătoare este:

$$\overline{\mathbf{G}} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}.$$
 (5.25)

Se poate verifica ușor că $\mathbf{v} = \mathbf{i} \cdot \overline{\mathbf{G}}$, unde $\mathbf{i} = \begin{bmatrix} i_3 & i_5 & i_6 & i_7 \end{bmatrix}$.

Pentru a putea deduce forma canonică a matricii de control corespunzătoare codului $\overline{H}(8,4)$ nu vom mai putea folosi, în mod direct, faptul că primele coloane corespund matricii identitate \mathbf{I}_4 (ce corespund biților de control), iar restul sunt coloanele rămase din matricea de control (ce corespund biților de informație) deoarece ultima linie din matricea $\overline{\mathbf{H}}$ are toate elementele egale cu 1. Pentru a păstra similitudinea cu matricea canonică corespunzătoare codului H(7,4), pentru codul extins, se va considera cuvântul de cod în formă sistematică:

$$\mathbf{v}_s = \begin{bmatrix} c_4 & c_2 & c_1 & c_8 & i_3 & i_5 & i_6 & c_7 \end{bmatrix} \tag{5.26}$$

iar forma canonică a matricii de control corespunzătoare codului $\overline{H}(8,4)$ este:

$$\overline{\mathbf{H}}_c = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$
 (5.27)

Se poate verifica că $\overline{\mathbf{H}}_c \cdot \mathbf{v}_s^T = 0$ conduce la aceleași relații de codare ca mai sus. Conform relațiilor (5.17), forma canonică a matricii generatoare este:

$$\overline{\mathbf{G}}_{c} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}.$$
 (5.28)

Pentru decodarea codurilor extinse, se calculează sindromul, conform relației (5.5). Dacă acesta este egal cu 0, mesajul a fost transmis fără eroare. Dacă este diferit de 0 și se află printre coloanele matricei de control extinse, atunci a apărut o eroare ce poate fi corectată. Dacă sindromul are o valoare diferită de 0, dar nu se regăsește printre coloanele matricei de control $\overline{\mathbf{H}}$, atunci au apărut două erori detectabile. În acest ultim caz, sindromul are ultimul element egal cu 0.

5.3 Desfășurarea lucrării

În continuare se vor exemplifica capacitățile de detecție și corecție a erorilor ale codurilor grup, în particular codurile Hamming și codurile Hamming extinse.

Aplicația va consta în mai multe etape, precum cele descrise mai jos:

- 1. Formarea matricelor de control şi generatoare pentru codurile grup;
- Utilizarea matricelor obţinute la pasul anterior pentru codarea mesajelor în formă nesistematică şi sistematică;
- 3. Transmiterea cuvântului de cod printr-un canal cu erori;
- 4. Calcularea sindromului (sau, corectorului);
- 5. Verificarea corectitudinii operației de decodare/detecție a erorilor.

În continuare va fi prezentată o aplicație de codare, detecție, respectiv corecție a erorilor, folosind un cod Hamming grup H(7,4), în varianta nesistematică. Așa cum se poate observa din exemplu, acest cod, poate corecta orice configurație de o eroare (din cele 7 posibile), dar nu poate corecta 2 sau mai multe erori. La final, în urma decodării, se va putea recupera mesajul transmis de sursă prin extragerea biților de informație din cuvântul corectat.

```
import numpy as np
import random
class codH74():
    \mathbf{def} \quad \underbrace{-\mathbf{init}}_{self.n} = (self):
          self.k = 4
          self.m = self.n - self.k
          self.H = np.array ( [[0\,,\ 0\,,\ 0\,,\ 1\,,\ 1\,,\ 1]\,,\ [0\,,\ 1\,,\ 1\,,\ 0\,,\ 0\,,\ 1\,,\ 1]\,,\ [1\,,\ \dots]
              0, 1, 0, 1, 0, 1]])
         \{\}'.format(repr(self.H))
    def codare(self, i):
          [i3, i5, i6, i7] = i
         c1 = (i3+i5+i7)^{\circ}\% 2
         c2 = (i3+i6+i7) \% 2
         c4 \; = \; (\,i\,5\!+\!i\,6\!+\!i\,7\,) \;\;\% \;\; 2
         return np.array([c1, c2, i3, c4, i5, i6, i7])
    def detectie_erori(self, v_rec):
         z = np.mod(np.matmul(self.H, v rec), 2)
         return (z = np.zeros(shape=(self.m,))).all()
    \mathbf{def} \ \mathtt{corectie\_erori} \, (\, \mathtt{self} \, \, , \  \, \mathtt{v\_rec} \, ) :
         z = np.mod(np.matmul(self.H, v_rec), 2)
          if (z = np.zeros(shape=(self.m,))).all():
              \mathbf{return} \ \mathbf{v}\_\mathbf{rec}
          else:
              cuvant eroare estimat = np.zeros(shape=(self.n, ), dtype=int)
              # OBSERVATIE!
              # La codurile Hamming nesistematice, z reprezinta pozitia eronata ...
                   in binar
```

```
# Pentru restul codurilor, se identifica pozitia eronata prin ...
                      identificarea coloanei din H egala cu z
                 pozitie_eroare_estimata = bin2dec(z)
                 print ('Eroarea se produsese pe pozitia:
                     {} '.format(pozitie_eroare_estimata))
                 cuvant\_eroare\_estimat [\ pozitie\_eroare\_estimata - 1] \ = \ 1
                 v_corectat = np.mod(v_rec + cuvant_eroare_estimat, 2)
                {\bf return}\ {\bf v\_corectat}
def bin2dec(a):
     b = 0
     for p in range(len(a)):
           b += a[-p-1] * (2**p)
     return np.int(b)
def transmitere canal(v, e):
     \texttt{cuvant\_eroare} = \texttt{np.zeros} \, (\, \texttt{shape} = \!\! (\textbf{len} \, (v) \,\, ,) \,\, , \,\, \texttt{dtype} = \!\! \textbf{int} \, ) \quad \# \,\, \texttt{initial}
     pozitie_eronata = random.sample(range(len(v)), k=e)
     cuvant\_eroare[pozitie\_eronata] = 1
     {\tt v\_rec = np.mod(v + cuvant\_eroare\,,\ 2)} \quad \#\ o\ pozitie\ aleasa\ aleator\ este\ eronata
     return v rec
cod = codH74()
print(cod)
# Codare
\mathbf{print} \, ( \,\, ' \, \backslash \mathsf{nCODARE} \, ' \, )
i \ = \ [ \ 0 \ , \ \ 1 \ , \ \ 1 \ , \ \ 0 \ ]
v = cod.codare(i)
print('Cuvantul de cod pentru {} este {}'.format(i, v))
# (a) Transmitere printr - un canal cu zgomot (1 eroare)
# random.seed(32)
print('\nCAZUL (a)')
e = 1
\mathbf{print} \, (\; {}^{\backprime} \backslash n Pe \; \; canal \; \; se \; \; transmite \; \; \{\} \, {}^{\backprime} \, . \, \mathbf{format} \, (\, v \, ) \, )
v_{rec} = transmitere_{canal(v, e)}
print('La receptor, ajunge cuvantul {}'.format(v_rec))
print('Exista erori? {}'.format(~cod.detectie_erori(v_rec)))
v corectat = cod.corectie_erori(v_rec)
print('Cuvantul corectat este: {}'.format(v_corectat))
print('Este cuvantul corectat identic cu cuvantul de cod transmis? ...
{}'.format((v_corectat == v).all()))
# Decodare
i_decodare = [v_corectat[2], v_corectat[4], v_corectat[5], v_corectat[6]]
print('Mesajul recuperat: {}'.format(i_decodare))
# (b) Transmitere printr-un canal cu zgomot (2 erori)
print('\nCAZUL (b)')
print('\nPe canal se transmite {}'.format(v))
e = 2
v_{rec} = transmitere_canal(v, e)
print('La receptor, ajunge cuvantul {}'.format(v rec))
print('Exista erori? {}'.format(~cod.detectie_erori(v_rec)))
v_corectat = cod.corectie_erori(v_rec)
print('Cuvantul corectat este: {}'.format(v_corectat))
print ('Este cuvantul corectat identic cu cuvantul de cod transmis? ...
     \{\}'.format((v_corectat == v).all()))
```

5.4 Exerciții

Pornind de la algoritmul prezentat în platformă, rezolvați următoarele exercitii:

1. Implementați funcțiile:

```
h31\_encode(text: str) -> np.ndarray
h31\_decode(code\_matrix: np.ndarray) -> str
```

Funcția h31_encode primește ca parametru un text format doar din caracterele '0', '1' și returnează o matrice în care fiecare linie reprezintă codarea caracterului respectiv folosind un cod Hamming(3, 1).

Funcția $h31_decode$ primește ca parametru o matrice în care fiecare linie reprezintă codarea unui caracter folosind un cod Hamming(3, 1) (codarea este afectată de cel mult 1 eroare) și întoarce textul decodat.

2. Implementați funcțiile:

```
h84_encode(text: str) -> np.ndarray
h84_decode(code matrix: np.ndarray) -> str
```

Funcția h84_encode primește ca parametru un text format doar din primele 16 litere mari ale alfabetului englezesc (de la 'A' la 'P') și returnează o matrice în care fiecare linie reprezintă codarea literei respective folosind un cod Hamming(8, 4).

Funcția h84_ decode primește ca parametru o matrice în care fiecare linie reprezintă codarea unui caracter folosind un cod Hamming(8, 4) (codarea este afectată de cel mult 2 erori) și întoarce textul decodat. Dacă un cod este afectat de 2 erori, se va decoda în caracterul '*'.