



III-1

Códigos detectores e correctores de erros

Comunicações

(29 Dezembro de 2008)

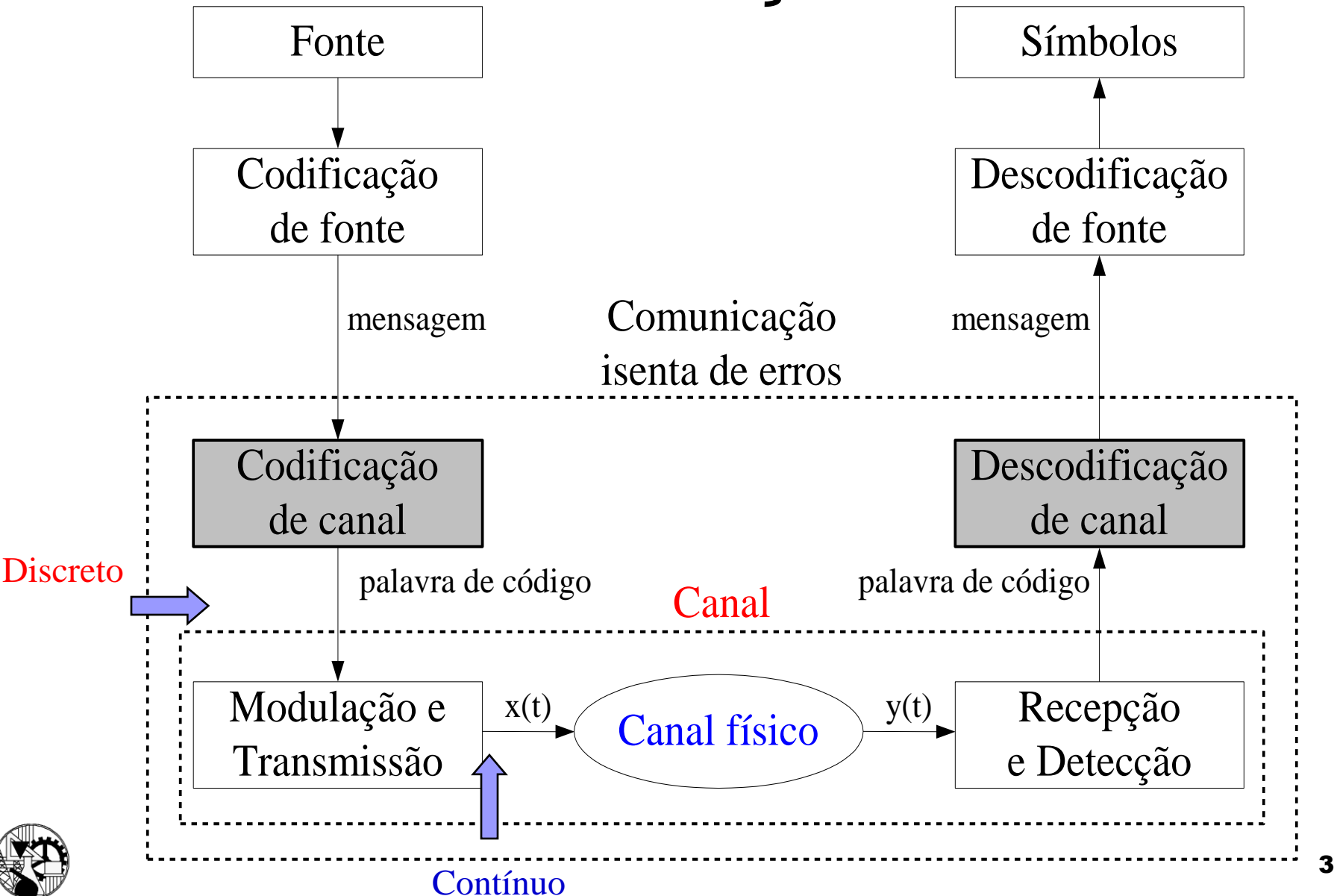


Sumário

1. Aspectos gerais sobre a comunicação digital
 1. Causa de erros
2. Códigos detectores e correctores de erros
 1. Códigos de bloco linear (n,k)
 2. Características dos códigos
 3. Capacidades de detecção e correcção de erros
 4. Códigos de repetição e bit de paridade
 5. Código de Hamming
 6. Descodificação baseada em síndrome
 1. Detecção e correcção
3. Aplicações e Bibliografia

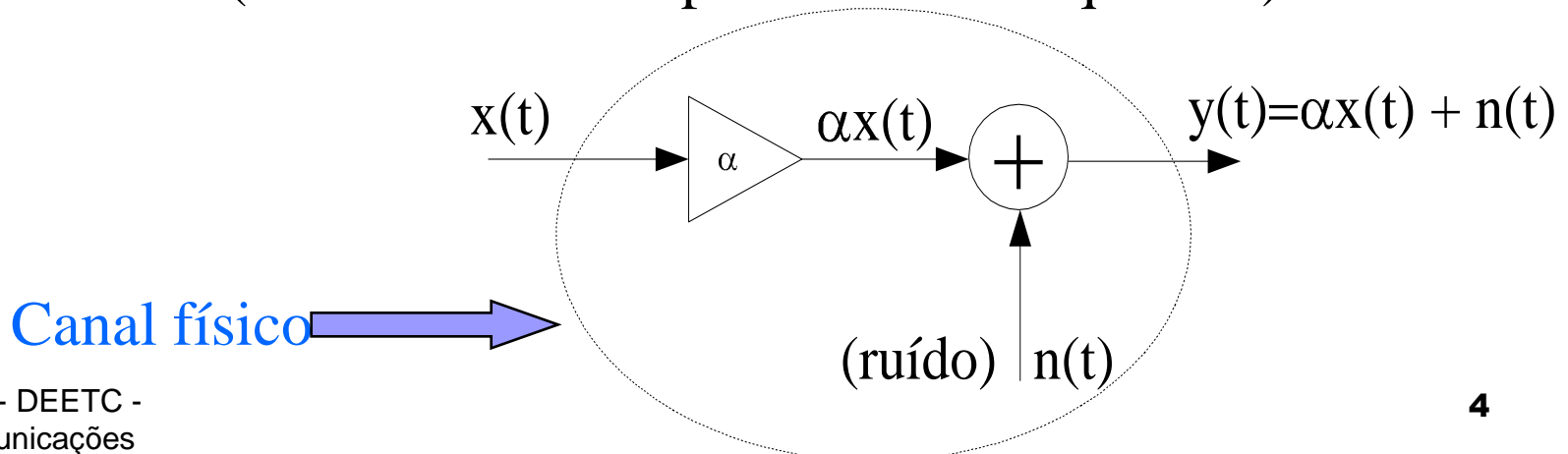


Cenário de utilização



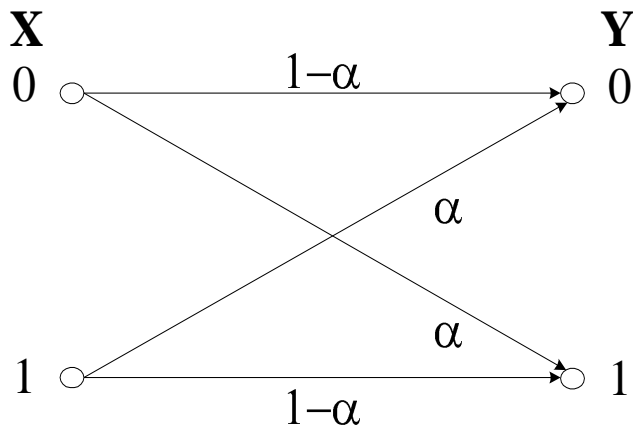
Modelo de canal físico

- A correcção e/ou detecção de erros é necessária vido aos erros introduzidos no canal de transmissão ou de armazenamento
- O modelo AWGN (Aditive White Gaussian Noise) é realista em muitos cenários
 - Ruído aditivo (soma-se ao sinal informação)
 - Gaussiano (a distribuição de amplitudes é gaussiana)
 - Branco (tem todas as componentes de frequência)



Modelo de canal discreto

- O **canal** é analisado através de modelo discreto usando variáveis aleatórias (v.a.)
- Modelo BSC - *binary symmetric channel*



Probabilidade de erro de bit

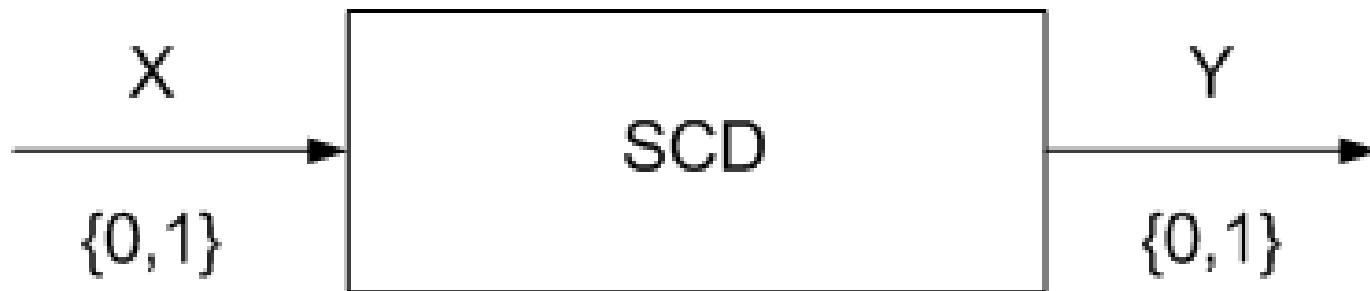
$$\begin{aligned} P_e &= P(y_0, x_1) + P(y_1, x_0) \\ &= P(y_0|x_1)P(x_1) + P(y_1|x_0)P(x_0) \\ &= \alpha P(x_1) + \alpha P(x_0) \\ &= \alpha \end{aligned}$$

A probabilidade de erro define o **BER** (*Bit Error Rate*) do canal. É a taxa de erros por bit.



Modelo de canal discreto

- O **canal** é analisado através de modelo discreto usando variáveis aleatórias (v.a.)
- Do ponto de vista da transmissão, um SCD pode ser visto através de modelo probabilístico
- A probabilidade de erro por troca de bit não é nula

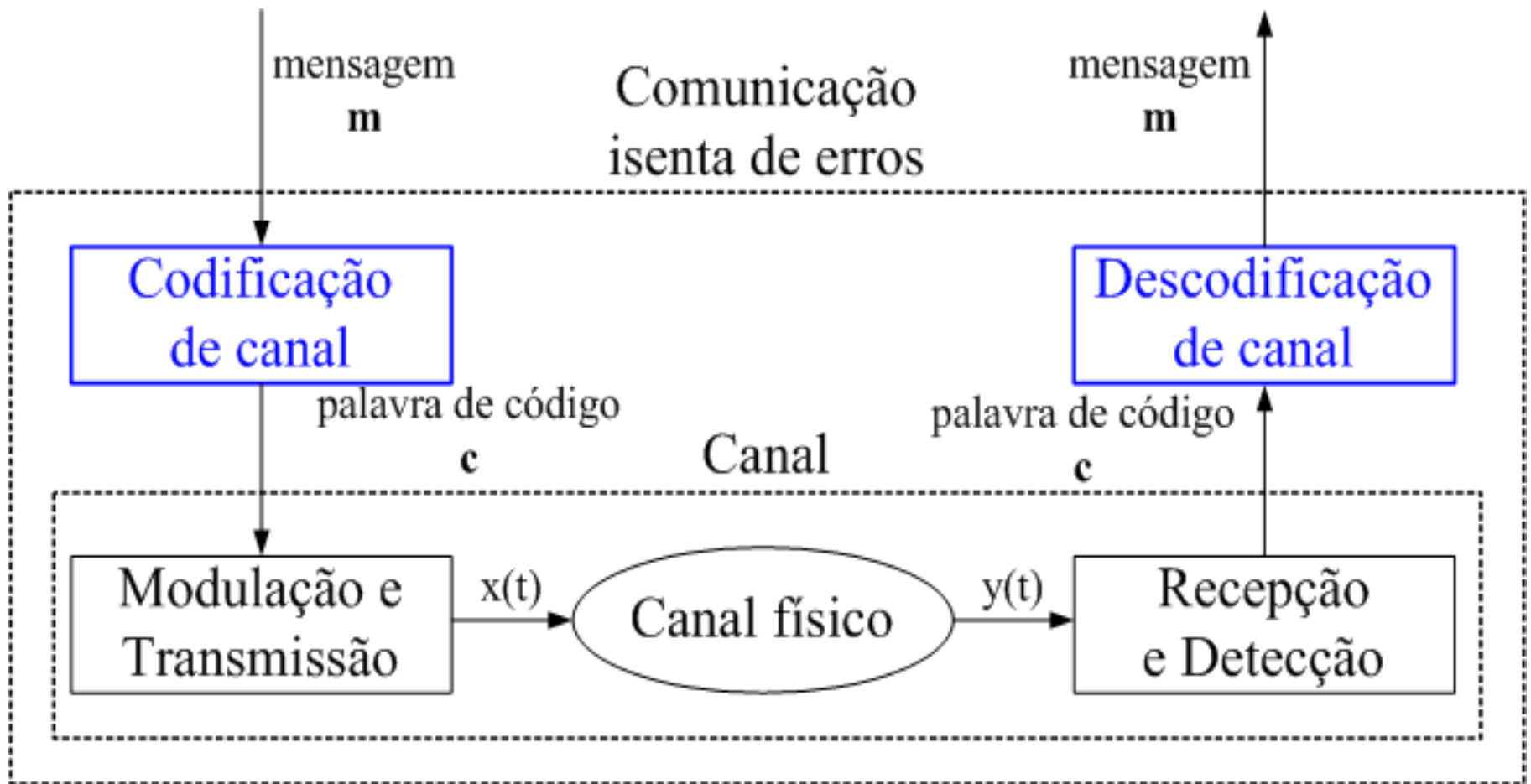


Códigos de canal

- A detecção e correcção consegue-se ao introduzir redundância na mensagem original
- Essa redundância é função da mensagem
- Códigos a analisar: repetição; bit de paridade par; Hamming.
- Os códigos de canal são utilizados nos modos:
 - FEC - **F**orward **E**rror **C**orrection
 - ARQ - **A**utomatic **R**epeat **R**e**Q**uest



Cenário de Aplicação



Modos de funcionamento

■ FEC - **F**orward **E**rror **C**orrection

- Modo correcção de erros
- O receptor recebe as palavras de código, detecta eventuais erros e corrige-os

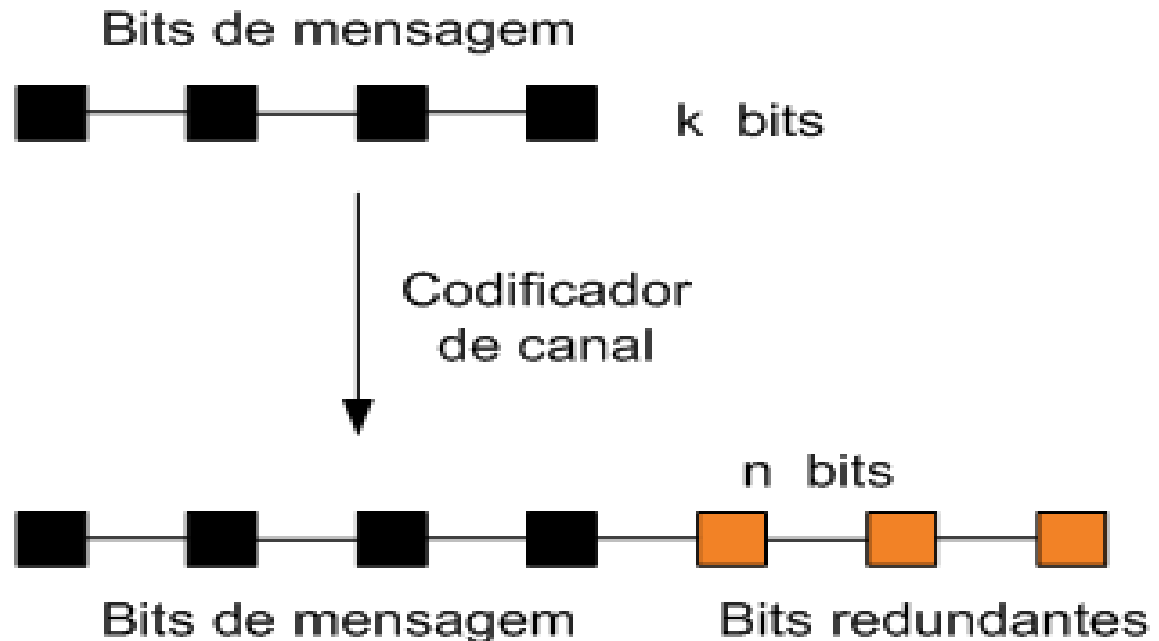
■ ARQ - **A**utomatic **R**epeat **R**e**Q**uest

- Modo de detecção de erros
- O receptor recebe as palavras de código e detecta eventuais erros; em caso de erro, solicita a retransmissão



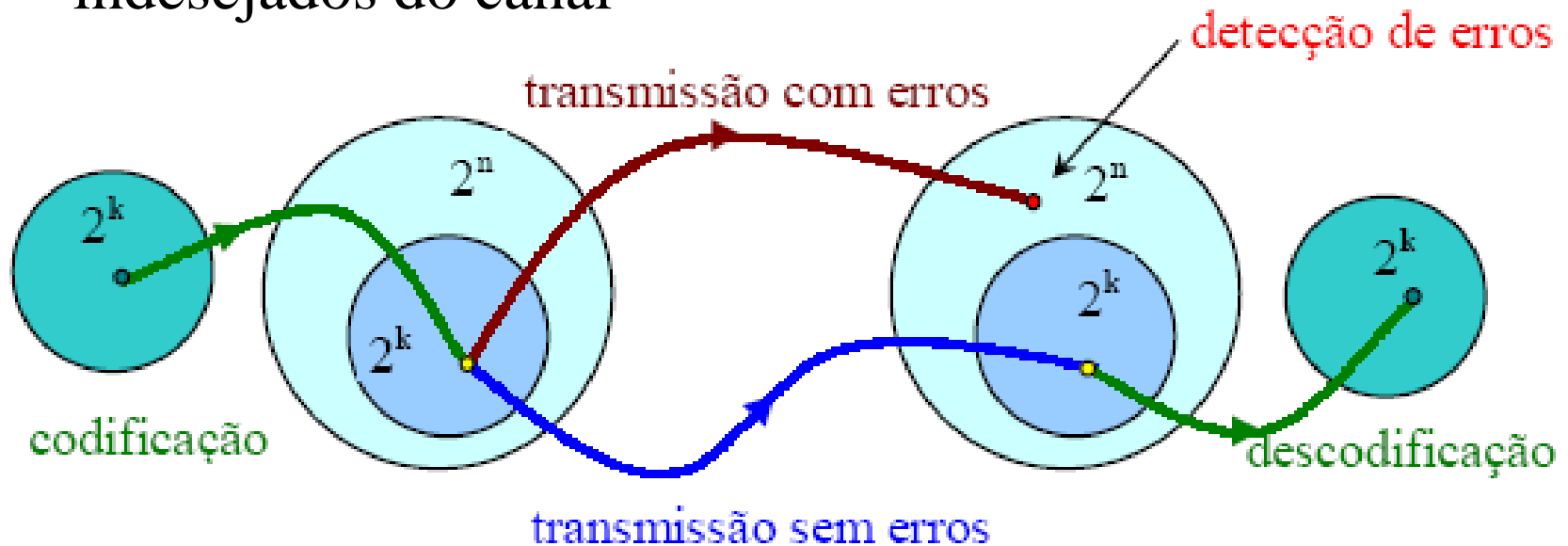
Codificador de canal (n,k)

- Codificador de bloco
- Cada bloco de k **bits de mensagem** origina uma **palavra de código** com n bits
- k = número de bits de mensagem
- n = número de bits de palavra de código



Objectivo da codificação de canal

- Aumentar a robustez do SCD relativamente aos efeitos indesejados do canal

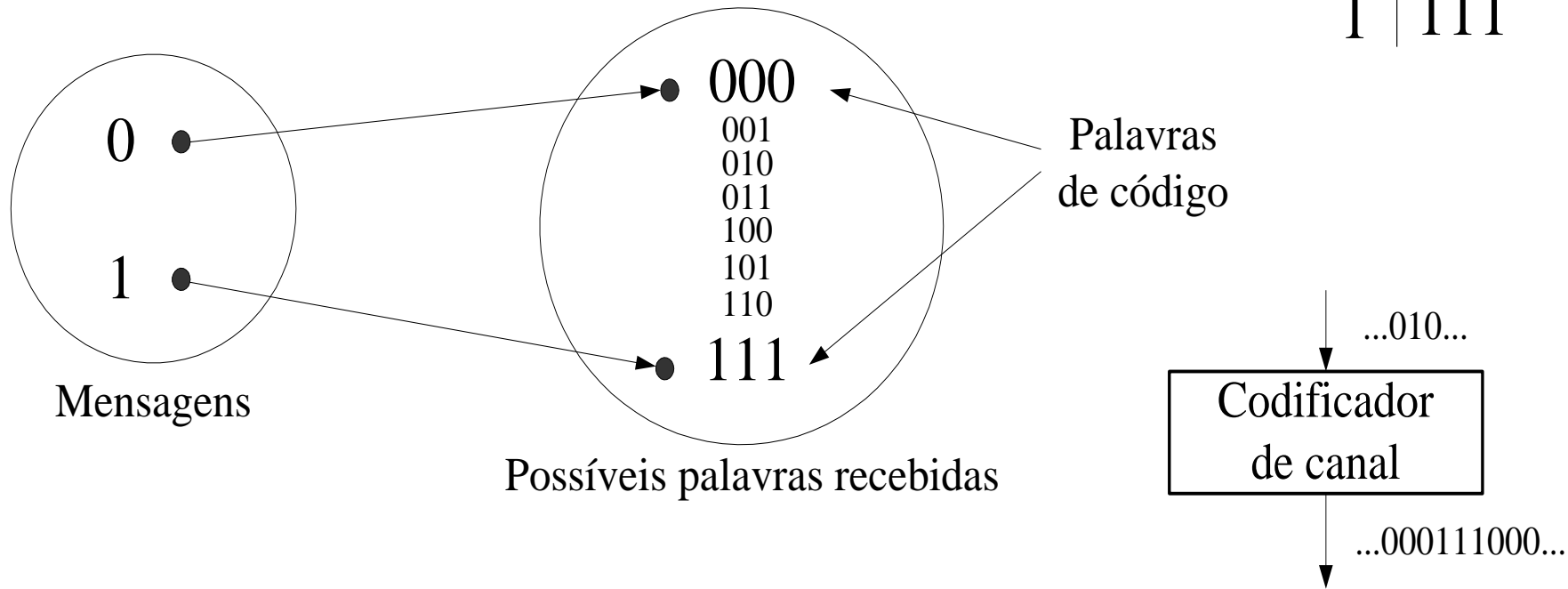


- Cada bloco de k bits de mensagem dá origem a uma palavra de código com n bits
 - 2^k palavras de código no espaço de 2^n palavras

Código de repetição (3,1)

- Consiste na repetição da mensagem
- Exemplo: código (3,1), na forma (n,k) com k=1 bit de mensagem e n=3 bit na palavra de código

m	c
0	000
1	111



Usa $2^k = 2^1 = 2$ palavras de $2^n = 2^3 = 8$ possíveis



Código de repetição (3,1)

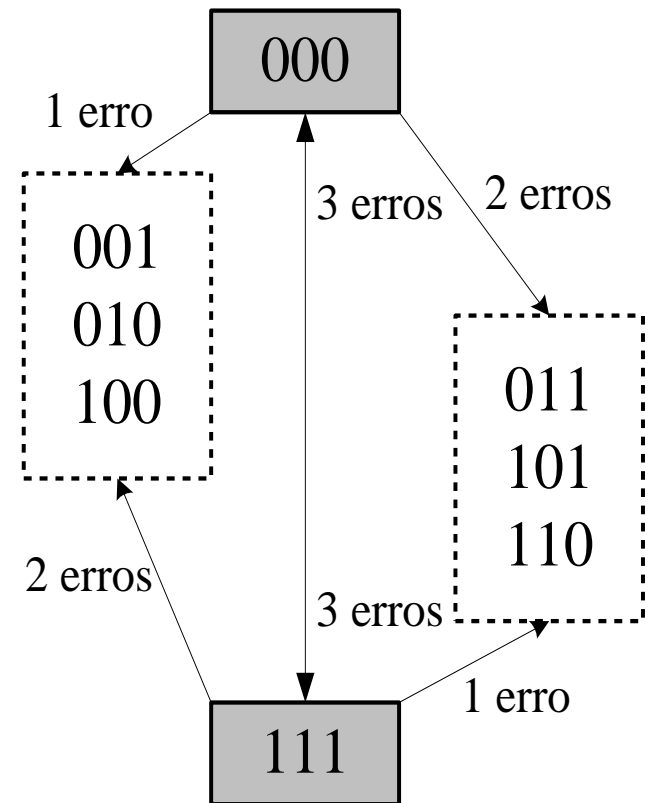
- Descodificação realizada por maioria
- A **distância** entre as palavras de código, garante que:

- Detecta todos os erros de 1 e 2 bit
- Corrige todos os erros de 1 bit

Considerando um BSC com $\alpha = 10^{-5}$,
tem-se que:

$$\begin{aligned} P(1, 3) &= C_1^3 \alpha^1 (1 - \alpha)^2 = \frac{3!}{2!1!} \alpha (1 - \alpha)^2 \\ &= 3\alpha - 6\alpha^2 + 3\alpha^3 \approx 3 \times 10^{-5} \end{aligned}$$

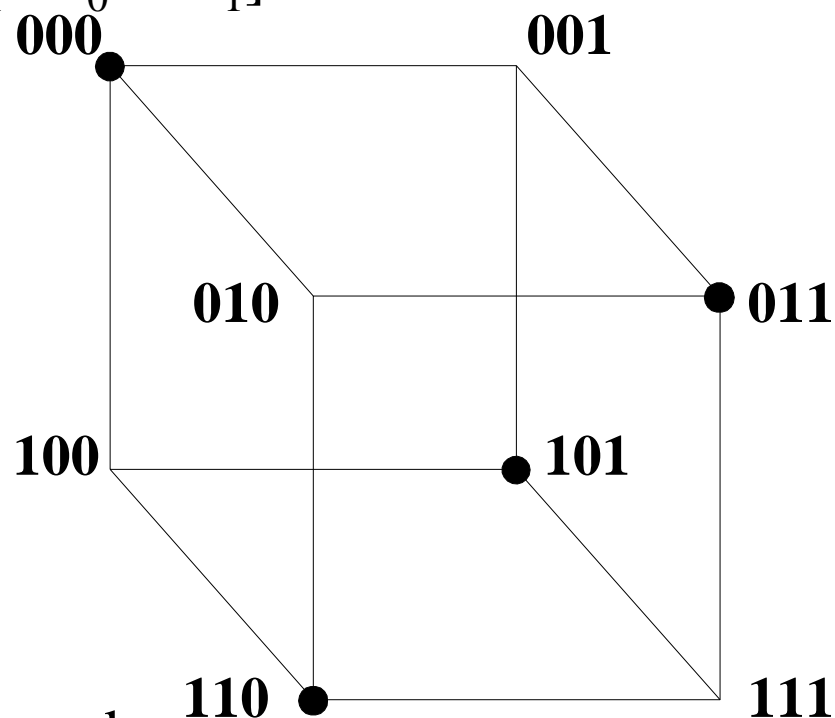
$$\begin{aligned} P(2, 3) &= C_2^3 \alpha^2 (1 - \alpha)^1 = \frac{3!}{1!2!} \alpha^2 (1 - \alpha) \\ &= 3\alpha^2 - 3\alpha^3 \approx 3 \times 10^{-10} \end{aligned}$$



Código bit de paridade (3,2) - paridade par

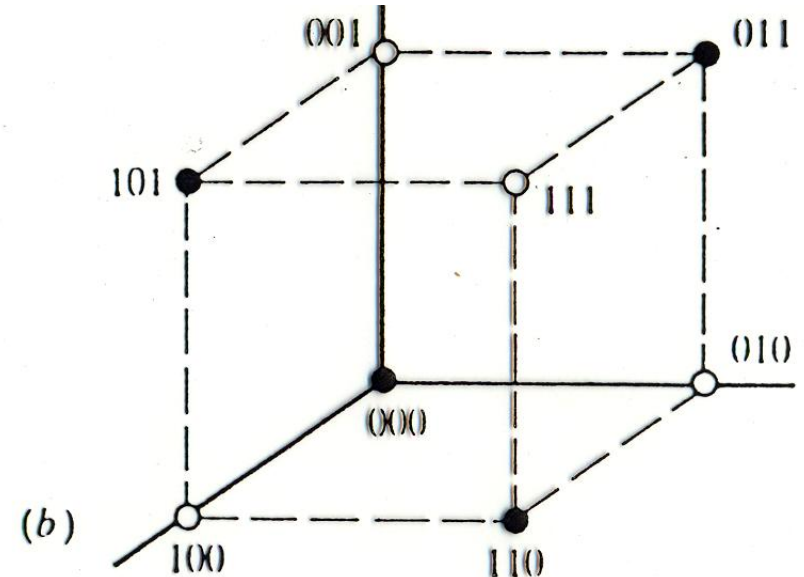
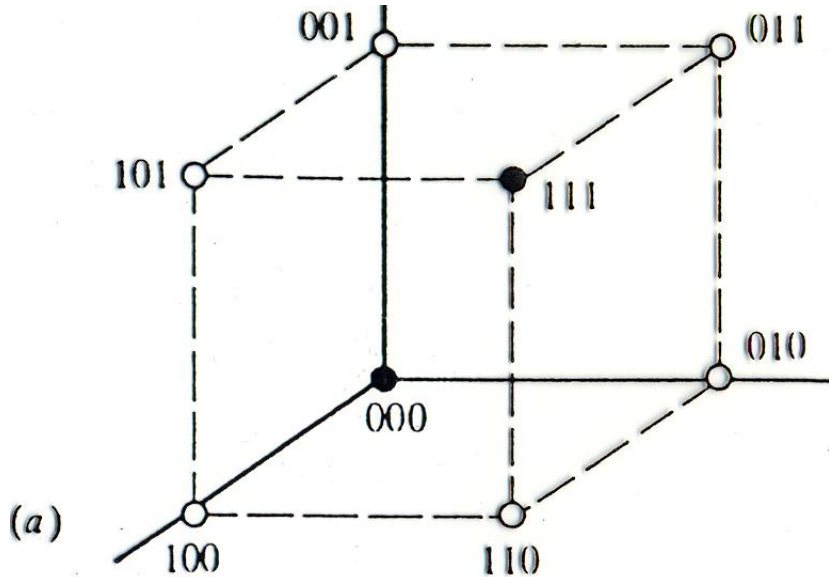
- Adicionar um bit no final da mensagem; este bit é a soma módulo 2 dos bits da mensagem
- A palavra de código é $\mathbf{c} = [m_0 \ m_1 \ m_0 \oplus m_1]$

m	c
00	000
01	011
10	101
11	110



- Detecta a presença de 1 e 3 bits errados
- Não tem capacidade de correção; não realiza FEC

Palavras de código: vetores



■ Palavras de 3 bit

(a) código de repetição (3,1); 3 arestas entre as 2 palavras de código

(b) código de bit de paridade (3,2); 2 arestas entre 2 palavras de código mais próximas



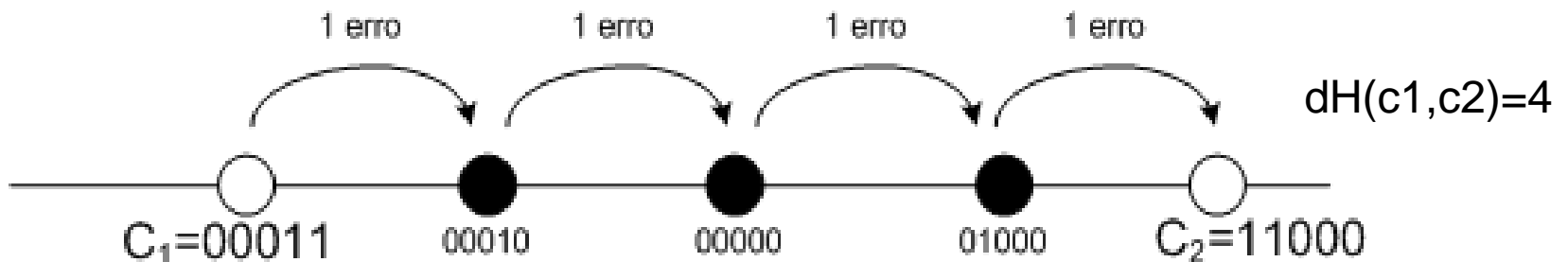
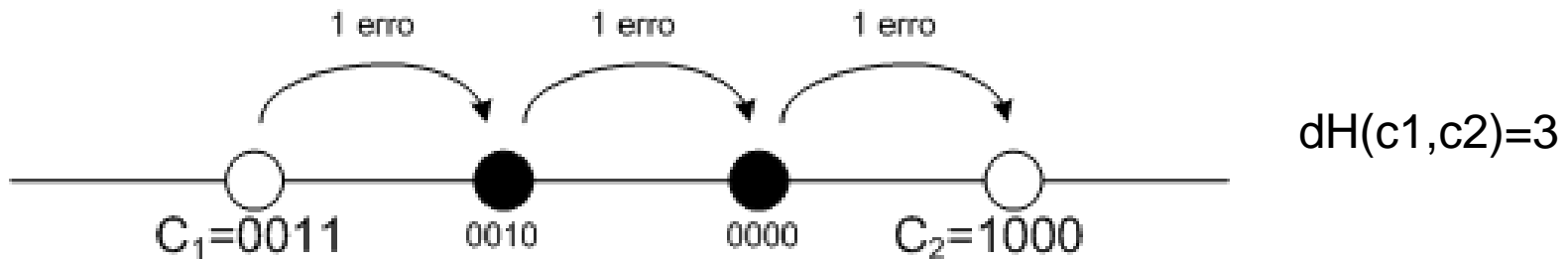
Códigos de bloco (n,k): propriedades

1. *Code rate* (ritmo) $R = \frac{k}{n}$, medida de eficiência
2. Distância de Hamming (**dH**): número de dígitos em que diferem duas quaisquer palavras do código
3. **Distância mínima (dmin)**: é a menor distância de Hamming entre duas quaisquer palavras do código; depende da redundância: $d_{\min} \leq 1 + q$, $q = n - k$
4. Detecta todos os padrões até “l” erros: $l \leq d_{\min} - 1$
5. Corrige todos os padrões até “t” erros: $t \leq \lfloor \frac{d_{\min} - 1}{2} \rfloor$
6. Detecta “l” erros e corrige “t” erros: $d_{\min} \geq l + t + 1$, com $l > t$



Códigos de bloco (n,k): distância

- Distância de Hamming entre palavras



Códigos lineares: propriedades

- O desenho de códigos eficientes é um problema complexo: maximizar **d_{min}** com restrição **R** ou maximizar **R** com restrição **d_{min}**
- São problemas adicionais: memória ocupada e complexidade do codificador e do decodificador
- Através dos conceitos de estrutura algébrica e espaço vectorial definem-se os **códigos lineares** (elementos de sub-espaço vectorial)
- Os códigos lineares são um sub-conjunto de todos os códigos; requerem menos memória e existem codificadores e decodificadores simples



Códigos lineares de bloco (n,k)

- Bloco: todas as palavras têm a mesma dimensão
- Linear: o vector nulo pertence ao código; a soma modular de duas palavras do código é ainda uma palavra do código

n = número de bits da palavra de código

2^n palavras possíveis

k = número de bits da mensagem

2^k palavras de código

$q = n - k$, é o número de bits redundantes

Seja $\mathbf{m} = [m_0 \ m_1 \ \dots \ m_{k-1}]$ a mensagem e \mathbf{c} a palavra de código

Podem ser sistemáticos ou não sistemáticos; exemplos destas formas:

• sistemática: $\mathbf{c} = [m_0 \ m_1 \ \dots \ m_{k-1} \ b_0 \ b_1 \ \dots \ b_{q-1}]$

• não sistemática: $\mathbf{c} = [m_0 \ b_1 \ b_0 \ m_1 \ \dots \ m_{k-1} \ \dots \ b_{q-1}]$



Peso de Hamming

- Define-se peso de Hamming (w) como o número de dígitos não nulos numa palavra

- Sejam c_i e c_j duas palavras distintas de um código linear de bloco; tem-se por definição que

$$d_{\min} = \min_{i \neq j} dH(c_i, c_j)$$

- Dado que o código é linear, tem-se:

$$d_{\min} = \min w(c_i \oplus c_j) = \min w(c_k), \quad \begin{array}{l} \text{soma} \\ \text{modular} \end{array}$$

sendo c_k palavra do código, diferente do vector nulo

Exemplos:

Código de repetição (3,1)

m	c	w(c)	dmin = 3
0	000	0	$l = 2$
1	111	3	$t = 1$

Código de bit de paridade par (3,2)

m	c	w(c)	dmin = 2
00	000	0	$l = 1$
01	011	2	$t = 0$
10	101	2	
11	110	2	



Matriz Geradora

- As palavras de código \mathbf{c} são obtidas através do produto do vector mensagem \mathbf{m} pela matriz geradora do código \mathbf{G}

$$\mathbf{c} = \mathbf{m} \times \mathbf{G}$$

- \mathbf{c} é vector de dimensões $1 \times n$; \mathbf{m} é vector $1 \times k$
- \mathbf{G} é matriz $k \times n$; nos códigos sistemáticos temos
 - $\mathbf{G} = [\mathbf{I}_k | \mathbf{P}]$ ou $\mathbf{G} = [\mathbf{P} | \mathbf{I}_k]$ sendo \mathbf{P} a **sub-matriz geradora de paridade**, ou seja, a matriz que estabelece as equações de paridade do código
 - Cada coluna de \mathbf{P} constitui uma equação de paridade
 - \mathbf{P} tem dimensões $k \times q$



Matriz Geradora

- Exemplos de matrizes geradoras
- Código de repetição (3,1)

$$G = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix}$$

- Código de bit de paridade par (3,2)

$$G = \begin{bmatrix} I_2 & P \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{bmatrix} \quad \text{ou} \quad G = \begin{bmatrix} P & I_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$



Códigos de Hamming

- Família de códigos lineares de bloco
- Têm $d_{\min}=3$, logo corrigem todos os erros de 1 bit
- A motivação: $P(2, n) \ll P(1, n)$
- Definidos por um parâmetro inteiro $m (\geq 2)$ tal que:

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

Por exemplo, com $m=3$ tem-se o código (7,4)

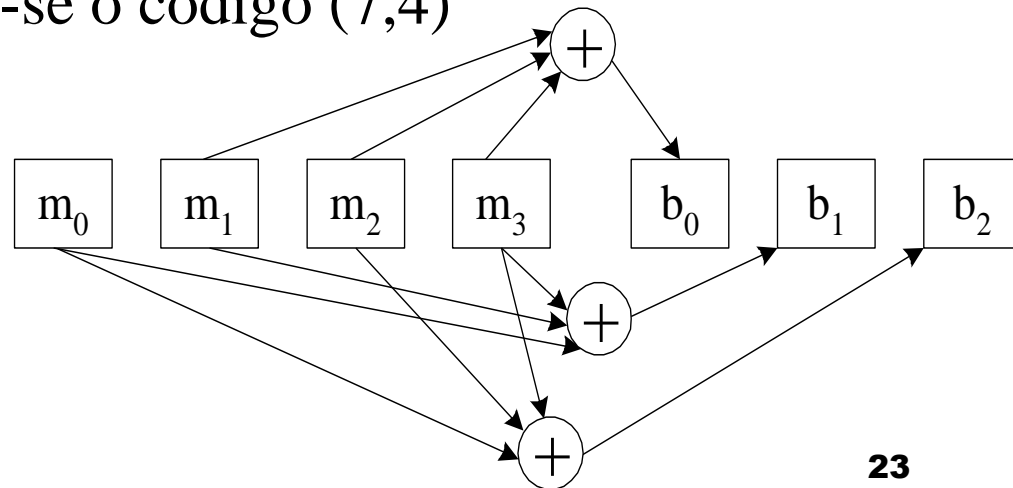
$c = [m_0 \ m_1 \ m_2 \ m_3 \ b_0 \ b_1 \ b_2]$

Equações de paridade:

$$b_0 = m_1 \oplus m_2 \oplus m_3$$

$$b_1 = m_0 \oplus m_1 \oplus m_3$$

$$b_2 = m_0 \oplus m_2 \oplus m_3$$



Códigos de Hamming: forma matricial

$$c = mG = m [I_4 \mid P]$$

$$= \begin{bmatrix} m_0 & m_1 & m_2 & m_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 \end{bmatrix}$$
$$= \begin{bmatrix} m_0 & m_1 & m_2 & m_3 & b_0 & b_1 & b_2 \end{bmatrix}$$

- G é a matriz geradora do código
- Cada linha de G é uma palavra do código
- Todas as palavras do código são obtidas por combinação linear das linhas de G

- G é um conjunto de vectores linearmente independentes
- Gera 16 vectores de um total possível de 128; base de sub-espço vectorial



Hamming (7,4): todas as palavras

Apresentam-se as 16 palavras de código e respectivos pesos de Hamming

<u>Palavra de código</u>							<u>Peso</u>	<u>Palavra de código</u>							<u>Peso</u>
0	0	0	0	0	0	0	0	1	0	0	0	0	1	1	3
0	0	0	1	1	1	1	4	1	0	0	1	1	0	0	3
0	0	1	0	1	0	1	3	1	0	1	0	1	1	0	4
0	0	1	1	0	1	0	3	1	0	1	1	0	0	1	4
0	1	0	0	1	1	0	3	1	1	0	0	1	0	1	4
0	1	0	1	0	0	1	3	1	1	0	1	0	1	0	4
0	1	1	0	0	1	1	4	1	1	1	0	0	0	0	3
0	1	1	1	1	0	0	4	1	1	1	1	1	1	1	7

O menor peso de Hamming para palavras não nulas é 3, logo:

$$d_{\min} = 3, l = 2 \text{ e } t = 1$$



Códigos de Hamming (características)

- Seja k o número de *bits* da mensagem a transmitir e n o número de *bits* efectivamente transmitidos
- Códigos de Hamming são códigos de bloco linear (n,k) onde:
 - $q \geq 3$, sendo $q = n - k$ o número de *bits* redundantes
 - $n = 2^q - 1$
 - para $q = \{1, 2, 3, \dots\}$, temos então $(7,4), (15,11), (31,26), \dots$
- A eficiência do código (*code rate*) é $r_c = k/n = 1 - q/(2^q - 1)$
 - $r_c \rightarrow 1$, se $q \gg 1$
- $d_{\min} = 3$, independentemente de q
- A submatriz \mathbf{P} geradora de paridade consiste em k linhas com q *bits*, com dois ou mais *bits* a $\mathbf{1}$ por linha



Cálculos em MATLAB

```
>> [H,G,n,k] = hamngen(3); ← m=3
>> G
G =
 1  1  0  1  0  0
 0
 0  1  1  0  1  0
 0
 1  1  1  0  0  1
 0
 1  0  1  0  0  0
 1
>> n , k
n =
 7
k =
 4
```

- **G** está na forma sistemática

$$G = [P \mid I_4]$$

- As equações de paridade são diferentes das apresentadas no exemplo anterior



Cálculos em MATLAB

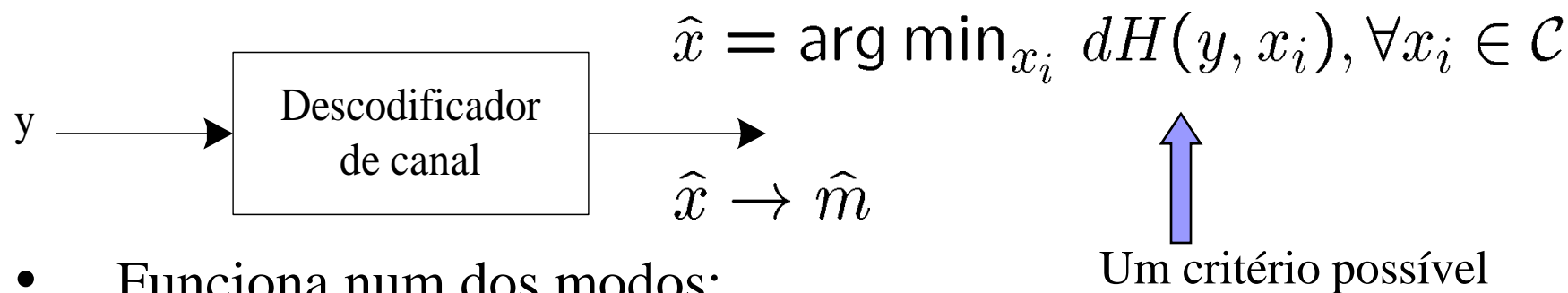
```
>> m1 = [0 1 0 1]; m2 = [1 1 0 1];  
>> c1 = mod ( m1*G, 2 )  
c1 =  
    1    1    0    0    1    0    1  
>> c2 = mod ( m2*G, 2 )  
c2 =  
    0    0    0    1    1    0    1
```

- Entre as mensagens $m1$ e $m2$ muda apenas um bit; entre as palavras de código $c1$ e $c2$ mudam três bits
- $c1$ resulta da soma módulo 2 da segunda e quarta linhas de G
- $c2$ resulta da soma módulo 2 da primeira, segunda e quarta linhas de G



Descodificador de canal: características

- O descodificador:
 1. recebe a palavra y (possivelmente com erros)
 2. estima a palavra de código \hat{x} que lhe deu origem
 3. estima a mensagem \hat{m}



- Funciona num dos modos:
 1. detecção
 2. correcção
 3. detecção e correcção
- Se a palavra recebida y não pertence ao código, houve erro(s)



Codificação / descodificação

- O codificador gera as palavras de código através da **matriz geradora** \mathbf{G} , com

$$\mathbf{c} = \mathbf{m} \times \mathbf{G}$$

- No caso dos códigos sistemáticos temos $\mathbf{G} = [\mathbf{I}_k \mid \mathbf{P}]$ sendo \mathbf{P} a **submatriz geradora de paridade**.
- A **matriz de controlo de paridade** \mathbf{H} definida por $\mathbf{H} = [\mathbf{P}^T \mid \mathbf{I}_{n-k}]$ permite verificar se existem erros na palavra recebida \mathbf{c} , através do cálculo do **síndroma** (conjunto de sintomas)

$$\mathbf{s} = \mathbf{c} \times \mathbf{H}^T$$

- Caso \mathbf{s} seja nulo, não se detectam erros
- Caso contrário, existem erros detectados



Codificação / descodificação

- Codificação e descodificação matricial
- Na codificação temos

$$\mathbf{c} = \mathbf{m} \times \mathbf{G} = [\mathbf{I}_k \mid \mathbf{P}] = [\mathbf{m}_0 \ \mathbf{m}_1 \ \dots \ \mathbf{m}_{k-1} \ \mathbf{b}_0 \ \mathbf{b}_1 \ \dots \ \mathbf{b}_{q-1}],$$

de forma a obter a concatenação *k bits mensagem / q bits de paridade*.

- Na descodificação é necessário obter os bits de mensagem, recalculer a paridade sobre estes e comparar com os bits de paridade enviados
- Para tal usa-se a **matriz de controlo de paridade** $\mathbf{H} = [\mathbf{P}^T \mid \mathbf{I}_{n-k}]$ no cálculo do **síndroma**

$$\mathbf{s} = \mathbf{c} \mathbf{H}^T = \mathbf{m} \mathbf{G} \mathbf{H}^T = \mathbf{m} [\mathbf{I}_k \quad \mathbf{P}] \begin{bmatrix} \mathbf{P} \\ \mathbf{I}_q \end{bmatrix} = [s_0 \ s_1 \ \dots \ s_{q-1}]$$



Descodificação

- O **síndroma** é um vector de q bits (\mathbf{H}^T tem dimensões $n \times q$).
- Cada bit do síndroma corresponde à verificação da presença de erros no respectivo bit de paridade
- Na ausência de erros temos síndroma nulo porque $\mathbf{G}\mathbf{H}^T$ são ortogonais

$$\mathbf{s} = \mathbf{c}\mathbf{H}^T = \mathbf{m}\mathbf{G}\mathbf{H}^T = \mathbf{m}\begin{bmatrix} \mathbf{I}_k & \mathbf{P} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{P} \\ \mathbf{I}_q \end{bmatrix} = [00\cdots 0]$$

- Erros são detectados sempre que o síndroma não é nulo
- O valor do síndroma só depende do padrão de erro \mathbf{e} ; não depende da palavra de código

$$\mathbf{s} = (\mathbf{c} + \mathbf{e})\mathbf{H}^T = \mathbf{c}\mathbf{H}^T + \mathbf{e}\mathbf{H}^T = [00\cdots 0] + \mathbf{e}\mathbf{H}^T = \mathbf{e}\mathbf{H}^T.$$



Descodificação

- Cada padrão de 1 bit em erro, tem um síndromea único associado
- Sejam os padrões de erro
 - $e_1 = [1\ 0\ \dots\ 0]$, que corresponde ao primeiro bit errado
 - $e_2 = [0\ 1\ \dots\ 0]$, que corresponde ao segundo bit errado
- Para uma palavra de código \mathbf{c} temos

$$s_1 = e_1 H^T = \text{primeira linha de } H^T.$$

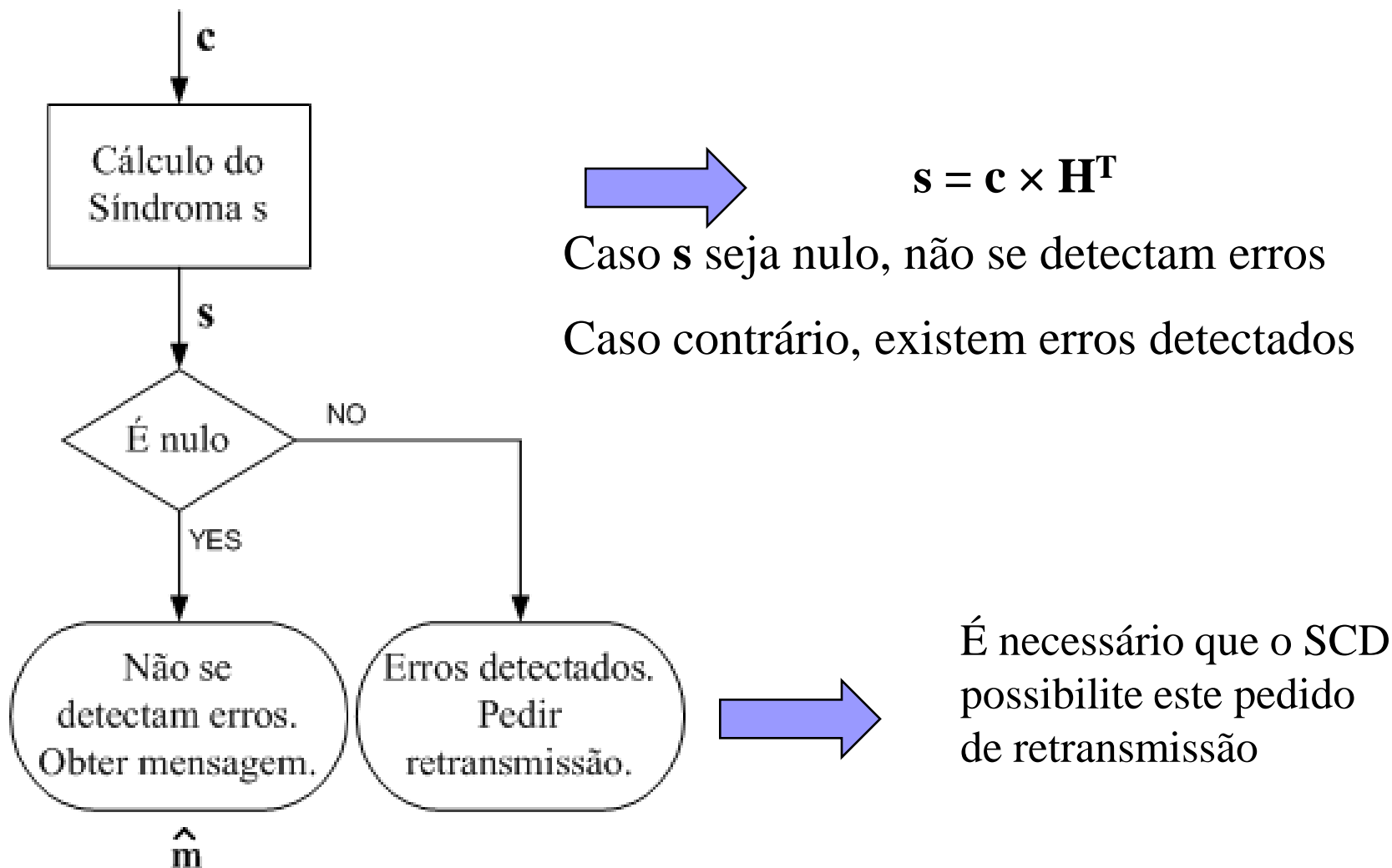
$$s_2 = e_2 H^T = \text{segunda linha de } H^T.$$

- As linhas de H^T são sempre não nulas



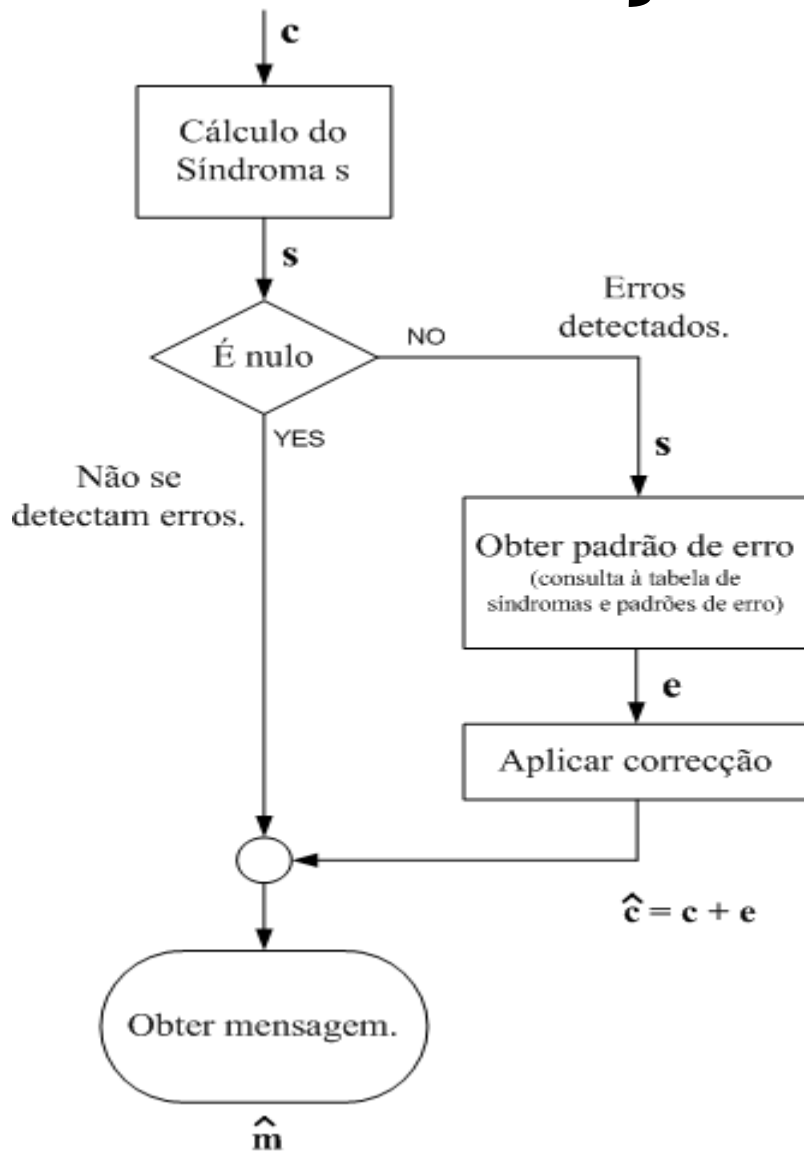
Descodificação: detecção

- Processo de descodificação em modo **detecção (ARQ)**



Descodificação: correcção

- Processo de descodificação em modo **correcção (FEC)**

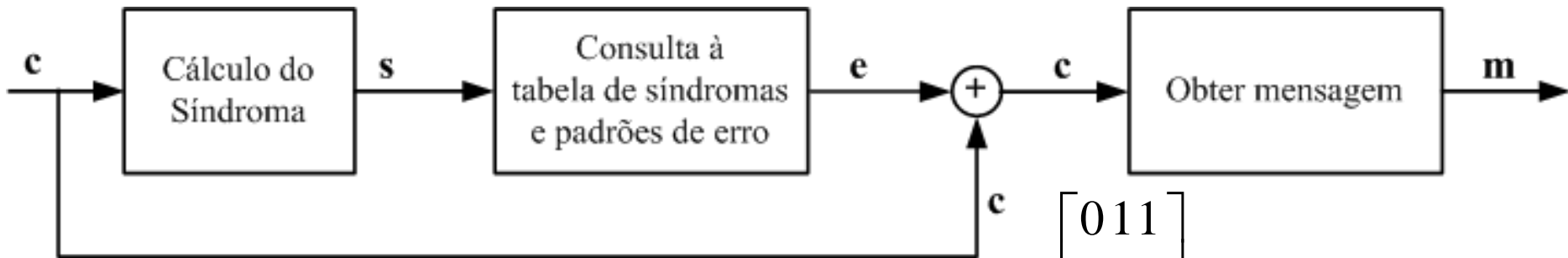


Mecanismo de
correcção



Descodificação: correcção

- Mecanismo de **correcção**: exemplo para o código Hamming (7,4)
- Matrizes geradora **G** e de teste de paridade **H^T**



$$G = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$H^T = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$



Descodificação: correcção

- Tabela de síndromas para o código Hamming(7,4)
- O código tem $2^3=8$ síndromas: síndrome nulo - ausência de erro; os outros 7 correspondem aos padrões de um bit em erro por palavra

$$H^T = \begin{bmatrix} 011 \\ 110 \\ 101 \\ 111 \\ 100 \\ 010 \\ 001 \end{bmatrix}$$

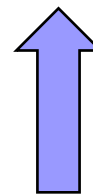
Síndrome	Padrão de Erro	Observações
000	0000000	Ausência de erro
011	1000000	1.º bit em erro
110	0100000	2.º bit em erro
101	0010000	3.º bit em erro
111	0001000	4.º bit em erro
100	0000100	5.º bit em erro
010	0000010	6.º bit em erro
001	0000001	7.º bit em erro



Descodificação: correcção

s	e
000	0000000
011	1000000
110	0100000
101	0010000
111	0001000
100	0000100
010	0000010
001	0000001

- Sejam as palavras de código
 - $c_1 = [1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1]$
 - $c_2 = [0 \ 0 \ 1 \ 1 \ 0 \ 1 \ 0]$
- Sejam as palavras recebidas no descodificador
 - $y_1 = c_1 + [1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0] = [\underline{0} \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1]$
 - $y_2 = c_2 + [0 \ 0 \ 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0] = [0 \ 0 \ \underline{0} \ 1 \ 0 \ 1 \ 0]$
 - $y_3 = c_1 + [1 \ 1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0] = [\underline{0} \ \underline{1} \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1]$
- Os síndromas obtidos são
 - $s_1 = y_1 H^T = [0 \ 1 \ 1]$
 - $s_2 = y_2 H^T = [1 \ 0 \ 1]$
 - $s_3 = y_3 H^T = [1 \ 0 \ 1]$



Dois erros na palavra



Descodificação: correcção

s	e
000	0000000
011	1000000
110	0100000
101	0010000
111	0001000
100	0000100
010	0000010
001	0000001

- Os padrões de erro associados são

- $e_1 = [1\ 0\ 0\ 0\ 0\ 0\ 0]$

- $e_2 = [0\ 0\ 1\ 0\ 0\ 0\ 0]$

- $e_3 = [0\ 0\ 1\ 0\ 0\ 0\ 0]$

- As palavras estimadas são

- $c_1 = y_1 + e_1 = [\underline{0}\ 0\ 0\ 0\ 0\ 1\ 1] + [1\ 0\ 0\ 0\ 0\ 0\ 0] = [1\ 0\ 0\ 0\ 0\ 1\ 1]$

- $c_2 = y_2 + e_2 = [0\ 0\ \underline{0}\ 1\ 0\ 1\ 0] + [0\ 0\ 1\ 0\ 0\ 0\ 0] = [0\ 0\ 1\ 1\ 0\ 1\ 0]$

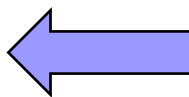
- $c_3 = y_3 + e_3 = [\underline{0}\ \underline{1}\ 0\ 0\ 0\ 1\ 1] + [0\ 0\ 1\ 0\ 0\ 0\ 0] = [0\ 1\ 1\ 0\ 0\ 1\ 1]$

- As mensagens obtidas após correcção

- $m_1 = [1\ 0\ 0\ 0]$

- $m_2 = [0\ 0\ 1\ 1]$

- $m_3 = [0\ 1\ 1\ 0]$



Os dois erros na palavra implicaram erro após correcção (t=1)



Comparação de códigos

Análise comparativa de códigos: ritmo e capacidades de detecção e correcção de erros.

Código	R = k/n	d_{min}	Detecta l	Corrige t
Repetição (2,1)	0.500	2	1	0
Repetição (3,1)	0.333	3	2	1
Repetição (4,1)	0.250	4	3	1
Repetição (5,1)	0.200	5	4	2
Paridade (3,2)	0.666	2	1	0
Paridade (8,7)	0.875	2	1	0
Hamming (7,4) m=3	0.571	3	2	1
Hamming (15,11) m=4	0.733	3	2	1
Hamming (31,26) m=5	0.838	3	2	1



Aplicações

- Comunicação série assíncrona
 - 1 bit de paridade por cada byte

- Memórias RAM
 - 1 bit de paridade por cada byte
 - mais do que 1 bit de paridade - ECC (*Error Correcting Code*) RAM

- Teletexto
 - Hamming (8,4) - extensão do Hamming (7,4)

- Discos rígidos
 - Alguns usam código de Hamming – existem bits de paridade por cada sector



Aplicações

- RAID (*Redundant Array of Independent Disks*)
 - RAID 1 – *mirroring*; código de repetição
 - RAID 2 - *Hamming system*; no caso do Hamming (7,4) usa 7 discos rígidos (4 dados + 3 paridade)
 - RAID 3 - *parallel transfer with parity drive*; usa código bit de paridade, no qual existem vários discos de dados e um de paridade

- *Bluetooth* (comunicação sem fios)
 - Usa código de repetição (3,1) - *packet header*
 - Usa Hamming modificado (15,10) - *application data*



Bibliografia

□ Folhas de apoio

- A. Ferreira, [Códigos detectores e correctores de erros](http://www.deetc.isel.ipl.pt/sistemastele/cm/), disponível na página da unidade curricular <http://www.deetc.isel.ipl.pt/sistemastele/cm/>

□ Livro

- J. Moreira and P. Farrell, **Essentials of Error-Control Coding**, 2006, John Wiley and sons.

