

Compressão de imagem

- Uma imagem é aqui considerada como uma matriz de pequenos quadrados (*pixels*), cada um dos quais tem uma cor específica.
- Uma tal matriz pode ser vista como uma sequência de caracteres, digamos por varrimento sucessivo das linhas, à qual pode ser aplicado um dos compressores anteriormente descrito.
- Por exemplo, o *GIF* (*Graphics Interchange Format*) admite 256 cores diferentes para os pixels, ao que corresponde uma palavra em binário de comprimento 8, ou seja 8 bits de informação, pelo que a imagem pode ser descrita por uma sequência destas palavras (mais as dimensões da matriz). O GIF aplica o algoritmo de compressão LZW a esta sequência.
- Uma variante mais recente é o *PNG* (*Portable Network Graphics*), na qual, além de outros melhoramentos no pré-processamento da imagem, e de uma maior variedade de cores, é aplicado o algoritmo de compressão gzip.

- Na *codificação em pirâmide* a estrutura bidimensional das imagens é aproveitada da seguinte forma:
 - a imagem é processada como uma matriz de números, correspondendo à cor de cada pixel; em geral não há variações drásticas na cor de um pixel para a dos pixels adjacentes;
 - calcula-se para cada quadrado de 2×2 pixels em que a imagem é decomposta digamos a média (arredondada para inteiros) dos quatro valores envolvidos, o que conduz a uma nova matriz e a uma imagem com um quarto da área da imagem inicial que é uma aproximação da imagem inicial; a imagem inicial é descrita pelas diferenças dos valores dos pixels originais para os valores aproximados que os substituíram;
 - não sendo em geral grandes as variações entre os valores em pixels vizinhos, as diferenças consideradas serão pequenas, e portanto necessitarão de menos bits para serem descritas;
 - por outro lado, o número de números adicionais a guardar é inferior a $\frac{1}{3}$ do número de pixels originais, sendo as aproximações sucessivas úteis para a recomposição da imagem com resolução progressivamente melhorada.

- Um outro esquema de codificação muito eficaz que explora a estrutura bidimensional das imagens é o *JPEG* (*Joint Photographic Experts Group*) que é usado nas máquinas fotográficas digitais para guardar em poucas centenas de milhar de bytes fotografias com elevada resolução.
- Trata-se do método de codificação pelo cálculo de transformadas associadas às matrizes que descrevem as imagens e que permitem concentrar a informação em regiões restritas da imagem, o que permite a sua compressão mais eficaz.
- O método mais comum utilizado aplica a chamada *transformada do cosseno discreta* (*DCT*). Aqui o termo discreto refere-se ao facto da transformada, que é um caso especial da *transformada de Fourier discreta*, ser aplicada não a funções de variável contínua mas a sequências finitas de números. Eis um exemplo de uma tal transformada:

$$Y_k = X_0 + (-1)^k X_{n-1} + 2 \sum_{j=1}^{n-2} X_j \cos \frac{\pi j k}{n-1}.$$

- A norma *JPEG 2000* fez intervir a teoria das *onduletas* enquanto que normas mais recentes lidam com imagens tridimensionais. A evolução destas normas tem um grande impacto na indústria de produção de equipamento fotográfico. Ver <http://www.jpeg.org> para mais detalhes.

5 Codificação do canal

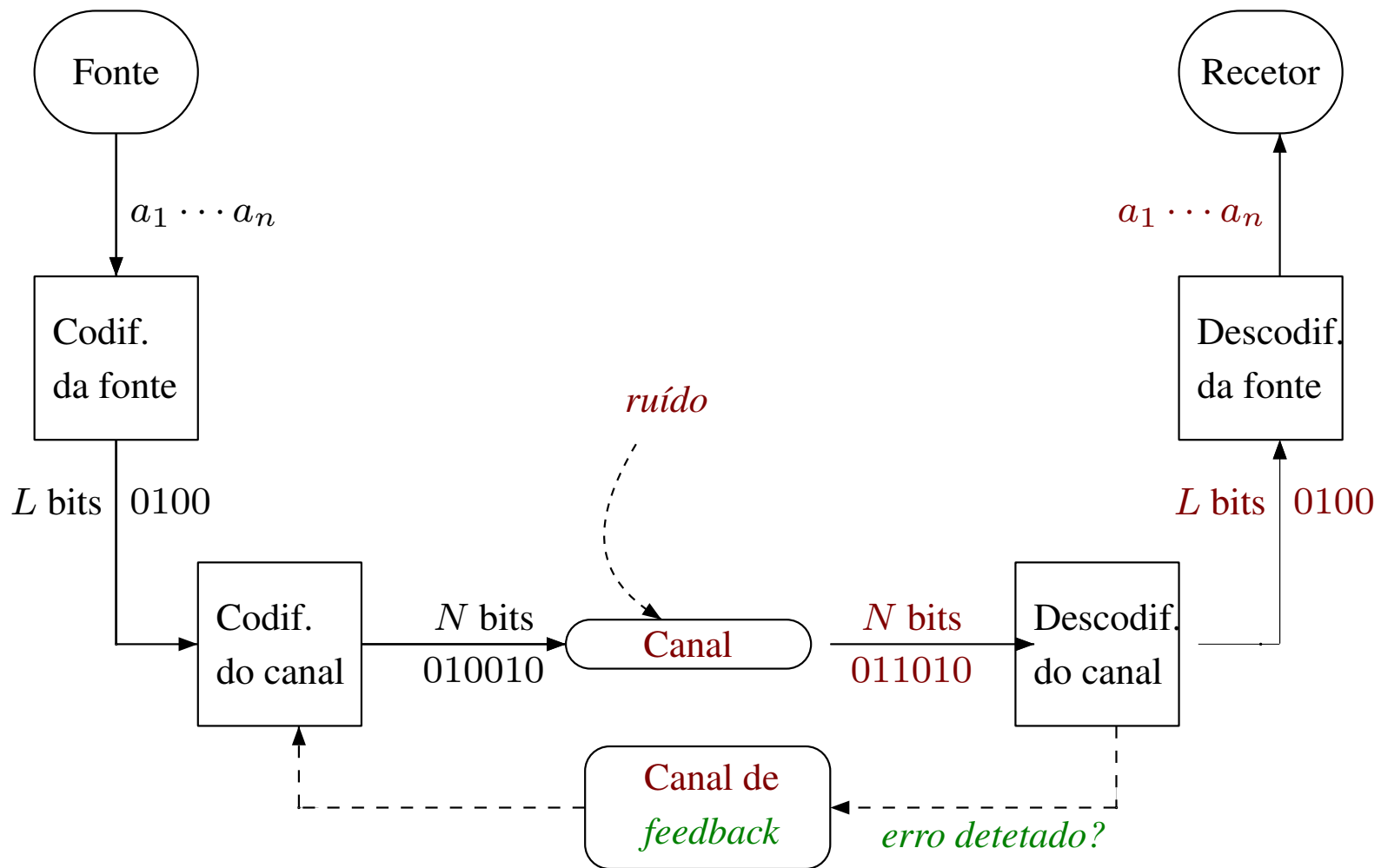
- Recorde-se que na utilização de um canal para a transmissão de informação, com entrada A e saída B , a *informação mútua* mede a quantidade de informação transmitida pelo canal, sendo dada pela diferença

$$I(A; B) = H(A) - H(A|B)$$

entre a *quantidade de informação* na entrada e o *equívoco* da entrada em relação à saída.

- Sendo o ruído no canal significativo, digamos 1 em 10 ou mesmo 1 em 100 (em contraste com 1 em 10^6), ou se o canal tem de ser usado fidedignamente, (por exemplo se a informação tiver sido comprimida usando um código de Huffman que, reduzindo a redundância através do uso de códigos de comprimento variável, são suscetíveis ao mínimo erro, que pode alterar completamente toda a informação posterior) nesse caso deve ser encontrado algum processo de codificação do canal que permita compensar o ruído corrigindo os erros por ele produzidos.

Esquema de comunicação via um canal com ruído



- O *codificador do canal* parte a mensagem recebida do codificador da fonte em blocos de L bits, transformando cada um destes numa palavra-código com N bits, onde $N > L$. Os $N - L$ bits adicionais servem para recuperar dos erros introduzidos pelo ruído no canal.
- O número de blocos é 2^L e, portanto, o número de palavras-código é 2^L .
- O decodificador do canal recupera o bloco original a partir da palavra com N bits que o canal lhe fornece procurando a palavra-código que *mais provavelmente lhe deu origem*.
- Sendo $N > L$, o número de palavras em N bits que não são palavras-código é $2^N - 2^L$ pelo que a ideia é *separar* suficientemente bem as palavras-código no sentido de que os erros que o canal tem uma probabilidade *não negligenciável* de introduzir permitam, ainda assim, identificar de forma unívoca as palavras-código.

- O decodificador do canal deve detetar erros introduzidos pelo canal e, se possível, corrigi-los.
- Há dois tipos de sistemas que são usados neste contexto, ambos dependendo da deteção eficiente da ocorrência de erros:
 - *ARQ* (*automatic-repeat-request*): caso um erro seja detetado, o canal de *feedback* é usado para solicitar o reenvio da palavra-código até que não sejam detetados erros;
 - *FEC* (*forward-error-correction*): o decodificador do canal procede à correção de erros detetados.

- Qualquer mecanismo de controle de erros tem naturalmente custos. O simples facto de transformar blocos de comprimento L em palavras-código de comprimento $N > L$ obriga a uma utilização mais intensiva do canal e, se o tempo de transmissão da informação está em causa, a uma maior capacidade de transmissão do canal digamos em termos de bit por unidade de tempo (*bit-rate*), o que também se diz a *largura de banda* (*bandwidth*).
- Mais precisamente, suponhamos que o codificador da fonte produz informação à razão de n_s bits por segundo, i.e., 1 bit é emitido cada $T_s = \frac{1}{n_s}$ segundos. Se o codificador do canal transforma cada bloco de L bits numa palavra-código de N bits, então para que o decodificador do recetor possa receber a mensagem ao mesmo ritmo que ela é produzida, então o canal deverá transmitir $n_c = \frac{N}{L}n_s$ bits por segundo, pelo que quanto maior for a razão $\frac{N}{L}$ maior deverá ser a largura de banda do canal.

Razão do canal

- Recorde-se que, para uma fonte M com 2^L símbolos possíveis, todos igualmente prováveis, $H(M) = L$ bits. Sendo cada um deles codificado por uma palavra de comprimento N , a razão da codificação que anteriormente introduzimos é

$$R = \frac{H(M)}{N} = \frac{L}{N} = \frac{n_s}{n_c} = \frac{T_c}{T_s}$$

onde T_c é o tempo necessário para que o canal transmita 1 bit.

- Assim, quanto maior for R , maior será a informação transmitida por bit, mas o problema é que essa informação pode estar equivocada em relação à que foi fornecida. Há portanto que encontrar um equilíbrio entre os custos da largura de banda e a validade da informação.
- O *Teorema Fundamental* de Shannon afirma que, para a transmissão da informação sem erros, tem de se ter $R \leq C$, onde C é a capacidade do canal (**máximo da informação mútua que produz para todas as fontes de informação a que possa ser aplicado**).
- Note-se que, como $\frac{L}{N} = \frac{n_s}{n_c}$, fixados n_s , n_c e L , pode não existir N inteiro satisfazendo aquela equação, caso em que se toma $N = \lfloor L \frac{n_s}{n_c} \rfloor$, o que conduz a problemas de sincronização entre a entrada e a saída.

Regras de decodificação

- Seja $\mathbf{a}_i = a_{i1}a_{i2} \cdots a_{iN}$ uma palavra-código com N bits ($1 \leq i \leq M = 2^L$) a transmitir pelo canal e seja $\mathbf{b} = b_1b_2 \cdots b_N$ a palavra com N bits correspondente recebida à saída do canal.
- Sejam \mathbf{B}_M o conjunto de todas as palavras-código válidas e \mathbf{B}_M^c o conjunto das restantes palavras com N bits, pelo que $\mathbf{B}_N = \mathbf{B}_M \cup \mathbf{B}_M^c$ é o conjunto de todas as palavras com N bits.
- O decodificador do canal deve aplicar uma *regra de decodificação* $D(\cdot)$ a \mathbf{b} para recuperar \mathbf{a}_i .
- Seja $P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_i)$ a probabilidade de ser recebido \mathbf{b} ao ser transmitido \mathbf{a}_i . Por exemplo, se o canal não tiver memória, esta probabilidade pode ser calculada a partir das probabilidades “bit-a-bit”:

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_i) = \prod_{t=1}^N P(b_t|a_{it}).$$

- Seja $P_N(\mathbf{a}_i)$ a probabilidade a priori para a mensagem correspondente à palavra-código \mathbf{a}_i . Então pelo Teorema de Bayes, a probabilidade de que \mathbf{a}_i tenha sido transmitido sendo recebido \mathbf{b} é

$$P_N(\mathbf{a}_i|\mathbf{b}) = \frac{P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_i)P_N(\mathbf{a}_i)}{P_N(\mathbf{b})}.$$

Descodificação por minimização do erro

- A probabilidade de erro ao descodificar \mathbf{b} na palavra-código \mathbf{a}_i é, portanto, $1 - P_N(\mathbf{a}_i|\mathbf{b})$. A minimização da probabilidade do erro na descodificação é feita quando for maximizada a probabilidade $P_N(\mathbf{a}_i|\mathbf{b})$ como função da escolha \mathbf{a}_i para $D(\mathbf{b})$.
- A *regra de descodificação por minimização do erro* (*minimum-error*) é dada por

$$D_{ME}(\mathbf{b}) = \mathbf{a}$$

onde $\mathbf{a} \in \mathbf{B}_M$ é tal que

$$P_N(\mathbf{a}|\mathbf{b}) \geq P_N(\mathbf{a}_i|\mathbf{b}) \quad \forall i.$$

- Usando a expressão para $P_N(\mathbf{a}_j|\mathbf{b})$ e cancelando $P_N(\mathbf{b})$, obtemos a condição de máximo equivalente

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a})P_N(\mathbf{a}) \geq P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_i)P_N(\mathbf{a}_i) \quad \forall i.$$

Descodificação por escolha mais provável

- A *regra de descodificação por escolha mais provável* (*maximum-likelihood*) é dada por

$$D_{ML}(\mathbf{b}) = \mathbf{a}$$

onde $\mathbf{a} \in \mathbf{B}_M$ é tal que

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}) \geq P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_i) \quad \forall i.$$

- Note-se que tanto $D_{ME}(\mathbf{b})$ como $D_{ML}(\mathbf{b})$ não ficam necessariamente definidos de forma única, podendo haver várias escolhas para \mathbf{a} que maximizem as probabilidades em causa.
- Note-se também que nenhuma das condições de máximo sobre as probabilidades implica a outra, embora no caso de todas as palavras-código \mathbf{a}_i terem a mesma probabilidade, as condições sejam equivalentes.

Exemplo

- Consideremos um BSC com probabilidade 0.4 de troca do bit e um codificador do canal com $(L, N) = (2, 3)$. O codificador usa portanto $4 = 2^2$ palavras-código de comprimento 3. Suponhamos que as respectivas probabilidades de ocorrência são dadas por

palavra-código	$\mathbf{a}_1 = 000$	$\mathbf{a}_2 = 011$	$\mathbf{a}_3 = 101$	$\mathbf{a}_4 = 110$
$P_N(\mathbf{a}_i)$	0.4	0.2	0.1	0.3

- Suponhamos que uma palavra-código é transmitida pelo BSC e que é recebida a palavra $\mathbf{b} = 111$. Temos

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_1) = P_N(111|000) = P(1|0)P(1|0)P(1|0) = 0.064$$

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_2) = P_N(111|011) = P(1|0)P(1|1)P(1|1) = 0.144$$

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_3) = P_N(111|101) = P(1|1)P(1|0)P(1|1) = 0.144$$

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_4) = P_N(111|110) = P(1|1)P(1|1)P(1|0) = 0.144$$

pelo que qualquer uma das palavras-código $\mathbf{a}_2, \mathbf{a}_3, \mathbf{a}_4$ poderia ser escolhida para $D_{ML}(\mathbf{b})$.

■ Por outro lado, temos

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_1)P_N(\mathbf{a}_1) = 0.064 \times 0.4 = 0.0256$$

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_2)P_N(\mathbf{a}_2) = 0.144 \times 0.2 = 0.0288$$

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_3)P_N(\mathbf{a}_3) = 0.144 \times 0.1 = 0.0144$$

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_4)P_N(\mathbf{a}_4) = 0.144 \times 0.3 = 0.0432$$

pelo que devemos tomar $D_{ME}(\mathbf{b}) = \mathbf{a}_4$.

■ Como, para fontes arbitrárias ou, como anteriormente argumentámos, para fontes resultantes da codificação eficiente, as mensagens deverão ser igualmente prováveis, é razoável assumir que esta propriedade se verifique para as mensagens que chegam ao codificador do canal. Neste caso, os dois esquemas de descodificação do canal D_{ME} e D_{ML} são equivalentes.

Distância de Hamming

- Dadas duas palavras binárias do mesmo comprimento $\mathbf{a} = a_1 a_2 \cdots a_N$ e $\mathbf{b} = b_1 b_2 \cdots b_N$, a *distância de Hamming* entre elas é o número de posições em que diferem:

$$d(\mathbf{a}, \mathbf{b}) = |\{i \in \{1, \dots, N\} : a_i \neq b_i\}|.$$

Proposição 5.1 *A distância de Hamming é uma métrica no conjunto de todas as palavras binárias de comprimento N : para quaisquer palavras $\mathbf{a}, \mathbf{b}, \mathbf{c}$ deste tipo,*

1. $d(\mathbf{a}, \mathbf{b}) \geq 0$, verificando-se a igualdade se e só se $\mathbf{a} = \mathbf{b}$;
2. $d(\mathbf{a}, \mathbf{b}) = d(\mathbf{b}, \mathbf{a})$;
3. $d(\mathbf{a}, \mathbf{b}) + d(\mathbf{b}, \mathbf{c}) \geq d(\mathbf{a}, \mathbf{c})$. \square

- Por exemplo, $d(11010001, 00010010) = 4$,
 $d(00010010, 01010011) = 2$ e $d(11010001, 01010011) = 2$.

Regra de decodificação de Hamming para BSC's

- Consideremos um BSC com probabilidade q de troca de bit. Seja $D = d(\mathbf{b}, \mathbf{a}_i)$ a distância de Hamming entre a mensagem recebida e uma palavra-código \mathbf{a}_i . Recorde-se que, na *decodificação por escolha mais provável*, pretendemos maximizar a probabilidade $P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_i)$.
- Ora, pela definição da distância de Hamming, temos

$$P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_i) = q^D (1 - q)^{N-D}.$$

Assim, caso $q < 0.5$, $P_N(\mathbf{b}|\mathbf{a}_i)$ é maximizado quando $D = d(\mathbf{b}, \mathbf{a}_i)$ for minimizado.

- Seja \mathbf{b} uma palavra binária de comprimento N recebida à saída de um BSC para uma entrada $\mathbf{a}_i \in \mathbf{B}_M$, de M possíveis palavras binárias de comprimento N .
- A *regra de descodificação de Hamming* consiste no seguinte:

- caso exista um *único* $\mathbf{a} \in \mathbf{B}_M$ tal que

$$d(\mathbf{a}, \mathbf{b}) \leq d(\mathbf{a}_i, \mathbf{b}) \quad \forall i,$$

tomar para a descodificação de \mathbf{b} a palavra-código \mathbf{a} tal que a condição acima se verifica, detetando um erro de pelo menos $d(\mathbf{a}, \mathbf{b})$ bits caso esta distância seja positiva (i.e., se $\mathbf{b} \notin \mathbf{B}_M$);

- caso contrário a regra limita-se a detetar um erro de pelo menos $d(\mathbf{a}, \mathbf{b})$ bits para qualquer \mathbf{a} que minimize a distância de Hamming a \mathbf{b} .

Exemplo

Consideremos o seguinte código de canal:

Mensagem ($L = 2$)	palavra-código ($N = 3$)
00	000
01	001
10	011
11	111

Temos $M = 2^L = 4$ e $R = \frac{L}{N} = \frac{2}{3}$. Eis como a regra de descodificação de Hamming procede:

$\mathbf{b} = b_1 b_2 b_3$	palavras-código mais próximas	descodificação	erro detetado
011	011	011	—
010	000, 011	—	1bit
100	000	000	1bit
101	001, 111	—	1bit
110	111	111	1bit

Deteção de erros

- Para um canal mal comportado, não podemos esperar corrigir todos os erros.
- Mas, seria bom podermos corrigir com segurança todos os erros que não envolvam a troca de mais do que um certo número t de bits.
- Dado um código por blocos \mathcal{K} , a *distância mínima de \mathcal{K}* é dada por

$$d(\mathcal{K}) = \min\{d(\mathbf{a}, \mathbf{b}) : \mathbf{a}, \mathbf{b} \in \mathcal{K} \text{ e } \mathbf{a} \neq \mathbf{b}\}.$$

- Dizemos que um código por blocos \mathcal{K} *deteta (todas as combinações de) até t erros* se, alterando entre 1 e t bits em qualquer palavra-código, não obtivermos nenhuma outra palavra-código.

Limiar da deteção de erros

Proposição 5.2 *O código por blocos \mathcal{K} deteta até t erros se e só se $d(\mathcal{K}) > t$.*

Prova. Seja \mathbf{a} uma palavra-código de \mathcal{K} e seja \mathbf{b} uma palavra obtida de \mathbf{a} por troca de t bits. Para qualquer outra palavra-código $\mathbf{a}' \neq \mathbf{a}$, pela desigualdade triangular temos

$$d(\mathbf{b}, \mathbf{a}') \geq d(\mathbf{a}, \mathbf{a}') - d(\mathbf{a}, \mathbf{b}) \geq d(\mathcal{K}) - t.$$

Logo, se $d(\mathcal{K}) > t$, então $d(\mathbf{b}, \mathbf{a}') > 0$ para toda a palavra-código \mathbf{a}' , pelo que a regra de decodificação de Hamming deteta um erro na tentativa de decodificação de \mathbf{b} , ou seja esta regra de decodificação deteta até t erros.

Reciprocamente, se $d(\mathcal{K}) \leq t$, então existem palavras-código \mathbf{a} e \mathbf{a}' tais que $d(\mathbf{a}, \mathbf{a}') \leq t$, pelo que a regra de decodificação de Hamming não é capaz de detetar $d(\mathbf{a}, \mathbf{a}') \leq t$ erros. \square

Correção de erros

- Dizemos que o código por blocos \mathcal{K} *corrige (todas as combinações de) até t erros* se a partir de uma palavra obtida duma palavra-código b pela alteração de até t bits, a regra de decodificação de Hamming conduz unicamente à palavra-código a .

Limiar da correção de erros

Proposição 5.3 *Um código por blocos \mathcal{K} corrige até t erros se e só se $d(\mathcal{K}) > 2t$.*

Prova. Seja \mathbf{a} uma palavra-código de \mathcal{K} e seja \mathbf{b} uma palavra obtida de \mathbf{a} por troca de t bits. Para qualquer outra palavra-código $\mathbf{a}' \neq \mathbf{a}$, pela desigualdade triangular temos, como acima,

$$d(\mathbf{b}, \mathbf{a}') \geq d(\mathbf{a}, \mathbf{a}') - d(\mathbf{a}, \mathbf{b}) \geq d(\mathcal{K}) - t.$$

Logo, se $d(\mathcal{K}) > 2t$, então $d(\mathcal{K}) - t > t$ e $d(\mathbf{b}, \mathbf{a}') > t$ para toda a palavra-código \mathbf{a}' , pelo que a regra de decodificação de Hamming decodifica \mathbf{b} em \mathbf{a} , ou seja esta regra de decodificação corrige até t erros.

Reciprocamente, se $d(\mathcal{K}) \leq 2t$, então existem palavras-código \mathbf{a} e \mathbf{a}' que diferem em r bits com $r \leq 2t$. Trocando $s = \lceil \frac{r}{2} \rceil$ desses bits em \mathbf{a} obtemos uma palavra \mathbf{b} cuja distância de Hamming a \mathbf{a} e a \mathbf{a}' é no máximo t , pelo que a regra de decodificação de Hamming não permite recuperar das s alterações efetuadas em \mathbf{a} . \square

Exemplo

- O *código controle de paridade* para blocos de comprimento L acrescenta um bit a cada bloco que indica a paridade do número de 1's no bloco. Por exemplo, para $L = 2$, temos o seguinte código:

mensagem	palavra-código
00	000
01	011
10	101
11	110

Note-se que $d(\mathcal{K}) = 2$, pelo que este código permite detetar erros num só bit.

- **Exercício:** mostre que $d(\mathcal{K}) = 2$ para qualquer $L \geq 2$.

Exemplo

- Um *código por repetição* é definido para mensagens de um só bit ($L = 1$) pela transformação do bit a em N cópias $\underbrace{aa \cdots a}_N$ de a , com N ímpar.

A regra de decodificação de Hamming, aplicada a uma mensagem \mathbf{b} , produz o bit que aparecer maioritariamente em \mathbf{b} .

Note-se que $d(\mathcal{K}) = N$, pelo que um tal código permite corrigir até $\frac{N-1}{2}$ erros e detetar até $N - 1$ erros.

Exemplo

- Considere-se o código \mathcal{K} para mensagens de $L = 3$ bits dado pela seguinte tabela:

mensagem ($L = 3$)	palavra-código ($N = 6$)
000	000000
001	001110
010	010101
011	011011
100	100011
101	101101
110	110110
111	111000

Por cálculo direto, obtém-se $d(\mathcal{K}) = 3$, donde se conclui que este código corrige erros de um só bit.

No entanto, esta correção só é garantidamente possível a partir de mensagens resultantes da alteração até um bit das palavras-código. Por exemplo, a mensagem 111111 está igualmente próxima de 011011, 101101, 110110, o que deteta um erro de 2 bits mas não o permite corrigir.

- O valor de $d(\mathcal{K})$ determina até que ponto podemos detetar e corrigir erros.
- Surge assim naturalmente a questão de saber, para valores dados d e N , qual é o número máximo M de mensagens (blocos) que podemos codificar.
- Ou, dados N e L , qual é a melhor correção de erros (i.e., máximo valor de $d(\mathcal{K})$) que é possível obter para códigos por blocos de comprimento N codificando todos os blocos de comprimento de L ?
- Ou ainda, dado que se pretende um código para blocos de comprimento L com correção de erros até t bits, qual é o valor mínimo do comprimento das palavras-código?

- O número máximo de palavras-código num código \mathcal{K} por blocos de comprimento N com $d(\mathcal{K}) = d$ representa-se por $B(N, d)$.
- **Exercício:** Mostre que:
 - $B(N, 1) = 2^N$;
 - $B(N, 2) = 2^{N-1}$;
 - $B(N, 2t + 1) = B(N + 1, 2t + 2)$;
 - $B(N, N) = 2$.

O majorante de Hamming

Teorema 5.4 (Majorante de Hamming) *Se o código por blocos de comprimento N corrige t erros, então o número M de palavras-código satisfaz a seguinte desigualdade:*

$$M \leq \frac{2^N}{\sum_{i=0}^t \binom{N}{i}}.$$

Prova. Seja $V(N, t)$ o número de palavras de comprimento N cuja distância a uma dada palavra-código \mathbf{a}_j é no máximo t , ou seja o número de palavras na *bola (fechada)* de raio t centrada em \mathbf{a}_j . Sendo $\binom{N}{i}$ o número de palavras a distância i de \mathbf{a}_j , temos $V(N, t) = \sum_{i=0}^t \binom{N}{i}$.

Sendo o nosso código \mathcal{K} corretor de t erros, nenhuma palavra pode estar a distância menor ou igual a t de mais do que uma palavra-código. Logo as bolas de raio t centradas nas palavras-código não partilham pontos e portanto o número de elementos na sua união é $M \cdot V(N, t)$.

Havendo somente 2^N palavras de comprimento N , temos

$M \cdot \sum_{i=0}^t \binom{N}{i} \leq 2^N$, donde segue a desigualdade de Hamming. \square

Casos particulares

- Em particular, o número máximo M de palavras-código num código corretor de t erros usando palavras de comprimento N satisfaz a desigualdade

$$M = B(N, 2t + 1) \leq \frac{2^N}{\sum_{i=0}^t \binom{N}{i}}.$$

- No caso particular de $t = 1$, obtemos

$$M = B(N, 3) \leq \frac{2^N}{\binom{N}{0} + \binom{N}{1}} = \frac{2^N}{N + 1}.$$

- Aplicando a igualdade $B(N, 2t + 1) = B(N + 1, 2t + 2)$, resulta que

$$B(N, 4) \leq \frac{2^{N-1}}{N}.$$

- O majorante de Hamming dá $B(4, 3) \leq \lfloor \frac{16}{5} \rfloor = 3$ mas $B(4, 3) = 2$:

