



Universidad de Granada

decsai.ugr.es

Teoría de la Información y la Codificación

Grado en Ingeniería Informática

Tema 5.- Teoría y desarrollo de códigos detectores y correctores de errores.



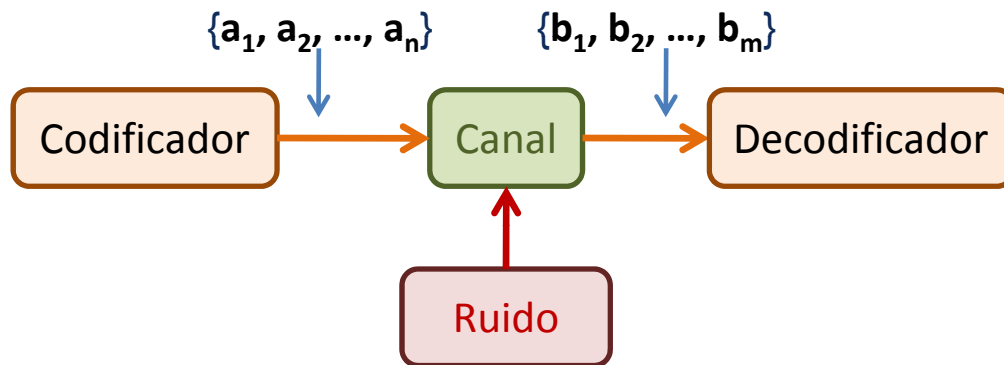
DECSAI

**Departamento de Ciencias de la
Computación e Inteligencia Artificial**

- 1. Modelo para transmisión de datos en canales con ruido**
- 2. Teorema de Shannon para la codificación con ruido**
- 3. Teorema de Hamming para la corrección de errores**
- 4. Códigos lineales**
- 5. Códigos de Hamming**
- 6. Códigos cíclicos**
- 7. Ejemplo de diseño de códigos cíclicos**

- 1. Modelo para transmisión de datos en canales con ruido**
- 2. Teorema de Shannon para la codificación con ruido**
- 3. Teorema de Hamming para la corrección de errores**
- 4. Códigos lineales**
- 5. Códigos de Hamming**
- 6. Códigos cíclicos**
- 7. Ejemplo de diseño de códigos cíclicos**

- Vamos a suponer una fuente **F** emisora de símbolos, y un receptor **S**.
- Supondremos también el alfabeto de la fuente **F** tiene **n** símbolos a_1, a_2, \dots, a_n , con probabilidades $p(a_1), p(a_2), \dots, p(a_n)$.
- Para generalizar, también supondremos que el receptor **S** puede percibir **m** símbolos b_1, b_2, \dots, b_m , con probabilidades $p(b_1), p(b_2), \dots, p(b_m)$



- Trabajaremos con **códigos uniformes**; es decir, códigos cuyas palabras tienen una **longitud fija k** .
- A esos k bits del código, se le añadirán un conjunto de bits de redundancia r , hasta llegar a formar códigos uniformes cuyas palabras tenga longitud n .

$$n = k + r$$

- **Ejemplo:** Código de 4 símbolos {A, B, C, D} con $k=2$ bits, con redundancia $r=1$ bit: Código de $n=3$ bits.

Redundancia mediante bit de paridad:

A: 00 → 000

B: 01 → 011

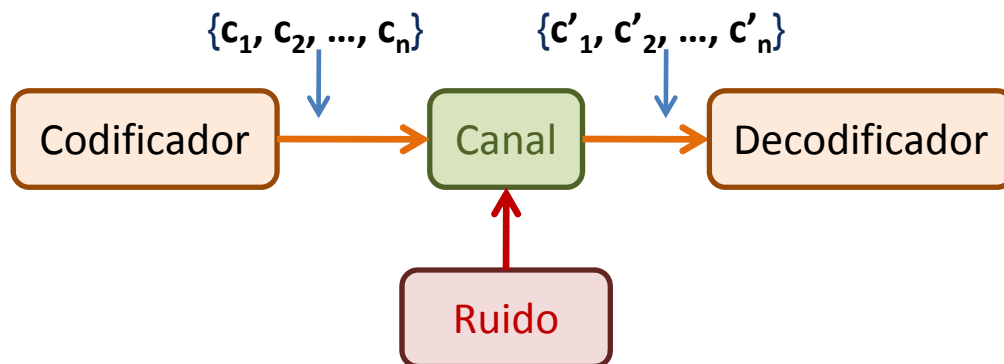
C: 10 → 101

D: 11 → 110

- En este modelo, el emisor envía un mensaje codificado \mathbf{c} , de n bits

$$\mathbf{c} = (c_1, c_2, c_3, \dots, c_n)$$

- Si existe perturbación en el canal (ruido), el receptor recibirá otro mensaje diferente \mathbf{c}' , del mismo número de bits (**porque asumimos códigos uniformes**).



- Para modelar el error, asumiremos que al vector c se le incorpora otro vector de error e , del mismo número de bits del mensaje, tal que:

$$c' = c + e$$

- **Ejemplo:**

La fuente envía un código **(01101)**

El canal introduce un error en uno o varios bits al azar: **(00100)**

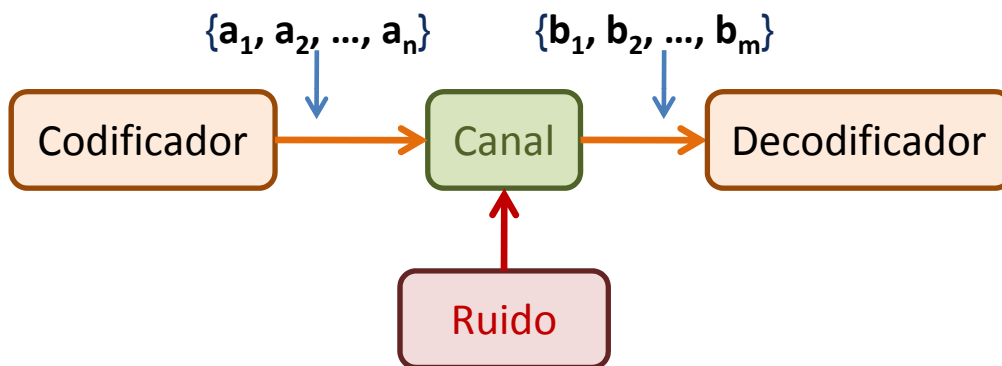
El receptor recibe el mensaje perturbado: $c' =$ **(01001)**

- **Trataremos cada mensaje y modelo de error como un álgebra modular en Z_2 , bit a bit.**
- **Mensaje original $c = (01101)$ + error $e = (00100) \rightarrow c' = (01001)$**

Pregunta: En estas circunstancias, ¿es posible transmitir información por el canal de modo que se pueda reconstruir el mensaje en el destino?

1. **Modelo para transmisión de datos en canales con ruido**
2. **Teorema de Shannon para la codificación con ruido**
3. **Teorema de Hamming para la corrección de errores**
4. **Códigos lineales**
5. **Códigos de Hamming**
6. **Códigos cíclicos**
7. **Ejemplo de diseño de códigos cíclicos**

- La idea de Shannon: Aplicar la detección de errores en transmisiones.
 - Demostrar que se puede enviar datos en canales con ruido.
 - Intentar acotar o encontrar límites para la transmisión.



– TEOREMA DE SHANNON PARA CODIFICACIÓN CON RUIDO:

- Sea un canal simétrico binario con probabilidad de error p y sea R un número que satisface $0 < R < C(p)$
- Entonces, para cualquier $\varepsilon > 0$, para un n lo suficientemente grande existe un $(n, 2^k, d)$ -código con ratio $k/n \leq R$ tal que $e(C) < \varepsilon$.
- Shannon nos asegura la existencia de al menos un código que puede emitirse y recibirse sin pérdida de información, con una probabilidad tan cercana a 0 como se desee.

- Sin embargo, no nos dice cómo calcular el código.



- En este tema estudiamos diferentes propuestas de códigos que, en caso de alteraciones, pueden ser reconstruidos en el destino.

1. **Modelo para transmisión de datos en canales con ruido**
2. **Teorema de Shannon para la codificación con ruido**
3. **Teorema de Hamming para la corrección de errores**
4. **Códigos lineales**
5. **Códigos de Hamming**
6. **Códigos cíclicos**
7. **Ejemplo de diseño de códigos cíclicos**

– TEOREMA DE HAMMING PARA CORRECCIÓN DE ERRORES:

– Si se desea detectar errores:

- Para detectar d errores de un bit entre una palabra de un código, es necesario que el código tenga una distancia de Hamming de al menos $d+1$

– Si se desea corregir errores:

- Para corregir d errores de un bit en una palabra de un código, es necesario que el código tenga una distancia de Hamming de al menos $2*d+1$
- Si tenemos un código con distancia $d=2 \rightarrow$ posibilidad de corregir:

$(d-1)/2 = (2-1)/2 = 0.5$ errores \rightarrow No se puede corregir el error ni para un bit

– TEOREMA DE HAMMING PARA CORRECCIÓN DE ERRORES:

- Si tenemos un código con distancia $d=3 \rightarrow$ posibilidad de corregir:

$(d-1)/2 = (3-1)/2 = 1$ error \rightarrow Es posible corregir errores que haya en 1 bit.

Ejemplo: Sea un alfabeto {A, B, C} codificado como

A= 000111

B= 111000

C= 110011

Distancia del código $d=3$

Se recibe 100111 \rightarrow Se corrige a 000111

Se recibe 110111 \rightarrow Se detecta error, pero no se puede corregir

1. **Modelo para transmisión de datos en canales con ruido**
2. **Teorema de Shannon para la codificación con ruido**
3. **Teorema de Hamming para la corrección de errores**
4. **Códigos lineales**
5. **Códigos de Hamming**
6. **Códigos cíclicos**
7. **Ejemplo de diseño de códigos cíclicos**

- Supondremos, por simplicidad que los códigos a enviar son uniformes.
- **Codificación por bloques:**
 - Tenemos un código con M palabras, $M \leq 2^k$
 - La codificación por bloques envía el mensaje como secuencias de bloques de k bits.

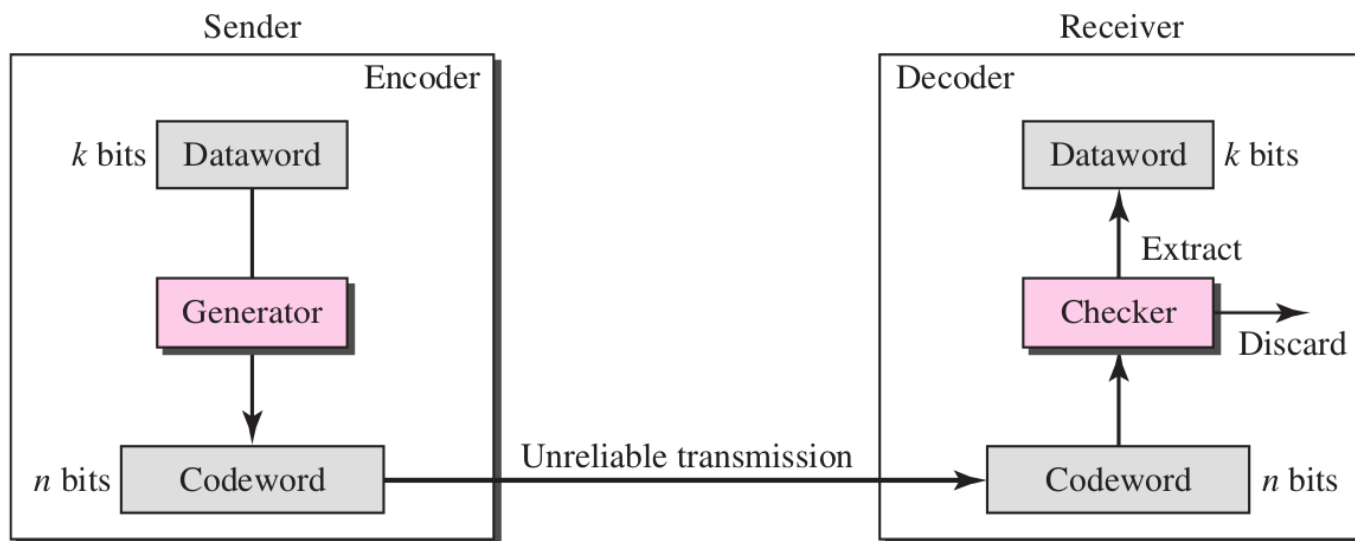


- Como estamos en canales con ruido, a los k bits del código habrá que introducir r bits de redundancia, emitiendo códigos de **$n=k+r$ bits.**



– Esquema de transmisión:

- Tenemos un código con M palabras, $M \leq 2^k$ (k bits).
- Se le añade la redundancia r hasta completar los $n = k + r$ bits.
- *Se envía el bloque, y se recibe en el receptor.*
- El receptor comprueba la validez del mensaje,
- y lo decodifica en el código original de k bits.



- Los códigos lineales facilitan enormemente la codificación y decodificación de mensajes.
- Se basan en álgebra modular (módulo q)
- Hay 2 operadores asociados: $+$ y \cdot

$$a + b = (a + b) \bmod q$$

$$a \cdot b = (a * b) \bmod q$$

Los términos “a” y “b” son valores en $\{0, 1, 2, \dots, q-1\}$

Ejemplo: Si $q=5 \rightarrow$ alfabeto $\{0, 1, 2, 3, 4\}$

$$1+1= 2; 2+3= 0; 2+4= 1; 3+3= 1; 1+4= 0$$

$$1 \cdot 1= 1; 1 \cdot 2= 2; 2 \cdot 2= 4; 3 \cdot 3= 4; 2 \cdot 4= 3$$

- Nos referiremos a códigos lineales como: F_q^n
- Un **código lineal** C que sea F_q^n es un código que utiliza álgebra modular **módulo q** , cuyas **palabras tienen n bits**.
- Además, el código C debe cumplir las siguientes propiedades:

Si “ x ” e “ y ” son dos palabras del código, entonces “ $x+y$ ” también lo es.

Para cualquier valor L en $\{0, 1, 2, \dots, q-1\}$, $L \cdot x$ también es una palabra del código.

Nos centraremos en $q=2$, para codificar en binario.

La idea que perseguimos es añadir redundancia a nuestro código ya construido de k bits, transformándolo a n bits para corregir errores.

– Ejemplo de un código lineal C en F_2^3 :

$$C = \{[0 \ 0 \ 0], [1 \ 0 \ 0], [0 \ 1 \ 0], [1 \ 1 \ 0]\}$$

- Se cumple que, sean cuales sean las palabras x e y que cojamos del código, su suma será otra palabra del código.

– Ejemplo:

$$[1 \ 0 \ 0] + [0 \ 1 \ 0] = [1 \ 1 \ 0]$$

$$[1 \ 1 \ 0] + [1 \ 0 \ 0] = [0 \ 1 \ 0]$$

- Se cumple que, sea cual sea la palabra x que cojamos del código y el número L en $\{0, 1\}$, $L * x$ será una palabra del código.

– Ejemplo:

$$L = 0 \text{ y } x = [1 \ 1 \ 0] \rightarrow 0 * [1 \ 1 \ 0] = 0$$

$$L = 1 \text{ y } x = [0 \ 1 \ 0] \rightarrow 1 * [0 \ 1 \ 0] = [0 \ 1 \ 0]$$

– Propiedades de un código lineal (I)

1. **Son invariantes a traslaciones.** Si se coge cualquier palabra **a** del código, y se suma a todas las palabras del código, el resultado es el mismo código.

– Ejemplo:

$$\mathbf{a} = [1 \ 1 \ 0] \quad \mathcal{C} = \{[0 \ 0 \ 0], [1 \ 0 \ 0], [0 \ 1 \ 0], [1 \ 1 \ 0]\}$$

$\mathbf{a} + [0 \ 0 \ 0] = [1 \ 1 \ 0] + [0 \ 0 \ 0] = [1 \ 1 \ 0]$, que está en el código

$\mathbf{a} + [1 \ 0 \ 0] = [1 \ 1 \ 0] + [1 \ 0 \ 0] = [0 \ 1 \ 0]$, que está en el código

$\mathbf{a} + [0 \ 1 \ 0] = [1 \ 1 \ 0] + [0 \ 1 \ 0] = [1 \ 0 \ 0]$, que está en el código

$\mathbf{a} + [1 \ 1 \ 0] = [1 \ 1 \ 0] + [1 \ 1 \ 0] = [0 \ 0 \ 0]$, que está en el código

– Propiedades de un código lineal (II)

1. El opuesto $-a$ de una palabra del código a también pertenece al código.
2. Además, $a+(-a) = (0)^n$

– Ejemplo: $\mathcal{C} = \{[0 \ 0 \ 0], [1 \ 0 \ 0], [0 \ 1 \ 0], [1 \ 1 \ 0]\}$

$$a = [1 \ 1 \ 0] \rightarrow -a = [-1 \ -1 \ 0] = [1 \ 1 \ 0] \rightarrow a - a = [0 \ 0 \ 0]$$

$$a = [0 \ 1 \ 0] \rightarrow -a = [0 \ -1 \ 0] = [0 \ 1 \ 0] \rightarrow a - a = [0 \ 0 \ 0]$$

$$a = [1 \ 0 \ 0] \rightarrow -a = [-1 \ 0 \ 0] = [1 \ 0 \ 0] \rightarrow a - a = [0 \ 0 \ 0]$$

$$a = [0 \ 0 \ 0] \rightarrow -a = [0 \ 0 \ 0] \rightarrow a - a = [0 \ 0 \ 0]$$

- Cálculo de la distancia de Hamming en un código lineal
- Supongamos que el código lineal \mathbf{C} tiene \mathbf{M} palabras c_1, c_2, \dots, c_M
- Si las palabras $c_1, c_2, c_{i-1}, c_{i+1}, \dots, c_M$ están a una distancia d de c_i , entonces también lo están a una distancia d de $(0)^n$

- Ejemplo:

$$\mathcal{C} = \{[0 \ 0 \ 0], [1 \ 0 \ 0], [0 \ 1 \ 0], [1 \ 1 \ 0]\}$$

- $[1 \ 0 \ 0]$ y $[0 \ 1 \ 0]$ están a distancia $d=1$ de $[1 \ 1 \ 0] \rightarrow$ También están a distancia $d=1$ de $[0 \ 0 \ 0]$.
- Basta con comparar la distancia de cada palabra del código con $(0)^n$ para saber la distancia del código, quedándonos con la mínima distancia.
 - $D([1 \ 0 \ 0], [0 \ 0 \ 0]) = 1$
 - $D([0 \ 1 \ 0], [0 \ 0 \ 0]) = 1$
 - $D([1 \ 1 \ 0], [0 \ 0 \ 0]) = 2$
 - Código de distancia $d=1$

- **Representación matricial de los códigos lineales**
- Como son códigos lineales, por bloques, se pueden representar como matrices.
- Como es posible representarlo como matrices, tienen asociados un espacio vectorial.
- Como tienen asociados un espacio vectorial, tienen una **base del espacio vectorial**.
- **Conocer esta base es suficiente para poder generar todas las palabras del código.**
- Suponiendo que cada **palabra tenga longitud n** y que la **base esté formada por k vectores**, la matriz tendrá **n columnas y k filas**.
- **Se podrán codificar códigos con palabras de longitud k en códigos lineales, con redundancia, de longitud n**

- Representación matricial de los códigos lineales

- Ejemplo: Para el código siguiente:

$$\mathcal{C} = \{[0 \ 0 \ 0], [1 \ 0 \ 0], [0 \ 1 \ 0], [1 \ 1 \ 0]\}$$

- Son linealmente independientes $[1 \ 0 \ 0]$ y $[0 \ 1 \ 0]$.

- Matriz generadora del código:

$$M(\mathcal{C}) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{pmatrix}$$

- Se dice que el código lineal es un código $(n,k) \rightarrow$ Codifica palabras de longitud k en palabras de longitud n .

- El código anterior del ejemplo es un $(3, 2)$.

- **Cómo codificar utilizando la matriz de codificación**
- Según un código lineal (n, k) , las **palabras a codificar tienen longitud k** y las **palabras codificadas tendrán longitud n** .
- **En un código lineal $(3, 2)$, como el del ejemplo, las palabras a codificar tienen longitud 2, y las palabras codificadas tendrán longitud 3.**
- **Ejemplo: Sea $x=(x_1, x_2)$ la palabra a codificar. La codificación con la matriz $M(C)$ del código es:**

$$\begin{aligned} x \cdot M(C) &= (x_1 x_2) \begin{pmatrix} m_{11} & m_{12} & m_{13} & \dots & m_{1n} \\ m_{21} & m_{22} & m_{23} & \dots & m_{2n} \end{pmatrix} = \\ &= x_1 (m_{11} m_{12} m_{13} \dots m_{1n}) + x_2 (m_{21} m_{22} m_{23} \dots m_{2n}) \end{aligned}$$

$$M(C) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \quad \longrightarrow \quad x \cdot M(C) = (x_1 x_2) \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} = (x_1, x_2, 0)$$

- Ejemplo: Codificar las palabras (00, 01, 10, 11)

$$x \cdot M(C) = (x_1 x_2) \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} = (x_1, x_2, 0)$$

- $(x_1 \ x_2) \rightarrow (x_1 \ x_2) * M(C) = (x_1, x_2, 0)$

$$(00) \rightarrow (00) * M(C) = (0, 0, 0)$$

$$(01) \rightarrow (01) * M(C) = (0, 1, 0)$$

$$(10) \rightarrow (10) * M(C) = (1, 0, 0)$$

$$(11) \rightarrow (11) * M(C) = (1, 1, 0)$$

- También podríamos haber cogido otra matriz generadora del código. Por ejemplo, con los vectores (1, 0, 0) y (1, 1, 0).

$$M(C) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 0 \end{pmatrix}$$

- Sigue siendo un $(3, 2) \rightarrow$ Codificamos longitudes 2 en longitudes 3.

- Ejemplo: Codificar las palabras (00, 01, 10, 11)

$$M(C) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 0 \end{pmatrix}$$

- El proceso de codificación sería el mismo:

$$\begin{aligned} x \cdot M(C) &= (x_1 x_2) \begin{pmatrix} m_{11} & m_{12} & m_{13} & \dots & m_{1n} \\ m_{21} & m_{22} & m_{23} & \dots & m_{2n} \end{pmatrix} = \\ &= x_1 (m_{11} m_{12} m_{13} \dots m_{1n}) + x_2 (m_{21} m_{22} m_{23} \dots m_{2n}) \end{aligned}$$

- En este caso:

$$\begin{aligned} x \cdot M(C) &= (x_1 x_2) \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 0 \end{pmatrix} = x_1 (1, 0, 0) + x_2 (1, 1, 0) = \\ &= (x_1 + x_2, x_2, 0) \end{aligned}$$

- Ejemplo: Codificar las palabras (00, 01, 10, 11)

$$\begin{aligned} x \cdot M(C) &= (x_1 x_2) \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 0 \end{pmatrix} = x_1(1,0,0) + x_2(1,1,0) = \\ &= (x_1 + x_2, x_2, 0) \end{aligned}$$

- Si codificamos nuestras palabras originales (00), (01), (10), (11) con esta matriz:

$$(00) \rightarrow (00) * M(C) = (0, 0, 0)$$

$$(01) \rightarrow (01) * M(C) = (1, 1, 0)$$

$$(10) \rightarrow (10) * M(C) = (1, 0, 0)$$

$$(11) \rightarrow (11) * M(C) = (0, 1, 0)$$

- En este caso, vemos que el código es diferente, porque la matriz $M(C)$ también lo es.
- El transmisor y el receptor deben conocer la matriz de codificación para poder decodificar los símbolos iniciales.

— Estructura de las matrices generadoras

- Se puede construir siempre, por permutación de filas y columnas, una matriz generadora $M(C)$ que tenga la siguiente estructura:

$$M(C) = \begin{pmatrix} p_{11} & p_{12} & p_{13} & \dots & p_{1,n-k} & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ p_{21} & p_{22} & p_{23} & \dots & p_{2,n-k} & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ p_{31} & p_{32} & p_{33} & \dots & p_{3,n-k} & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ p_{k1} & p_{k2} & p_{k3} & \dots & p_{k,n-k} & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

- A la parte izquierda se le denomina **matriz de paridad**, mientras que a la derecha se le añade la **matriz identidad**.

$$M(C) = [P_{k,n-k} I_k]$$

- Si imponemos que la matriz tenga esta forma, podemos seguir codificando como antes.
- Sin embargo, al reorganizar la matriz, no se nos genera el mismo código, sino uno equivalente (mismo nº palabras, misma longitud y

- Decodificación con las matrices generadoras
- Sin embargo, tener codificado $M(C)=[P \ I]$ nos da ventajas para la decodificación.
- Usaremos la **Matriz de Comprobación de Paridad $H(C)$** para la decodificación.
- La Matriz $H(C)$ tiene **$n-k$** filas y **n** columnas: **$H_{n-k,n}(C)$**
- Se construye como:
$$H(C) = [I_{n-k} \ P_{k,n-k}^t]$$
- Es decir, como la matriz identidad de tamaño **$n-k$** seguida de la **traspuesta de la matriz de paridad usada para la codificación**.
- En la decodificación, multiplicamos el código recibido **c** por la traspuesta de $H(C)$ para comprobar si hay errores: **$c \cdot H^T(C)$**
- **Posteriormente, lo decodificamos.**

- El resultado de multiplicar $\mathbf{c} \cdot \mathbf{H}^T(\mathbf{C})$ es un vector \mathbf{s}_{n-k} , con $n-k$ bits.

$$\mathbf{s}_{n-k} = \mathbf{c} \cdot \mathbf{H}^T(\mathbf{C})$$

- Al vector \mathbf{s}_{n-k} se le denomina síndrome del código \mathbf{c} .
- El síndrome deberá ser el vector $(\mathbf{0})_{n-k}$ en caso de que no haya errores.
- En caso de error, **el síndrome también es capaz de indicar qué bits son los que se ven afectados por el error**, aunque siempre sujeto a la limitación del Teorema de Hamming para corrección de errores.

- Para conocer los bits de error, es necesario calcular la tabla de síndromes y errores del código.
- Esta tabla se puede calcular fácilmente de forma iterativa, calculando para errores de 1 bit en todos los bits posibles su síndrome.
- A continuación, pasar a errores de 2 bits, y así iterativamente hasta completar el total de errores corregibles según el Teorema de Hamming.
- Si c es el código transmitido y c' es el código recibido, la decodificación pasa por:
 - Calcular su síndrome $s(c')$
 - Calcular el error cometido, si el síndrome es distinto de $(0)_{n-k}$
 - Calcular el error e del asociado al síndrome, según la tabla de síndromes y errores asociados.
 - Reconstruir el código c original como $c=c'-e$

- Un ejemplo para codificación y de codificación
- *Supongamos que queremos enviar mensajes de longitud = 4 bits, con capacidad para corregir errores de 1 bit.*
- **Construir una matriz generadora de un código lineal $M(C)$**
 - Sabemos que tenemos que construir $M(C) = [P_{k,n-k} \ I_k]$
 - Sabemos que $k=4$, porque es la longitud de nuestro código
 - **Para corregir 1 bit, sabemos también que el código debe tener una distancia de Hamming igual o superior a $2*1+1=3$**
- Tendremos que construir la matriz generadora sabiendo que la mínima distancia al vector 0 de cada fila debe ser de 3.
- Las filas deberán ser linealmente independientes.

- Un ejemplo para codificación y de codificación
- *La siguiente matriz podría valer: Código lineal (7, 4)*

$$M(C) = \begin{pmatrix} ? & ? & ? & 1 & 0 & 0 & 0 \\ ? & ? & ? & 0 & 1 & 0 & 0 \\ ? & ? & ? & 0 & 0 & 1 & 0 \\ ? & ? & ? & 0 & 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

- Intentaremos también que P sea lo más distinta posible, pero consiguiendo siempre (al menos) una distancia $d=3$ al vector cero.

$$M(C) = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

– Un ejemplo para codificación y de codificación

– Con la siguiente matriz:

$$M(C) = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

– Observamos que la hemos diseñado con la estructura: $M(C) = [P_{k,n-k} \ I_k]$

– La matriz P que se extrae de la matriz $M(C)$ es:

$$P_{k,n-k}(C) = P_{4,3} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

- Un ejemplo para codificación y de codificación
- *Uso de la matriz para codificación de $x=(x_1, x_2, x_3, x_4)$*

$$x \cdot M(C) = (x_1 x_2 x_3 x_4) \begin{pmatrix} 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} = (c_1 c_2 c_3 c_4 c_5 c_6 c_7)$$

$$c_1 = x_1 + x_3 + x_4$$

$$c_2 = x_1 + x_2 + x_3$$

$$c_3 = x_2 + x_3 + x_4$$

$$c_4 = x_1$$

$$c_5 = x_2$$

$$c_6 = x_3$$

$$c_7 = x_4$$

- Los bits c_1 a c_3 del código son de paridad.

– Un ejemplo para codificación y de codificación

– *Codificación de mensajes*

$$(0000) \cdot M(C) = (0000000)$$

$$(0001) \cdot M(C) = (1101000)$$

$$(0010) \cdot M(C) = (0110100)$$

...

$$(1011) \cdot M(C) = (1001011)$$

...

$$(1100) \cdot M(C) = (1011100)$$

...

$$(1111) \cdot M(C) = (1111111)$$

$$c_1 = x_1 + x_3 + x_4$$

$$c_2 = x_1 + x_2 + x_3$$

$$c_3 = x_2 + x_3 + x_4$$

$$c_4 = x_1$$

$$c_5 = x_2$$

$$c_6 = x_3$$

$$c_7 = x_4$$

- *Podemos observar que el código resultante tiene una distancia de Hamming de 3, por lo que será posible encontrar un error en un bit.*

- Un ejemplo para codificación y de codificación
- **Cálculo de síndromes:** Como la distancia del código es $d=3$, entonces podemos corregir hasta $(d-1)/2$ errores; es decir con $d=3$ corregimos errores en 1 bit.
 - Como el número de bits del código es $n=7$, hay 7 posibilidades de que se produzca un error de 1 bit:
 - e1= (0000001)
 - e2= (0000010)
 - e3= (0000100)
 - e4= (0001000)
 - e5= (0010000)
 - e6= (0100000)
 - e7= (1000000)
 - Para calcular la tabla de síndromes y errores asociados, antes es necesario calcular $H^t(C)$.

– Un ejemplo para codificación y de codificación

– *Decodificación de mensajes: Construcción de la matriz $H(C)$ para el control de errores:*

$$H(C) = [I_{n-k} P_{k,n-k}^t]$$

– *Calculamos la traspuesta de $P(C)$:*

$$P_{k,n-k}(C) = P_{4,3} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{pmatrix} \Rightarrow P_{k,n-k}^t(C) = P_{4,3}^t = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 1 \end{pmatrix}$$

– **Y diseñamos $H(C)$:**

$$H(C) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 & 1 \end{pmatrix}$$

– Un ejemplo para codificación y de codificación

– *Calculamos la traspuesta de $H(C)$:*

$$H^t(C) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

– *Decodificación de mensajes: suponiendo un código*

$$c = (c_1, c_2, c_3, c_4, c_5, c_6, c_7),$$

¿cómo se calcula su síndrome $s(c)$?

$$s(c) = c \cdot H^t(C)$$

- Un ejemplo para codificación y de codificación
- *Supongamos, en el ejemplo que se envía $c=(0000000)$, y que se produce un error en el primer bit, por lo que se recibe $c'=(0000001)$*
- *¿Cuál sería su síndrome? $s(c) = c \cdot H^t(C)$*
- En nuestro ejemplo, $s(c)$ tendría $n-k= 7-4= 3$ bits, calculados así:

$$(c_1 c_2 c_3 c_4 c_5 c_6 c_7) \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{pmatrix} = (c_1 + c_4 + c_6 + c_7, c_2 + c_4 + c_5 + c_6, c_3 + c_5 + c_6 + c_7)$$

- Un ejemplo para codificación y de codificación
- *Cálculo de la tabla de síndromes y errores asociados*

$$s(c) = (c_1 + c_4 + c_6 + c_7, c_2 + c_4 + c_5 + c_6, c_3 + c_5 + c_6 + c_7)$$

$$s(e1) = s(0000001) = (0 + 0 + 0 + 1, 0 + 0 + 0 + 0, 0 + 0 + 0 + 1) = (101)$$

$$s(e2) = s(0000010) = (0 + 0 + 1 + 0, 0 + 0 + 0 + 1, 0 + 0 + 1 + 0) = (111)$$

$$s(e3) = s(0000100) = (0 + 0 + 0 + 0, 0 + 0 + 1 + 0, 0 + 1 + 0 + 0) = (011)$$

$$s(e4) = s(0001000) = (0 + 1 + 0 + 0, 0 + 1 + 0 + 0, 0 + 0 + 0 + 0) = (110)$$

$$s(e5) = s(0010000) = (0 + 0 + 0 + 0, 0 + 0 + 0 + 0, 1 + 0 + 0 + 0) = (001)$$

$$s(e6) = s(0100000) = (0 + 0 + 0 + 0, 1 + 0 + 0 + 0, 0 + 0 + 0 + 0) = (010)$$

$$s(e7) = s(1000000) = (1 + 0 + 0 + 0, 0 + 0 + 0 + 0, 0 + 0 + 0 + 0) = (100)$$

- Un ejemplo para codificación y de codificación
- *Cálculo de la tabla de síndromes y errores asociados*

Síndrome	Error
101	0000001
111	0000010
011	0000100
110	0001000
001	0010000
010	0100000
100	1000000

- *Si calculamos el síndrome del código recibido c' , podemos calcular el bit donde se ha producido el error, y recalcular el código inicial como*

$$c=c'-e$$

– Un ejemplo para codificación y de codificación

– Ejemplo de detección y corrección de error:

- Deseamos enviar el código (1011)
- Lo codificamos *en el mensaje a enviar c*:

$$c = (1011) \cdot M(C) = (1001011)$$

- Se produce un error de un bit en el canal, y se recibe:

$$c' = (1001111)$$

- Calculamos su síndrome:

$$s(c') = c' \cdot H^t(C)$$

$$s(c') = (1+1+1+1, 0+1+1+1, 0+1+1+1) = (0, 1, 1) \rightarrow \text{Hay error.}$$

¿Cuál es el error? \rightarrow Según la tabla, $e = (0000100)$

Corregimos: $c' - e = (1001111) - (0000100) = (1001011)$

Decodificamos: $(1001011) \rightarrow 1011$

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código uniforme con k bits que los represente.
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - Ejemplo de codificación
 - Ejemplo de decodificación
 - Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código uniforme con k bits que los represente.
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - Ejemplo de codificación
 - Ejemplo de decodificación
 - Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código uniforme con k bits que los represente.
 - Para codificar 4 símbolos, hacen falta $k=2$ bits. Por ejemplo, el código sería el siguiente:
 - A: 00
 - B: 10
 - C: 01
 - D: 11

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código uniforme con k bits que los represente.
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - Ejemplo de codificación
 - Ejemplo de decodificación
 - Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - Como utilizamos $k=2$ bits, necesitamos diseñar n . Como tenemos que corregir errores en 1 bit, es necesario que la distancia del código d cumpla que $(d-1)/2=1$; es decir, $d \geq 3$. Así, necesitamos un n de, como mínimo, que nos pueda generar $d=3$. Diseñaremos la matriz $M(C)$ del código como:

$$M(C) = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$
 - ¿Porqué? La distancia 1 se consigue por los k bits de la matriz identidad. Necesitamos otros 2 bits más que permitan $d=3 \rightarrow$ al menos 3 bits más nos permiten generar $M(C)$.
 - Total: **$n=5$ bits**

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
- Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
- Una vez calculada $\mathbf{M}(\mathbf{C})$, pasamos a calcular $\mathbf{H}^t(\mathbf{C})$.

$$H(C) = [I_{n-k} P_{k,n-k}^t]$$

- $n-k = 5-2 = 3$

$$H(C) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \end{pmatrix}$$

$$H^t(C) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - Errores posibles de 1 bit para palabras de tamaño $n=5$:

(00001)

(00010)

(00100)

(01000)

(10000)

- Tendremos que calcular la tabla de síndromes y sus errores asociados:

$$s(e) = e \cdot H^t(C)$$

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - Tabla de síndromes, calculada como $s(e) = e \cdot H^t(C)$

$$e \cdot H^t(C) = (e_1 e_2 e_3 e_4 e_5) \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

Síndrome	Error
101	00001
011	00010
001	00100
010	01000
100	10000

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código uniforme con k bits que los represente.
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - **Ejemplo de codificación**
 - Ejemplo de decodificación
 - Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
- Ejemplo de codificación.
- Se desea enviar el mensaje “DB”.
- Paso 1: Codificación en bloque. D: 11, B: 10
- Paso 2: Inserción de redundancia (traducir a código lineal)

$$M(C) = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

$$D \Rightarrow 11 \Rightarrow (11) \cdot M(C) = (11011)$$

$$B \Rightarrow 01 \Rightarrow (01) \cdot M(C) = (10101)$$

- Paso 3: Se envía los bits por el canal

1101110101

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código uniforme con k bits que los represente.
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - Ejemplo de codificación
 - **Ejemplo de decodificación**
 - Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit

– Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:

– Ejemplo de decodificación.

– El receptor recibe: **1 1 0 1 1 1 0 1 0 1**

– Como el tamaño del código lineal es $n=5$, se sabe que hay 2 símbolos:

– **C1** → 11011

– **C2** → 10101

– **Paso 1: Comprobación de error.** Calculamos los síndromes de cada mensaje por separado

$s(C1) = (11011) \cdot H^t(C) = (000) \rightarrow$ No hay error

$s(C2) = (10101) \cdot H^t(C) = (000) \rightarrow$ No hay error

$$S(c) = c \cdot H^t(C) = (c_1 c_2 c_3 c_4 c_5)$$

$$\begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:

- Ejemplo de decodificación.

- Como el tamaño del código lineal es $n=5$, se sabe que hay 2 símbolos:

- $C1 \rightarrow 11011$

- $C2 \rightarrow 10101$

- Paso 2: Quitamos redundancia. Nos quedamos con los k primeros bits de cada palabra recibida.

$\text{Decodificar}(C1) = \text{Decodificar}(110\mathbf{11}) \rightarrow 11$

$\text{Decodificar}(C2) = \text{Decodificar}(101\mathbf{01}) \rightarrow 01$

- Paso 3: Decodificamos los símbolos mediante su código de bloque. $11 \rightarrow D$; $01 \rightarrow B$
- Mensaje recibido: “DB”

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
 - Construir un código uniforme con k bits que los represente.
 - Construir un código lineal (n,k) capaz de detectar y corregir 1 error.
 - Ejemplo de codificación
 - Ejemplo de decodificación
 - **Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit**

– Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:

– Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit.

– El emisor envía: **1 1 0 1 1 1 0 1 0 1**

– ... Pero el receptor recibe: **1 1 0 1 1 1 0 1 1 1**

– Como el tamaño del código lineal es $n=5$, se sabe que hay 2 símbolos:

– **C1** → 11011

– **C2** → 10111

– **Paso 1: Comprobación de error.**

– Calculamos los síndromes de cada mensaje

$$S(c) = (c_1 c_2 c_3 c_4 c_5) \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

$s(C1) = (11011) \cdot H^t(C) = (000) \rightarrow$ No hay error

$s(C2) = (10111) \cdot H^t(C) = (011) \rightarrow$ Hay error

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
- Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit.
- Paso 2: Buscar el error en la tabla de síndromes

$$s(C2) = (10111) \cdot H^t(C) = (011) \rightarrow \text{Hay error}$$

Síndrome	Error
101	00001
011	00010
001	00100
010	01000
100	10000

- Otro ejemplo: Se desea transmitir los códigos {A, B, C, D} por un canal:
- Ejemplo de detección y corrección de un error en un bit.
- Paso 3: Conociendo el error $e=(00010)$ en el código $C2=(10111)$

Corregir el error calculando $C2-e$

$$C2' = (10111) - (00010) = (10101)$$

- Paso 4: Quitamos redundancia. Nos quedamos con los k primeros bits de cada palabra recibida.

Decodificar($C1$)= Decodificar(11011) \rightarrow 11

Decodificar($C2'$)= Decodificar(10101) \rightarrow 01

- Paso 5: Decodificamos los símbolos mediante su código de bloque. 11 \rightarrow D; 01 \rightarrow B
- Mensaje recibido: “DB”

1. **Modelo para transmisión de datos en canales con ruido**
2. **Teorema de Shannon para la codificación con ruido**
3. **Teorema de Hamming para la corrección de errores**
4. **Códigos lineales**
5. **Códigos de Hamming**
6. **Códigos cíclicos**
7. **Ejemplo de diseño de códigos cíclicos**

- Los **códigos de Hamming** son también **códigos uniformes**; es decir, códigos cuyas palabras tienen una **longitud fija n** .
- Se crean también incrementando los **k** bits del código de bloque de un símbolo con un conjunto de bits de redundancia **r** , hasta llegar a formar palabras de longitud **n** .

$$n = k + r$$

- Son un tipo particular de códigos que sólo pueden utilizarse para detectar errores de 2 bits, y corregir errores de 1 bit.
- Son métodos de corrección de errores muy eficientes, en comparación con otros métodos computacionalmente más costosos de comprobación de errores.
- **Aplicaciones:**
 - **Comprobación de errores de memoria RAM de un PC**, donde la probabilidad de error es muy baja.
 - **Corrección de caracteres ASCII.**

- Generación de un código de Hamming
 - Se deben insertar **bits de paridad par**, pero estos se insertarán sólo en las posiciones que sean potencia de 2 (el primer bit, el segundo, el cuarto, el octavo...)
 - **Ejemplo:** (D= bit de datos, P= bit de paridad)

...DDDDPDDDDDDDDPDDDPDPP

- En el ejemplo, los bits de paridad expuestos son el 1, 2, 4, 8, 16 (de derecha a izquierda).
- Se puede calcular el número de datos que se pueden codificar con **p bits de paridad**:

$$n^{\circ} \text{ bits de datos} = 2^p - p - 1$$

Ejemplo: Con 3 bits de paridad $\rightarrow 2^3 - 3 - 1 = 4$ bits de datos

- Generación de un código de Hamming
- También se puede calcular el número total de bits que necesitaremos si utilizamos **p bits de paridad**:

$$n^{\circ} \text{ bits} = 2^p - 1$$

Ejemplo: Con 3 bits de paridad $\rightarrow 2^3 - 1 = 7$ bits

- Definiremos un **código de Hamming (n, k)** como un código de Hamming que utiliza un total de **n** bits, de los cuales **k** son para datos.
- Ejemplo: Código de Hamming (7, 4). Mensajes de **n=7** bits de los cuales **k=4** serán de datos:

DDDPDPP

– Generación de un código de Hamming

– La paridad se calcula:

- **Para el bit de paridad 1** (posición 1): Desde él mismo, 1 bit sí, uno no, 1 bit sí, uno no...
- **Para el bit de paridad 2** (posición 2): Desde él mismo, 2 bits sí, dos no, 2 bits sí, dos no...
- **Para el bit de paridad 3** (posición 4): Desde él mismo, 4 bits sí, 4 no, 4 bits sí, 4 no...
- **Para el bit de paridad 4** (posición 8): Desde él mismo, 8 bits sí, 8 no, 8 bits sí, 8 no...

	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12	13	14	15
p1															
p2															
p3															

– Generación de un código de Hamming

- **Ejemplo de codificación** de un código de longitud **k=4** bits con un código de Hamming **(7,4)**

$$x = (x_4 x_3 x_2 x_1) \Rightarrow c = (x_4 x_3 x_2 p_3 x_1 p_2 p_1)$$

Ejemplo: x=(1101)

$$c = (1\ 1\ 0\ p_3\ 1\ p_2\ p_1)$$

Calculando p_3 con paridad par para **1 1 0** $p_3 \rightarrow p_3 = 0$

$$c = (1\ 1\ 0\ 0\ 1\ p_2\ p_1)$$

Calculando p_2 con paridad par para **1 1 0 0 1** $p_2 \rightarrow p_2 = 1$

$$c = (1\ 1\ 0\ 0\ 1\ 1\ p_1)$$

Calculando p_1 con paridad par para **1 1 0 0 1 1** $p_1 \rightarrow p_1 = 0$

$$c = (1\ 1\ 0\ 0\ 1\ 1\ 0)$$

- **Generación de un código de Hamming**
 - Un código de Hamming es un tipo particular de código lineal, por lo que también puede representarse mediante su forma matricial.
 - **¿Cómo calcular la matriz del código? Ejemplo para el código de Hamming (7,4).**

Tenemos que el mensaje a enviar x ocupa 4 bytes, distribuidos como:

$$x = (x_4 x_3 x_2 x_1) \Rightarrow c = (x_4 x_3 x_2 p_3 x_1 p_2 p_1)$$

La matriz generadora G deberá tener tamaño de $k=4$ filas y $n=7$ columnas.

- Generación de un código de Hamming
- ¿Cómo calcular la matriz del código? Ejemplo para el código de Hamming (7,4).

Las posiciones de los bits 3º, 5º, 6º y 7º son los bits del código, por lo que podemos diseñar parcialmente la matriz G:

$$(x_4 x_3 x_2 x_1) \cdot G = (x_4 x_3 x_2 p_3 x_1 p_2 p_1) \Rightarrow G = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & ? & 0 & ? & ? \\ 0 & 1 & 0 & ? & 0 & ? & ? \\ 0 & 0 & 1 & ? & 0 & ? & ? \\ 0 & 0 & 0 & ? & 1 & ? & ? \end{pmatrix}$$

- Generación de un código de Hamming
- ¿Cómo calcular la matriz del código? Ejemplo para el código de Hamming (7,4).

Para el bit de paridad p_3 , sabemos que debe tomar paridad par con los bits desde el 4º hasta el 7º. Es decir, consigo mismo y con los bits del código x_4 , x_3 y x_2 .

Podemos rellenar la columna de la matriz para calcular p_3 :

$$p_3 = x_4 + x_3 + x_2$$

$$(x_4 x_3 x_2 x_1) \cdot G = (x_4 x_3 x_2 p_3 x_1 p_2 p_1) \Rightarrow G = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & ? & ? \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & ? & ? \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & ? & ? \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & ? & ? \end{pmatrix}$$

- Generación de un código de Hamming
- ¿Cómo calcular la matriz del código? Ejemplo para el código de Hamming (7,4).

Para el bit de paridad p_2 , sabemos que debe tomar paridad par con los bits 2º (él mismo), 3º, 6º y 7º. Es decir, con los bits del código x_1, x_3 y x_4 .

Podemos rellenar la columna de la matriz para calcular p_2 :

$$p_2 = x_4 + x_3 + x_1$$

$$(x_4 x_3 x_2 x_1) \cdot G = (x_4 x_3 x_2 p_3 x_1 p_2 p_1) \Rightarrow G = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & ? \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & ? \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & ? \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & ? \end{pmatrix}$$

- Generación de un código de Hamming
- ¿Cómo calcular la matriz del código? Ejemplo para el código de Hamming (7,4).

Para el bit de paridad p_1 , sabemos que debe tomar paridad par con los bits 1º (él mismo), 3º, 5º y 7º. Es decir, con los bits del código x_1, x_2 y x_4 .

Podemos rellenar la columna de la matriz para calcular p_1 :

$$p_1 = x_4 + x_2 + x_1$$

$$(x_4 x_3 x_2 x_1) \cdot G = (x_4 x_3 x_2 p_3 x_1 p_2 p_1) \Rightarrow G = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \end{pmatrix}$$

- Generación de un código de Hamming
- Codificación utilizando la matriz generadora del código.

Ejemplo: $x=(1101)$

$$c = x \cdot G = (1101) \cdot G = (1 \ 1 \ 0 \ 0 \ 1 \ 1 \ 0)$$

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

– Generación de un código de Hamming

Ya tenemos la matriz generadora (llamémosla ahora G') del código de Hamming (7,4).

Observamos cómo la distancia del código es de $d=3$ (3 bits a 1 en cada fila). Por tanto, verificamos que el código lineal puede corregir errores de 1 bit.

$$G' = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \end{pmatrix}$$

Podemos ver el código de Hamming como un código lineal. Sin embargo, esta matriz no está en forma canónica $G = [I \ P]$

Podemos transformarla a forma canónica permutando columnas.

- Generación de un código de Hamming
- ¿Cómo calcular la matriz del código? Ejemplo para el código de Hamming (7,4).

La permutación de columnas de la matriz únicamente afecta a la permutación de bits dentro del código → Se generan códigos equivalentes, diferentes pero con las mismas propiedades.

Permutamos las columnas de G' para calcular G en forma canónica.

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

- Generación de un código de Hamming
- Codificación utilizando la matriz generadora del código en forma canónica.

Ejemplo: $x=(1101)$

$$c = x \cdot G = (1101) \cdot G = (0 \ 1 \ 0 \ 1 \ 1 \ 0 \ 1)$$

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

Podemos observar que el único cambio efectuado es la permutación de los bits del código resultante (el que tiene la redundancia).

– Decodificación de un código de Hamming

- Volvamos a nuestra matriz original generadora del código **C** de Hamming (7,4).

$$G(C) = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \end{pmatrix}$$

- **¿Cómo decodificar?** Basta con comprobar los bits asociados al código de bloque original (en este caso, los bits 3º, 5º, 6º y 7º)
- Se recibe $c' = (1\ 1\ 0\ 0\ 1\ 1\ 0) \rightarrow$ se decodifica **(1101)**
- **¿Cómo saber si hay errores en la transmisión?** Con la matriz de control de paridad $H(C)$.

– Decodificación de un código de Hamming

– Cálculo de la matriz de control de paridad $H(C)$:

– Muy sencillo:

1. Basta con incluir tantas columnas como bits de paridad.
2. Tantas filas como longitud del código (n).
3. Cada columna va asignada a un bit de paridad. **Se asignan de izquierda a derecha de menor a mayor:**

Ejemplo del código (7,4):

$$H(C) = \begin{pmatrix} ? & ? & ? \\ ? & ? & ? \\ ? & ? & ? \\ ? & ? & ? \\ ? & ? & ? \\ ? & ? & ? \\ ? & ? & ? \end{pmatrix} \begin{matrix} p_3 & p_2 & p_1 \end{matrix}$$

– Decodificación de un código de Hamming

– Cálculo de la matriz de control de paridad $H(C)$:

4. Por último, se rellenan las filas con los bits asignados para cada paridad, según el código diseñado.

Ejemplo del código (7,4):

$$H(C) = \begin{matrix} x_7 \\ x_6 \\ x_5 \\ x_4 \\ x_3 \\ x_2 \\ x_1 \end{matrix} \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{matrix} p_3 \\ p_2 \\ p_1 \end{matrix}$$

- Decodificación de un código de Hamming
 - Cálculo del síndrome:
 - El síndrome se calcula multiplicando el código recibido c' por la matriz: $s(c') = c' \cdot H(C)$

Ejemplo del código (7,4):

Se recibe $c' = (1100110)$

$$c' \cdot H(C) = (1100110) \cdot H(C) = (1100110) \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} = (000)$$

Síndrome (000) = No hay errores

- Decodificación de un código de Hamming
 - Cálculo del error:
 - En **códigos de Hamming**, por cómo está diseñada $H(C)$, el síndrome proporciona una cadena de bits que se pueden interpretar como un número entero.
 - Este número indica el bit en el que se recibe el error.
 - **¡No necesitamos tablas de síndromes!**

Ejemplo del código (7,4):

Se envía $c = (1100110)$

Se recibe $c' = (110110)$

$$c' \cdot H(C) = (1110110) \cdot H(C) = (1110110) \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} = (101)$$

Según el síndrome, el error está en el bit 5

Error $e = (0010000)$

Corrección: $c = c' - e = (1110110) - (0010000) = (1100110)$

– Decodificación de un código de Hamming

– Cálculo del error:

Otro ejemplo. Se envía $c = (1100110)$
Se recibe $c' = (1100100)$

Según el síndrome, el error está en el bit 2

Error $e = (0000010)$

Corrección: $c = c' - e = (1100100) - (0000010) = (1100110)$

$$c' \cdot H(C) = (1100100) \cdot H(C) = (1100100) \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} = (010)$$

– Decodificación de un código de Hamming

– Cálculo del error:

Otro ejemplo. Se envía $c = (1100110)$
Se recibe $c' = (0100110)$

Según el síndrome, el error está en el bit 7

Error $e = (1000000)$

Corrección: $c = c' - e = (0100110) - (1000000) = (1100110)$

$$c' \cdot H(C) = (0100110) \cdot H(C) = (0100110) \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} = (111)$$

- Decodificación de un código de Hamming para detección de 2 errores
- Se incluye un último bit de paridad en la matriz generadora

En nuestro ejemplo de código Hamming (7,4):

$$G(C) = \left(\begin{array}{ccccccc|c} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & 1 \end{array} \right)$$

Al decodificar:

- Si el síndrome es 0 y el último bit de paridad es correcto, no hay errores.
- Si el bit de paridad está mal, hay error en un bit. Decodificar normalmente.
- Si el síndrome es distinto de 0 y la paridad está bien, entonces hay un número par de errores. No se decodifica.

1. **Modelo para transmisión de datos en canales con ruido**
2. **Teorema de Shannon para la codificación con ruido**
3. **Teorema de Hamming para la corrección de errores**
4. **Códigos lineales**
5. **Códigos de Hamming**
6. **Códigos cíclicos**
7. **Ejemplo de diseño de códigos cíclicos**

- Los **códigos cíclicos** pertenecen a la familia de **códigos lineales**,
- Un código se dice cíclico si, al rotar 1 posición una palabra del código, la palabra resultante también pertenece al código.

– Ejemplo:

- Supongamos una palabra del código cíclico **C** de longitud **n**:

$$c = (c_1 c_2 c_3 \dots c_n)$$

Entonces, la palabra **b** resultante de rotar **c** una posición, también es del código:

$$b = (c_n c_1 c_2 c_3 \dots c_{n-1})$$

- Como un código cíclico es también un código lineal, tienen una **matriz generadora G**.
- **¿Porqué se llaman códigos cíclicos?**
 - Si una palabra pertenece al código, entonces un desplazamiento a izquierda o derecha de la palabra también es otra palabra del código.
- **Ejemplo:**

Si (1001101) es palabra del código, entonces
(1100110) también es palabra del código.

- La matriz generadora del código **C**, **G(C)**, se obtiene también a partir de un polinomio **g(x)**, que también se llama **polinomio generador**.
- Este polinomio es de la forma:

$$g(x) = x^{n-k} + \dots + 1$$

donde **n** es la longitud de la palabra y **k** el número de bits del código de bloque original (hay **k** bits de datos en el código cíclico).

- Los coeficientes del polinomio **g(x)** están en \mathbb{Z}_2 , el conjunto $\{0, 1\}$
- Si conocemos el polinomio generador, es fácil construir la matriz generadora **G**.

- De este modo, las palabras de un código también se representan como polinomios.
- Sea la palabra $c=(c_0 \ c_1 \ c_2 \ c_3 \ ... \ c_n)$, entonces también se puede representar como el polinomio.

$$c(x)= c_0 +c_1x +c_2x^2 +c_3x^3 +... +c_nx^n$$

- También se modelan como polinomios los códigos de bloque iniciales a transformar a código cíclico. Si, por ejemplo, tenemos un código de bloque \mathbf{b} de k bits ($b_0, b_1, b_2, ..., b_{k-1}$) que queremos pasar a un código $\mathbf{c(x)}$ cíclico, se calcularía como:

$$c(x)= b(x)*g(x)$$

Donde $\mathbf{b(x)}$ es el polinomio modelado en el código de bloque inicial:

$$b(x)= b_0 + b_1x + b_2x^2 +...+ b_{k-1} x^{k-1}$$

—

- Realmente, es lo mismo que veníamos haciendo hasta ahora, con la salvedad de que el modelo subyacente del código que ahora representamos utiliza polinomios como mecanismos de representación:
- **Ejemplo: Código de bloque b de tamaño $k=4$**

$b=(b_0 \ b_1 \ b_2 \ b_3)$

→ Ejemplo de palabra: (0101)

→ Polinomio asociado: $b(x)= x + x^3$

¿Cómo diseñamos polinomios generadores para un código?

Asumiremos códigos de longitud n con un número de bits de datos k (códigos cíclicos $C(n,k)$).

- ¿Cómo diseñamos polinomios generadores para un código?

Suponiendo un **código $C(n,k)$** , los polinomios generadores candidatos son aquellos que sean **factores de x^n+1** .

Nunca deberán tener un grado superior a $n-k$

Ejemplo: Para cualquier código $(7, k)$, sus polinomios generadores deberán ser factores de x^7+1 .

Factorizamos $x^7+1 \rightarrow x^7+1 = (x+1) \cdot (x^3+x+1) \cdot (x^3+x^2+1)$

- ¿Cómo diseñamos polinomios generadores para un código?

Suponiendo un **código $C(n,k)$** , los polinomios generadores candidatos son aquellos que sean **factores de x^n+1** .

Nunca deberán tener un grado superior a $n-k$

Ejemplo: Para cualquier código $(7, k)$, sus polinomios generadores deberán ser **factores de x^7+1** .

Factorizamos $x^7+1 \rightarrow x^7+1 = (x+1) \cdot (x^3+x+1) \cdot (x^3+x^2+1)$

Potenciales polinomios generadores
para códigos $(7,1)$ y $(7,4)$,
respectivamente

– ¿Cómo diseñamos polinomios generadores para un código?

Si quisiésemos diseñar un $(7,3)$, bastaría con multiplicar los factores entre sí para dar un polinomio de grado $7-3=4$.

$$x^7+1 = (x+1) \cdot (x^3+x+1) \cdot (x^3+x^2+1)$$

$$(x+1) \cdot (x^3+x+1) = x^4+x^3+x^2+x$$

$$(x+1) \cdot (x^3+x^2+1) = x^4+x^2+x+1$$

Potenciales polinomios generadores
para códigos $(7,3)$

¿Cómo codificamos con un código cíclico?

Basta con multiplicar el polinomio del código de bloque inicial, $b(x)$, por el polinomio generador: $c(x) = b(x) * g(x)$

– ¿Cómo codificamos con un código cíclico?

Ejemplo: Codificación del mensaje original $b=(1001)$ en un código $C(7, 4)$ con el polinomio generador $g(x)=x^3+x^2+1$.

$$b = (1001) \rightarrow b(x) = x^3 + 1$$

$$\begin{aligned} c(x) &= b(x) * g(x) = (x^3 + 1)(x^3 + x^2 + 1) = \\ &= x^3(x^3 + x^2 + 1) + \\ &+ 0*(x^3 + x^2 + 1) + \\ &+ 0*(x^3 + x^2 + 1) + \\ &+ 1*(x^3 + x^2 + 1) = \\ &= x^6 + x^5 + x^3 + \\ &+ x^3 + x^2 + 1 = x^6 + x^5 + (x^3 + x^3) + x^2 + 1 = \\ &= x^6 + x^5 + x^2 + 1 \end{aligned}$$

$c(x) = x^6 + x^5 + x^2 + 1 \rightarrow c = (1100101) \rightarrow$ (**NOTA:** se cogen los coeficientes del polinomio)

A continuación estudiamos diferentes tipos de códigos cíclicos.

– ¿Cómo decodificamos con un código cíclico?

Dividimos el código por el polinomio generador

$$b(x) = c(x) / g(x)$$

Ejemplo: $c = (1100101) \rightarrow c(x) = x^6 + x^5 + x^2 + 1$

$$c(x) / g(x) = (x^6 + x^5 + x^2 + 1) / (x^3 + x^2 + 1) \rightarrow b(x) = (x^3 + 1)$$

Decodificamos $c(x)$ como $b(x)$

$$b(x) = (x^3 + 1) \rightarrow \text{Mensaje original } b = (1001)$$

1. Modelo para transmisión de datos en canales con ruido
2. Teorema de Shannon para la codificación con ruido
3. Teorema de Hamming para la corrección de errores
4. Códigos lineales
5. Códigos de Hamming
6. Códigos cíclicos
7. **Ejemplo de diseño de códigos cíclicos**

- Los **códigos BCH** pertenecen a la familia de **códigos cíclicos**, **subconjunto de códigos lineales**.
- Operan bajo las siguientes condiciones:
 - La longitud del código debe tener **$n=2^m-1$ bits, con $m \geq 3$**
 - Así, se pueden utilizar **k bits de datos, con $k \geq n-m \cdot t$**
 - **Son capaces de corregir t errores.**
 - Como hay **k bits de datos**, entonces hay **$n-k$ bits de redundancia.**
- Notaremos a un código BCH como código BCH **(n, k, t)** .
- **Ejemplos:**
 - **Código BCH $(7, 4, 1)$** \rightarrow 7 bits totales, con 4 de datos. Corrige 1 error.
 - **Código BCH $(15, 11, 1)$** \rightarrow 15 bits totales, 11 para datos. Corrige 1 error.
 - **Código BCH $(15, 7, 2)$** \rightarrow 15 bits totales, 7 para datos. Corrige 2 errores.
 - **Código BCH $(15, 5, 3)$** \rightarrow 15 bits totales, 5 para datos. Corrige 3 errores.

- Como son códigos cíclicos, tienen un **polinomio generador**.

- **Ejemplos:**

- **Código BCH (7, 4, 1)** $\rightarrow p(x) = x^3 + x + 1$
 - Corrige 1 error $\rightarrow 2 \cdot 1 + 1 = 3$ bits de paridad
- **Código BCH (15, 11, 1)** $\rightarrow p(x) = x^4 + x + 1$
 - Corrige 1 error $\rightarrow 2 \cdot 1 + 1 = 3$ bits de paridad
- **Código BCH (15, 7, 2)** $\rightarrow p(x) = x^8 + x^7 + x^6 + x^4 + 1$
 - Corrige 2 errores $\rightarrow 2 \cdot 2 + 1 = 5$ bits de paridad
- **Código BCH (15, 5, 3)** $\rightarrow p(x) = x^{10} + x^8 + x^5 + x^4 + x^2 + x + 1$
 - Corrige 3 errores $\rightarrow 2 \cdot 3 + 1 = 7$ bits de paridad

- Los códigos BCH se estudian como una **generalización de los códigos de Hamming para corrección de múltiples errores.**
- **Generación de polinomios generadores de códigos BCH:**
 - Se toman las raíces del polinomio x^n-1 , con **coeficientes módulo 2**, donde n es la longitud de las palabras del código.
 - Tienen unas propiedades que hacen que el polinomio generador para un código sea único.
 - Ejemplo para códigos de longitud $n=3$

$$x^3-1 = (x+1)(x^2 + x + 1) = x^3+x^2+x+x^2+x+1$$

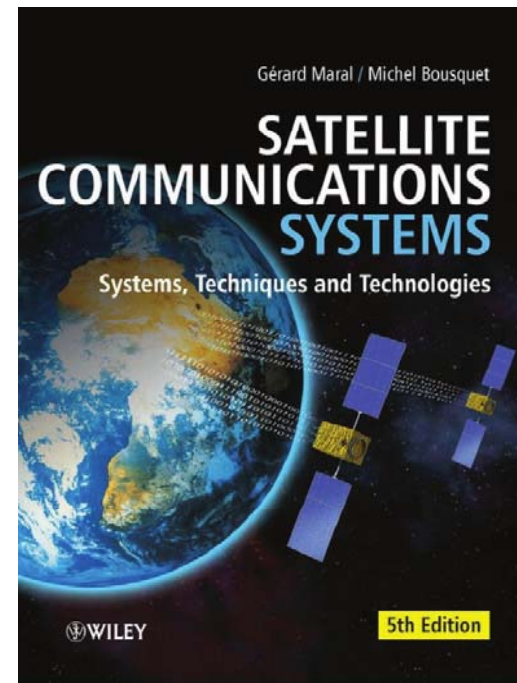
- Debido a su robustez, son ampliamente utilizados en:

Comunicaciones por satélite (incluida TV por satélite).

Codificación de DVDs

Control de errores de discos duros

Comunicaciones con sondas espaciales



- Los **códigos de Reed-Muller** pertenecen a la familia de **códigos cíclicos, subconjunto de códigos lineales**.
- Notaremos a un código Reed-Muller como código **RM(r, m)**.
 - Esto quiere decir “**Código Reed-Muller de orden r y longitud 2^m** (las palabras del código tendrán longitud 2^m)”.
 - **Debe cumplirse siempre la siguiente condición:**

$$0 \leq r \leq m$$

- Propiedad: La **distancia** de un código RM(r, m) es **$d=2^{m-r}$**
- **Ejemplos:**
 - RM(0,0) \rightarrow Palabras de longitud $2^0=1 \rightarrow$ código {0, 1}
 - RM(0,1) \rightarrow 2 palabras de longitud 2 \rightarrow código {00, 11}
 - RM(1, 1) \rightarrow 4 palabras de longitud 2 \rightarrow {00, 01, 10, 11}

- La definición de un código de Reed-Muller se realiza de forma recursiva.

Partiendo de los casos base y general:

$RM(0, m) = \{ (0)^m, (1)^m \} \rightarrow 2$ palabras de longitud m

$RM(r, m) = \{ \{x, x+y\} \mid x \text{ está en } RM(r, m-1) \text{ e } y \text{ está en } RM(r-1, m-1) \}$

- **Ejemplos:** Supongamos ya conocidos los códigos $RM(1, 1)$ y $RM(0, 1)$
 - $RM(0, 1) \rightarrow 2$ palabras de longitud 2 \rightarrow código $\{00, 11\}$
 - $RM(1, 1) \rightarrow 4$ palabras de longitud 2 $\rightarrow \{00, 01, 10, 11\}$

¿Cómo se calcularía el código $RM(1, 2)$

$RM(1, 2) = \{ \{x, x+y\} \mid x \text{ está en } RM(1, 1) \text{ e } y \text{ está en } RM(0, 1) \}$

$RM(1, 2) = \{ (x, x+y) \mid x \text{ está en } \{00, 01, 10, 11\} \text{ e } y \text{ está en } \{00, 11\} \}$

- La definición de un código de Reed-Muller por su matriz generadora.
- Como RM son códigos cíclicos y estos, a su vez, son códigos lineales, tienen una matriz generadora $G(C)$.
- El cálculo de esta matriz generadora también se realiza de forma recursiva. Por simplicidad a la hora de la definición, notaremos $\mathbf{G}(r,m)=\mathbf{G}(C)$:

$$G(r, m) = \begin{pmatrix} G(r, m-1) & G(r, m-1) \\ 0 & G(r-1, m-1) \end{pmatrix}$$

- Con los casos particulares:

$$G(0, m) = (1)^m$$

$$G(m, m) = \begin{pmatrix} G(m-1, m) \\ 0\dots 01 \end{pmatrix}$$

- La definición de un código de Reed-Muller por su matriz generadora.

- Ejemplo: Matriz generadora de $R(0,1)$

$$G(0,1) = \begin{pmatrix} 1 & 1 \end{pmatrix}$$

- Ejemplo: Matriz generadora de $R(1,1)$

$$G(1,1) = \begin{pmatrix} G(0,1) \\ 0 \dots 01 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}$$

- Ejemplo: Matriz generadora de $R(1,2)$

$$G(1,2) = \begin{pmatrix} G(1,1) & G(1,1) \\ 0 & G(0,1) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 1 \end{pmatrix}$$

- La definición de un código de Reed-Muller por su matriz generadora.
- Ejemplo: Matriz generadora de $R(2,2)$

$$G(2,2) = \begin{pmatrix} G(1,2) \\ 0 \dots 01 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

- Ejemplo: Matriz generadora de $R(1,3)$

$$G(1,3) = \begin{pmatrix} G(1,2) & G(1,2) \\ 0 & G(0,2) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

- Otros códigos cíclicos:
 - Códigos de Reed-Solomon
 - Tipo de códigos BCH
 - Códigos Goppa
 - Basados en propiedades geométricas de los polinomios.



Universidad de Granada

decsai.ugr.es

Teoría de la Información y la Codificación

Grado en Ingeniería Informática

Tema 5.- Teoría y desarrollo de códigos detectores y correctores de errores.



DECSAI

**Departamento de Ciencias de la
Computación e Inteligencia Artificial**