

ETSETB
Curso 2005-06 Primavera
EXAMEN DE TRANSMISIÓN DE DATOS
6 de junio de 2006

PUBLICACIÓN DE NOTAS PROVISIONALES: 9/06/2006
FECHA LÍMITE PARA LAS ALEGACIONES: 13/06/2006
PUBLICACIÓN DE NOTAS DEFINITIVAS: 16/06/2006
NOTAS IMPORTANTES:

- Toda hoja de respuestas que no esté completamente identificada será anulada.
- La numeración en la hoja de respuestas es la de la izquierda (*correlativas*)
- No se responderá a ninguna pregunta sobre el enunciado. El alumno responderá según su criterio pudiendo realizar las alegaciones que considere oportunas por escrito en la secretaría de la ETSETB a partir de la publicación de las calificaciones provisionales y hasta el plazo arriba indicado. En ellas debe consignarse OBLIGATORIAMENTE el DNI y el código de la prueba.
- Queda expresamente PROHIBIDO EL USO DE CUALQUIER DISPOSITIVO DE COMUNICACIÓN. El INCUMPLIMIENTO DE ESTA NORMA SUPONDRÁ LA EXPULSIÓN DEL EXAMEN.

CÓDIGO DE LA PRUEBA: 230 11510 00 0

1. En un sistema de transmisión de datos se emplea un código binario lineal y sistemático Cod(5,2) generada por el polinomio $D^3 + D^2 + 1$. El sistema de decisión entrega al decodificador de canal el bloque con errores ($a \neq b \neq 0$). Los valores más verosímiles de a , b y c son respectivamente:

- a) $a=0, b=1, c=1$
 b) $a=1, b=0, c=1$
 c) $a=1, b=1, c=0$
 d) $a=0, b=0, c=1$

B_{canal}	B_{decod}	$D^r X(\theta)$	$R(D)$	$\bar{Y}(D)$	\bar{Y}
(0,1)	1	D^3	D^3+1	D^3+D+1	(0,1,1,0,0)
(1,1,0)	D	D^4	D^4+D+1	D^4+D^3+D+1	(1,0,1,1,0,0)

$$\begin{array}{c} D^3 \\ D^2+1 \end{array} \quad | \quad \begin{array}{c} D^3+D^2+1 \\ 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{c} D^4 \\ D^3+D+D \\ D+1 \end{array} \quad | \quad \begin{array}{c} D^3+D^2+1 \\ D+1 \end{array}$$

Código:

$\left\{ \begin{array}{l} 00000 \\ 01101 \\ 10111 \\ 11010 \end{array} \right.$

$$\bar{Y} = (1 \ a \ b \ c \ 0)$$

$$\frac{D^3+D^2+1}{D^2+D+1}$$

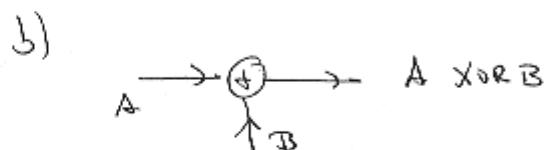
$$\begin{cases} a=1 \\ b=0 \\ c=1 \end{cases} \Rightarrow b)$$

2. Sean A y B dos fuentes binarias sin memoria donde $H(A)$ tiene entropía máxima. Se puede afirmar que:

- a) $H(B/A) < H(A)$
- b) $H(A \text{ XOR } B) = H(A)$
- c) $H(A;B) = 0$
- d) Ninguna de las anteriores

$$H(A) = 1$$

a) $H(B/A) < H(A)$ no necesariamente



$$H(A \oplus B) = H(A) \quad \text{si } H(A) \text{ máx.}$$

CIERTO

c) $I(A;B) = 0$ no necesariamente.

4. En Z_{35} , la inversa de 25 es:

- a) 30
- b) 1
- c) 3
- d) Ninguna de las anteriores

Z_{35} anillo conmutativo.

$$\exists \bar{a}^{-1} \in Z_{35} \quad \text{s.t.} \quad \text{m.c.d.}(\bar{a}, 35) = 1$$

En este caso

$$\text{m.c.d.}(25, 35) = 5 \neq 1 \Rightarrow \nexists \bar{a}^{-1}$$

3. Para un receptor con $S/N=10$ y una fuente ternaria sin memoria con probabilidad de emisión de los símbolos $1/2$, $1/8$ y $3/8$ respectivamente, el ancho de banda mínimo necesario para poder transmitir 1000 símbolos por segundo de dicha fuente sin pérdidas es:

- a) 406 Hz
- b) 528 Hz
- c) 1748 Hz
- d) Ninguna de las anteriores

$$\sqrt{F} \leq C = W \cdot \log_2 (1 + S/N)$$

$$\left[\frac{\text{bits}}{\text{seg}} \right] \sqrt{F} = \frac{L}{T_F} \left[\frac{\text{bits}}{\text{seg}} \right]$$

$$L \geq H$$

El mínimo será

$$\frac{H}{T_F} = W \log_2 (1 + S/N)$$

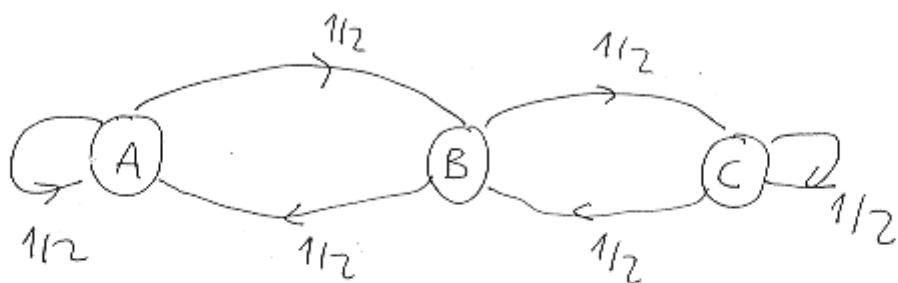
$$W = \frac{H}{T_F \cdot \log_2 (1 + S/N)} = \frac{\sqrt{F} \cdot H}{\log_2 (1 + S/N)} \Rightarrow \frac{406 \text{ Hz}}{\uparrow}$$

$$H = \frac{1}{2} \log_2 2 + \frac{1}{8} \log_2 8 + \frac{3}{8} \log_2 3/3 = 2 - \frac{3}{8} \log_2 3$$

5. Sea una fuente $F = \{A, B, C\}$, con las siguientes probabilidades condicionadas:
 $P(A/A)=P(C/C)=0.5$,
 $P(A/C)=P(C/A)=0$,
 $P(A/B)=P(C/B)=0.5$.

La eficiencia de una codificación de Huffman de F vale:

- a) 1
- b) 0.75
- c) 0.6
- d) Ninguna de las anteriores



$$H(F) = P(A) H(F|A) + P(B) H(F|B) + P(C) H(F|C)$$

$$H(F|A) = H(F|B) = H(F|C) = H(1_h) = 1$$

$$H(F) = 1$$

$$\text{Huffman} \quad A \rightarrow 0 ; \quad B \rightarrow 10 ; \quad C \rightarrow 11$$

$$\bar{l} = 1 \cdot \frac{1}{3} + 2 \cdot \frac{2}{3} = \frac{5}{3}$$

$$\boxed{E = \frac{H(F)}{\bar{l}} = \frac{1}{\frac{5}{3}} = \frac{3}{5} = 0'6}$$

Nota:

$$\left. \begin{array}{l} \frac{1}{2} P_A = \frac{1}{2} P_B \\ \frac{1}{2} P_B = \frac{1}{2} P_C \end{array} \right\} P_A = P_B = P_C = 1/3$$

5. Para un código con capacidad correctora 5, puede asegurarse que:

- a) La distancia mínima es al menos 12
- b) La razón (k/n) es mayor que 0.1
- c) La redundancia es mayor o igual que 10
- d) Ninguna de las anteriores

a) $d_{\min} = 11 \rightarrow \text{FALSO}$ $d_{\min} > 2e + 4 = 14$

b) No. - POR EJEMPLO EL CÓDIGO DE REPETICIÓN $(M, 1)$ TIENE $e=5$ $R = \frac{1}{11} < 0'1$

c) SI \rightarrow COTA DE SINGLETON

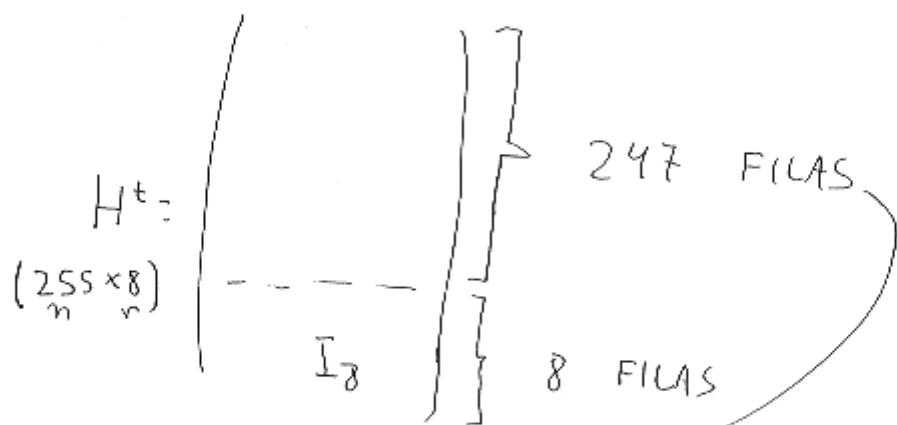
$$r \geq 2 \cdot e = 40$$

$$e = 5$$

7. El número de códigos binarios de Hamming estéticamente distintos para $n=255$ vale:

- a) $8!$
- b) 255
- c) $247!$
- d) Ninguna de las anteriores

$$n = 255 \Rightarrow r = 8, k = 247$$

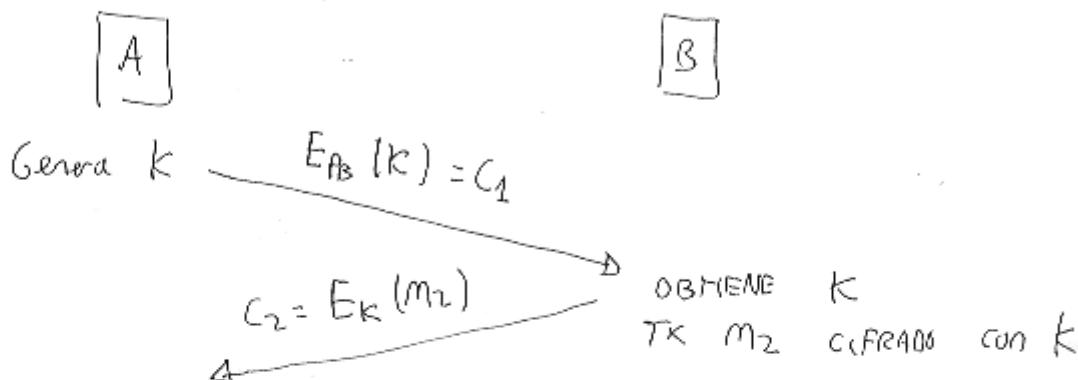


PERMUTACIONES DE 247 VECTORES
DE 8 componentes: $247!$

Versión 1

6. Dos usuarios A y B ofrecen confidencialidad a sus comunicaciones mediante un cifrado de Vernam. La clave de cifrado k es generada por A y enviada a B utilizando un cifrado RSA (la clave pública de B vale $N_B=187=13 \cdot 17$; $e_B=7$), generándose el criptograma C_1 . Posteriormente B descifra k y cifra el mensaje M_2 , obteniendo el criptograma C_2 . Conocidos $C_1=00000011$ y $C_2=11110001$ (mayor peso a la izquierda), calcule el valor de M_2 .

- a) 00110011
b) 01000101
c) 11100111
d) Ninguna de las anteriores



• CLAVE PRIVADA DE B

$$\phi(N_B) = 160 \quad \text{y } d_B = k \cdot 160 + 1$$

$\underbrace{e_B}_{\text{es}} \quad \boxed{d_B = 23}$

$$k = C_1^{d_B} \bmod N_B = 3^{23} \bmod 187 = 181$$

$$k = 10110101$$

VERNAN - $m_i = c_i \oplus k_i$

$$\begin{aligned} M_2 &= C_2 \oplus k = 11110000 \oplus 10110101 \\ &= \boxed{01000101} \end{aligned}$$

9. Alicia envía un mensaje m a Bob con la clave $e_1=4837$ y $n=pq=360671$ y también a Berta con la clave $e_2=9889$ y $n=360671$. Se consigue descifrar:

- a) con la inversa de $(e_1 + e_2)\text{mod}\Phi(n)$
- b) con la inversa del $\text{mcd}(e_1, e_2)\text{mod}\Phi(n)$
- c) únicamente con las inversas de e_1 y de $e_2\text{mod}\Phi(n)$
- d) Ninguna de las anteriores

Ataque de módulo común:

$$c_1^x c_2^y = m \equiv m \pmod{n} \quad \text{si } \text{mcd}(e_1, e_2) = 1 = xe_1 + ye_2$$

pero: $9889 \quad 4607 \quad 275 \quad 132 \quad \boxed{11} \circ$

- Si $x=1, y=1$ se cuenta la inversa de $(e_1 + e_2) = 14696$, un número par y $\Phi(n) = (p-1)(q-1)$ también es par → no existe la inversa.
- Como e_1 y e_2 son primos con $\Phi(n)$, el $\text{mcd}(e_1, e_2) = 11$ es primo con $\Phi(n)$ → existe la inversa y se consigue descifrar

⇒

10. Dados a, p, q coprimos, entonces $((a+b) \bmod p) + q - (a^{-1} \bmod p)$ es:

- (a) $q + (b \bmod p)$ si se calcula el $\text{res}(p+q)$
- b) 1 si se calcula el $(\bmod q)$
- c) $b + (q \bmod p)$ si se calcula el $(\bmod p)$ y $b < p$
- d) Ninguna de las anteriores

$$((ab) \bmod p)(a^{-1} \bmod p)q = ((aa^{-1}b) \bmod p + kp)q, \text{ algún } k.$$
$$= (b \bmod p)q + kpq.$$

- Si se calcula el $\bmod q$: $((b \bmod p)q + kpq) \bmod q = 0$.

- Si se calcula el $\bmod p$: $((b \bmod p)q + kpq) \bmod p = (bq) \bmod p$

$$= \underbrace{(b(q \bmod p))}_{\text{pues } q > p} \bmod p$$

- Si se calcula el $\bmod pq$: $((b \bmod p)q + kpq) \bmod pq = \underbrace{((b \bmod p)q)}_{\substack{\text{infinito} \\ \text{infinito}}} \bmod pq$

$= (b \bmod p)q$

⇒ (a).

11. Si n tiene k factores primos impares f_i con multiplicidad t_i , la función $\lambda(n)$ se define como el $\text{mcm}(\Phi(f_1^{t_1}), \Phi(f_2^{t_2}), \dots, \Phi(f_k^{t_k}))$ y se cumple que $m^{\lambda(n)} \equiv 1 \pmod{n}$ si y sólo si $\text{mcd}(m, n) = 1$. Para $n = 19 \cdot 43 \cdot 43$ se calcula el criptograma 127 como $m^e \pmod{n}$ con $e = 9851$, entonces:

- (a) $m = 19033$ y $d = 11$
- b) $e = 9851$ no es un valor válido
- c) El número de e distintas tal que $\text{mcd}(e, \Phi(n)) = 1$ reducidas mod $\lambda(n)$ no coincide con las e tal que $\text{mcd}(e, \lambda(n)) = 1$
- d) Ninguna de las anteriores

$$\lambda(n) = \text{lcm}(18, 43 \cdot 42) = 3 \cdot 43 \cdot 42 = \\ = 5418$$

$$\Phi(n) = \phi(f_1^{t_1}) \cdot \phi(f_2^{t_2}) \cdots \phi(f_k^{t_k}) = \underbrace{\text{lcm}(\phi(f_1^{t_1}), \dots, \phi(f_k^{t_k}))}_{\lambda(n) = 5418} \underbrace{\text{mcd}(\phi(f_1^{t_1}), \dots, \phi(f_k^{t_k}))}_K$$

$\rightarrow \text{mcd}(e, \phi(n)) = 1 = xe + y\phi(n) = xe + yK\lambda(n)$, las mismas e reducidas

$\rightarrow \text{mcd}(e, \lambda(n)) = 1$, e es primo con los factores no comunes y con los comunes con menor exponente de $\phi(n)$ $\rightarrow e$ primo con $\phi(n)$.

\rightarrow c) falsa

			X	y	
9851	5418	1	11	-20	$d=11$, e primo con $\phi(n)$ y $\lambda(n)$
5418	4433	1	-9	11	$127^{11} \pmod{35131} = (84717)^2 \cdot 127^3 \pmod{35131}$
4433	985	4	2	-9	$= 30872 \cdot 10785 \pmod{35131}$
985	493	1	-1	2	
493	492	1	1	-1	$= 18033$
492	1	492	0	1	
			0		

\Rightarrow (a)

la inversa de e mod $\phi(n)$ es $d_2 = 10847$ y $d_2 \text{ mod } \lambda(n) = 11 = d$

12. La secuencia de punteros (4,6)D (2,3)A (3,3)C en dígitos decimales ha sido generada por un comprresor LZ77 con un buffer inicializado con BCBGBDC (más antiguo a la izquierda). La posición del buffer más próxima a los datos por codificar es la número 1. La secuencia que se ha comprimido contiene la cadena:

- a) BDCD
- b) DBAD
- c) BADC
- d) Ninguna de las anteriores

... 7 6 5 4 3 2 1
 ... BCB**C**BDC (4,6)D ... CB D C C **B**D (2,3)A
 ... B C B C B D C C
 ... B C B C B D C C B
 ... C B D C C B D
 ... B D C C B D C
 ... D C C B D C C
 ... C C B D C C B
 ... **C B D C C B D**

... C B D B
 C B D B D
 B D B D B
 D **B D B A** (3,3)C
 D B A D
 B A D B
 A D B A
[D B A C]

CB D C C B D **B D B A D B A C** → b)

13. Un código de Hamming (7,4) se ha extendido con 1 bit de paridad global para utilizarlo en un canal con una probabilidad de error de bit de 10^{-4} y una probabilidad de borrón de 10^{-3} . La probabilidad p de recibir 1 error y 1 borrón es:

- a) $p \geq 0,044 \cdot 10^{-3}$
- b) $0,044 \cdot 10^{-4} > p \geq 0,033 \cdot 10^{-3}$
- c) $0,033 \cdot 10^{-3} > p \geq 0,022 \cdot 10^{-3}$
- d) $0,022 \cdot 10^{-3} > p$

$$2 \cdot \binom{5}{2} p_e \cdot p_b (1 - (p_e + p_b))^5 = 2 \cdot \binom{8}{2} p_e^2 (1 - 2p_e)^6 \text{ con } p_b = p_e = 10^{-3}$$

$$= 0,055 \cdot 10^{-3} \rightarrow \text{a)}$$

14. A partir de un LFSR de 3 registros se ha generado la secuencia 00110100111010011101, entonces el polinomio de conexiones:

- a) tiene el término D^3 no nulo
- b) tiene el término D no nulo
- c) no existe para esta secuencia
- d) Ninguna de las anteriores

0011101 ; 0011101 ; 0011101 periodo 7. Como el LFSR tiene 3 registros, el polinomio de conexiones es de grado 3 y primitivo. Sólo pueden ser D^3+D+1 o D^3+D^2+1

$$\begin{aligned}1 \bmod (D^3+D+1) &= 1 \rightarrow 0 \\D &\equiv 0 \rightarrow 0 \\D^2 &\equiv 1 \rightarrow 1 \\D^3 &\equiv 0 \rightarrow 0, \text{ b) falsa.}\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}1 \bmod (D^3+D^2+1) &= 1 \rightarrow 0 \\D &\equiv 0 \rightarrow 0 \\D^2 &\equiv 1 \rightarrow 1 \\D^3 &\equiv 0 \rightarrow 1 \\D^4 &\equiv 1 \rightarrow 1 \\D^5 &\equiv 0 \rightarrow 0 \\D^6 &\equiv 1 \rightarrow 1 \rightarrow @ \\D^7 &\equiv 1 \text{ (se repite)}\end{aligned}$$

15. El polinomio de conexiones de un LFSR es $D^4 + D + 1$. Indica la Falsa:

- a) La secuencia generada es $D^{11} + D^8 + D^7 + D^5 + D^3 + D^2 + D + 1$
- b) La probabilidad de emitir un 0 es de $7/15$
- c) La secuencia generada tiene rafagas de cuatro 1's y tres 0's
- d) Alguna de las anteriores es falsa

$D^4 + D + 1$ es primitivo \rightarrow periodo $2^4 - 1 = 15$ y $p(0) = 7/15$ y $p(1) = 8/15$

b) cierta.

$$D^{15} + 1 \quad | \quad D^4 + D + 1$$

$$\therefore D^4 + D^8 + D^7 + D^5 + D^3 + D^2 + D + 1 \rightarrow \text{a) cierta}$$

$$\underline{\quad 0 \quad 0 \quad 0 \quad 1 \quad 0 \quad 0 \quad 1 \quad 1 \quad 0 \quad M \quad 1 \quad 1 \quad} \rightarrow \text{c) cierta}$$

d) es falsa.

16. Una fuente X emite los símbolos 0 y 1 y se sabe que la $P(0/1)=0.3$ y $P(1/0)=0.7$. Una segunda fuente Y independiente de la primera también emite los símbolos 0 y 1 pero la $P(0/1)=0.4$ y la $P(1/0)=0.6$. La entropía conjunta H es:

- a) $H \geq 1.95$
- b) $1.95 > H \geq 1.9$
- c) $1.9 \geq H \geq 1.86$
- d) $1.85 \geq H$

En ambas fuentes se cumple $P(0/1) = 1 - P(1/0)$ y como $P(0/0) = 1 - P(1/0)$ entonces $P(0/1) = P(0/0) = p_0$. Son fuentes sin memoria e independientes: $P(00) = 0.3 \cdot 0.4 = 0.12$

$$P(01) = 0.18$$

$$P(10) = 0.28$$

$$P(11) = 0.42$$

$$H(X_1Y) = -(0.12 \log_{\frac{1}{2}} 0.12 + 0.18 \log_{\frac{1}{2}} 0.18 + 0.28 \log_{\frac{1}{2}} 0.28 + 0.42 \log_{\frac{1}{2}} 0.42) = 1.8522 \text{ bits/símbolo.}$$

17. Un mensaje de 50 bits se envía por un canal BSC (Binary Symmetric Channel) con probabilidad de error en el bit $p = 10^{-3}$. Se utiliza un código corrector de errores 2-perfecto. Comparando la $p_{\text{err}}(\text{mensaje})$ sin protegerlo con la $p_{\text{err}}(\text{mensaje})$ residual de usuario, se ha reducido aproximadamente en:

- a) 50 veces
- b) 505 veces
- c) 2550 veces
- d) Ninguna de las anteriores

$$e=2$$

$$\text{Sin código canal} \rightarrow P_{\text{E-bit}} = 10^{-3}$$

Con código canal:

$$P_{\text{E-block}} = \sum_{i=e+1}^{50} \binom{n}{i} \cdot p^i \cdot (1-p)^{n-i} \approx \binom{50}{3} \cdot p^3 + \binom{50}{4} \cdot p^4 = \\ = 19600 \cdot 10^{-9} + 2'3 \cdot 10^{-7} = 1'98 \cdot 10^{-5}$$

$$P_{\text{E-bit}} = \left(\frac{5}{50} \right) \cdot P_{\text{E-block}} = 1'98 \cdot 10^{-6}$$

$e+1+2 = 5$ bits erróneos
 el código intenta corregir 2 errores y se equivoca.
 se excedió la capacidad corregora

$$\frac{10^{-3}}{1'98 \cdot 10^{-6}} = \frac{10^3}{1'98} = \boxed{505'05 \text{ veces}}$$

error: $\frac{10^{-3}}{1'98 \cdot 10^{-5}} \rightarrow P_{\text{E-bit (sin)}} = 50'50$
 $\rightarrow P_{\text{E-block (can)}}$

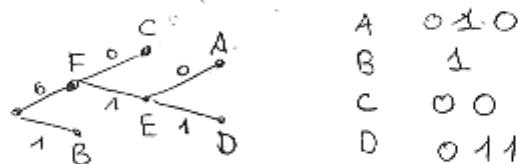
error: $\sum_{i=1}^{50} \binom{n}{i} p^i (1-p)^{n-i} \approx \binom{50}{1} \cdot p^1 = 50 \cdot p = 0'05 = P_{\text{E-block}}$
 $\frac{0'05}{1'98 \cdot 10^{-5}} \rightarrow P_{\text{E-block (sin)}} = 2551'02 \text{ veces}$
 $\rightarrow P_{\text{E-block (can)}}$

18. El alfabeto de una fuente consta de 4 símbolos con probabilidades $p(A)=0.2$, $p(B)=0.4$, $p(C)=0.3$, $p(D)=0.1$ y se utiliza un código Huffman binario. La fuente emite un mensaje de 10 símbolos. Se desea aleatorizar el mensaje utilizando un LFSR. El grado mínimo del polinomio de conexiones a utilizar es:

- a) 6
- b) 5
- c) 4
- d) Ninguna de las anteriores

Hay que calcular la longitud (media) en bits de los mensajes emitidos por la fuente que van a ser aleatorizados por el LFSR:

$$\begin{array}{lll} B \text{ } 0'4 & B \text{ } 0'4 & F \text{ } 0'6 \\ C \text{ } 0'3 & C \text{ } 0'3 \} & B \text{ } 0'4 \\ A \text{ } 0'3 \} & E \text{ } 0'3 \} & F \text{ } 0'6 \\ D \text{ } 0'1 \} & E \text{ } 0'3 & \end{array}$$



$$\begin{array}{ll} A & 0.2 \cdot 0 \\ B & 1 \\ C & 0.3 \\ D & 0.11 \end{array}$$

$$L_{\text{MAX}} = \frac{3 \text{ bits}}{\text{símbolo}}$$

Nota
No considerar L (2's bits símbolo)
Si no es el caso
porque es excluir A

$$\text{Mensaje}_{\text{MAX}} = 10 \cdot L_{\text{MAX}} = 30 \frac{\text{bits}}{\text{mensaje}}$$

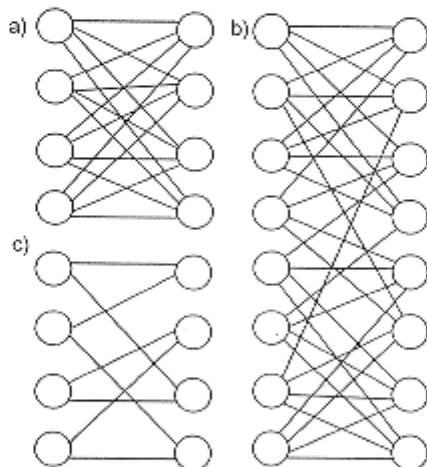
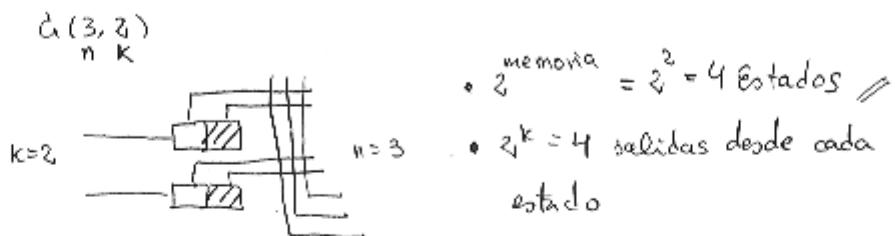
Se elegirá un CCO primitivo, y así $L_{\text{MAX}} = 2^n - 1$

$$2^n - 1 \geq 30 \rightarrow [n=5]$$

$n > \log_2 31 = 4.95$

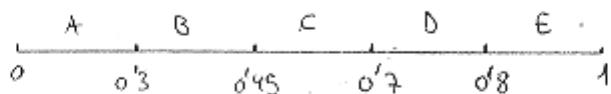
19. ¿Qué diagrama de enrejado puede corresponder con un codificador convolutional de tasa 2/3 y memoria 2?

- a) Figura A
- b) Figura B
- c) Figura C
- d) Ninguna de las anteriores



20. Una fuente emite 5 símbolos con las siguientes probabilidades: $p(A)=0.3$, $p(B)=0.15$, $p(C)=0.25$, $p(D)=0.1$, $p(E)=0.2$. Descodifíquese la secuencia de longitud 3 cuya palabra código es 0.20, si se ha utilizado un codificador aritmético.

- a) ACE
b) AAE
c) ACC
d) Ninguna de las anteriores



$$0.2 \in [0, 0.3) \Rightarrow A$$

$$\frac{0.2 - 0}{0.3} = 0.67 \in [0.45, 0.7) \Rightarrow C \quad ACE$$

$$\frac{0.67 - 0.45}{0.7 - 0.45} = 0.88 \in [0.8, 1] \Rightarrow E$$

$$\underline{\text{error}} \Rightarrow \frac{0.67 - 0.45}{0.45} = 0.48 \Rightarrow C \rightarrow ACC$$