



## Esercizio 1 (5 PUNTI)

Si consideri il codice di Hamming (7,4) caratterizzato dal polinomio generatore  $g(D)=D^3+D+1$ , e si supponga di aggiungere un'ottava cifra di parità complessiva in modo che il numero di uni risulti pari.

- 2 1) Determinare le parole del codice e la distanza minima. Quale è il potere correttore e rivelatore?
- 1 2) Considerando il codice di Hamming originale, se i bit codificati vengono trasmessi con forme d'onda antipodali in presenza di rumore AWGN, quali sono le prestazioni di un ricevitore in cui si prendessero decisioni binarie prima del decodificatore?
- 2 3) E quelle del ricevitore ottimo?

## Esercizio 2 (5 PUNTI)

Si consideri il codice convoluzionale a due stati con Rate 1/3 e con generatori (ottali) 2, 3, 1.

- 1 1) Disegnare lo schema a blocchi del codificatore, il diagramma di stato, il diagramma a traliccio, e la sequenza in uscita quando in ingresso si applichi la sequenza 010101100.
- 2 2) Ipotizzando che in ricezione (hard decision) a causa del rumore il bit ricevuto in nona posizione sia errato e tutti gli altri corretti, determinare, applicando l'algoritmo di Viterbi, la stima a massima verosimiglianza della sequenza trasmessa partendo da quella sequenza ricevuta.
- 2 3) Stimare la probabilità di errore sul bit che si può ottenere usando tale codice nell'ipotesi di *soft decision* in ricezione.

## Esercizio 3 (9 PUNTI)

Su di un canale lineare tempo-invariante, in presenza di rumore AWGN indipendente dal segnale, si trasmette una sequenza di simboli indipendenti ed equiprobabili  $a_k = \pm 1$  usando la forma d'onda  $s(t) = \sum_k a_k g(t-kT)$ .

Il canale di trasmissione, non ideale, introduce interferenza intersimbolica. All'uscita dal campionario in ricezione il canale discreto ha risposta all'impulso:  $h(n) = 0.5\delta(n+1) + \delta(n) + 0.2\delta(n-1)$ .

- 3 1) Si determini la risposta all'impulso dell'equalizzatore Zero-Forcing stabile che inverte il canale (se esiste), stimando la varianza del rumore in uscita dall'equalizzatore (si assuma che i campioni del rumore all'ingresso dell'equalizzatore siano indipendenti e con varianza  $\sigma^2$ ).
- 3 2) Si disegni la struttura di un equalizzatore con due prese Zero-Forcing ed una Decision-Feedback, e si determinino i relativi coefficienti. Si determini la caratteristica ingresso-uscita del sistema complessivo che include l'equalizzatore.
- 2 3) Con i valori dei coefficienti calcolati al punto precedente, quale è la varianza dell'interferenza intersimbolica residua?
- 1 4) Quale è la varianza del rumore in uscita dall'equalizzatore?

## Esercizio 4 (5+3 PUNTI)

Si consideri il codice TCM per modulazione d'ampiezza PAM a otto livelli (con mapping naturale) in cui i due bit meno significativi sono codificati usando un codice convoluzionale a quattro stati con Rate 1/2 e con generatori (ottali) 5, 2.

- 3 1) Quale è la struttura del codificatore, del trasmettitore e del ricevitore?
- 2 2) Tenendo conto delle transizioni parallele, quanti sono gli eventi errore a distanza minima e quanti bit di informazione errati producono? Che banda viene richiesta per trasmettere 10 Mb/s?
- 3 3) Si calcoli il guadagno asintotico rispetto ad una modulazione d'ampiezza PAM non codificata di pari efficienza spettrale, ed il valore di  $E_b/N_0$  richiesto per ottenere  $P(E) = 10^{-8}$ .

## DOMANDE (3 PUNTI)

- 1 D1. Descrivere la relazione che permette di rendere sistematico un codice lineare a blocco caratterizzato da un polinomio generatore  $g(D)$  che usato direttamente darebbe un codice non sistematico.
- 2 D2. Descrivere, servendosi di un semplice esempio, la differenza tra *hard decision* e *soft decision* per la decodifica di codici lineari a blocco.
- 3 D3. Descrivere il significato della funzione "Esponente di Errore" e del "Cut-off Rate".
- 3 D4. Descrivere in dettaglio la tecnica di equalizzazione adattativa MMSE che usa il metodo del gradiente stocastico nel caso di trasmissione di un segnale in banda-passante. Indicare come va scelto il passo di aggiornamento.

TNA : 10/7/2003

HAMM

(7,4)

1

1

$$f(D) = D^3 + D + 1$$

+ PARITÀ degli "1"

~~Problema dunque risolto e aggiunto nella~~

distanza da 000000

PAROLA DI INFORMAZIONE	HAMMING (7,4)	HAMMING + BIT DI PARITÀ	
① 0000	0000000 0	00000000	0
② 0001	0001011 3	00010111	4
③ 0010	0010110 3	00101101	4
④ 0011	0011101 4	00111010	4
⑤ 0100	0101100 3	01011001	4
⑥ 0101	0100111 4	01001110	4
⑦ 0110	0111010 4	01110100	4
⑧ 0111	0110001 3	01100011	4
⑨ 1000	1011000 3	10110001	4
⑩ 1001	1010011 4	10100110	4
⑪ 1010	1001110 4	10011100	4
⑫ 1011	1000101 3	10001011	4
⑬ 1100	1110100 4	11101000	4
⑭ 1101	1111111 4	11111111	8
⑮ 1110	1100010 3	11000101	4
⑯ 1111	1101001 4	11010010	4

NON SISTEMATICO

1

1)  $d_{min}^H = 4 \rightarrow t=1$ , allora fino a 3 errori

$$2) P_w(E) \leq \sum_{i=t+1}^n \binom{n}{i} p^i (1-p)^{n-i} = 1 - \sum_{i=0}^t \binom{n}{i} p^i (1-p)^{n-i}$$

$$\begin{cases} P_w(E) \approx \binom{n}{t+1} p^{t+1} (1-p)^{n-t-1} \\ P_b(E) \approx \frac{2t+1}{n} P_w(E) \end{cases}$$

HARD DECISION

$$p = Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0} \frac{K}{M}}\right) \rightarrow P_w(E) \approx Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0} \frac{K}{M} \frac{(t+1)}{2}}\right)$$

SOFT decision  $\rightarrow d_{min}^2 = 4 E_s d_{min}^H$  ;  $E_s = E_b \frac{K}{M}$

$$d_{ij}^2 = \sum_{k=1}^M (a_{i,k} - a_{j,k})^2 E_s$$

$$P_w(E) \leq 15 Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0} \frac{K}{M}} d_{min}^H\right)$$

3

$$P_w(E) \leq \frac{1}{4} Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0} \frac{K}{M} \cdot 3}\right) + \frac{1}{4} Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0} \frac{K}{M} \cdot 4}\right) + \frac{1}{4} Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0} \frac{K}{M} \cdot 5}\right)$$

$$P_b(E) \approx \frac{2t+1}{n} P_w(E)$$