

Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto

Prova 2 (25/05/2016)

Aluno: _____

Matrícula: _____

Questão 1 (2,5 pontos)

Considere que um sinal com atenuação de Rayleigh tenha 20% de probabilidade de estar 6dB abaixo de um certo limiar.

- Qual a probabilidade do sinal estar também 6dB abaixo do limiar em um receptor com combinação por seleção com duas antenas?
- E se tivéssemos 3 ou 4 ramos?
- Repita os itens (a) e (b) para um receptor MRC

a)

Com SC, o sinal estar é abaixo do limiar após a combinação se ele estiver abaixo do limiar nas duas antenas simultaneamente, ou seja, chamando de P_i a potência na antena i , e P_o o limiar, e $P'_o = \frac{P_o}{4}$, ou sejam 6 dB abaixo do limiar temos que

$$\Pr(P_{SC} < P'_o) = \Pr(P_1 < P'_o; P_2 < P'_o) = \Pr(P_1 < P'_o) \Pr(P_2 < P'_o) = 0,2^2 = 0,04$$

b)

Da mesma forma, com N antenas, temos que

$$\Pr(P_{SC} < P'_o) = \Pr(P < P'_o)^N$$

Para 3 antenas

$$\Pr(P_{SC,3} < P'_o) = 0,2^3 = 0,008$$

Para 4 antenas

$$\Pr(P_{SC,4} < P'_o) = 0,2^4 = 0,0016$$

c)

Sabemos que

$$\Pr(P < P'_o) = 0,2$$

Ou seja,

$$\int_0^{P'_o} \frac{1}{P} e^{-\frac{x}{P}} dx = 1 - e^{-\frac{P'_o}{P}} = 0,2 \Rightarrow \frac{P'_o}{P} = -\ln 0,8 = 0,2231$$

Com MRC, sabemos que

$$\Pr(P_{MRC,N} < P'_o) = 1 - e^{-\frac{P'_o}{P}} \sum_{k=1}^N \frac{\left(\frac{P'_o}{P}\right)^{k-1}}{(k-1)!}$$

Portanto, com $N=2$

Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto

$$\Pr(P_{MRC,2} < P_o') = 1 - e^{-\frac{P_o'}{\bar{P}}} \left(1 + \frac{P_o'}{\bar{P}} \right) = 0,0215$$

e, com N=2 e N=3

e, com N=2 e N=3

$$\Pr(P_{MRC,3} < P_o') = 1 - e^{-\frac{P_o'}{\bar{P}}} \left(1 + \frac{P_o'}{\bar{P}} + \frac{1}{2} \left(\frac{P_o'}{\bar{P}} \right)^2 \right) = 0,0016$$

$$\Pr(P_{MRC,3} < P_o') = 1 - e^{-\frac{P_o'}{\bar{P}}} \left(1 + \frac{P_o'}{\bar{P}} + \frac{1}{2} \left(\frac{P_o'}{\bar{P}} \right)^2 + \frac{1}{6} \left(\frac{P_o'}{\bar{P}} \right)^3 \right) = 8,65 \times 10^{-5}$$

Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto

Questão 2 (2,5 pontos)

Um código BCH com palavras-código de tamanho $n = 15$ é descrito pelo polinômio gerador $g(x) = x^8 + x^7 + x^6 + x^4 + 1$.

a) Qual a taxa deste código?

Sabemos que o polinômio gerador é um polinômio de grau $n - k$, portanto $k = 7$. A taxa é então

$$R = \frac{7}{15}$$

b) Este código é cíclico? Por que?

Para o código ser cíclico, a divisão de $x^{15} + 1$ por $g(x)$ deve ter resto igual a zero. Neste caso, podemos ver que $(x^7 + x^6 + x^4 + 1)g(x) = x^{15} + 1$, e, portanto, o código é cíclico.

c) Qual a palavra código se tivermos na entrada a mensagem [1 0 0 0 0 1]?

$$\begin{aligned} m(x) &= x^6 + 1 \\ c(x) = m(x)g(x) &= x^{14} + x^{13} + x^{12} + x^{10} + x^8 + x^7 + x^4 + 1 \\ \bar{c} &= [1 1 1 0 1 0 1 1 0 0 1 0 0 0 1] \end{aligned}$$

d) Qual a sua matriz geradora?

Se multiplicarmos o polinômio mensagem

$$m(x) = m_6x^6 + m_5x^5 + m_4x^4 + m_3x^3 + m_2x^2 + m_1x + m_0$$

por $g(x)$, teremos

$$\begin{aligned} c(x) &= m_6x^{14} + (m_6 + m_5)x^{13} + (m_6 + m_5 + m_4)x^{12} + (m_5 + m_4 + m_3)x^{11} \\ &\quad + (m_6 + m_4 + m_3 + m_2)x^{10} + (m_5 + m_3 + m_2 + m_1)x^9 \\ &\quad + (m_4 + m_2 + m_1 + m_0)x^8 + (m_3 + m_1 + m_0)x^7 \\ &\quad + (m_6 + m_2 + m_0)x^6 + (m_5 + m_1)x^5 + (m_4 + m_0)x^4 + m_3x^3 \\ &\quad + m_2x^2 + m_1x + m_0 \end{aligned}$$

o que pode ser representado como $\mathbf{c} = \mathbf{mG}$, com

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

e) Sabendo que seu polinômio enumerador de pesos é igual a $A(z) = 1 + 18z^5 + 30z^6 + 15z^7 + 15z^8 + 30z^9 + 18z^{10} + z^{15}$, qual o ganho de codificação deste código para uma $BER = 10^{-4}$, considerando detecção soft e BPSK?

Sem codificação, temos que

$$Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0}}\right) \leq 10^{-4} \Rightarrow \sqrt{\frac{2E_b}{N_0}} = 3,8 \Rightarrow \frac{E_b}{N_0} = 7,22 = 8,6\text{dB}$$

Do polinômio enumerador, sabemos que $d_{min} = 5$ e $N_{min} = 18$. Com o código e decodificação soft, podemos aproximar a BER por

Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto

$$P_b \approx \frac{d_{min}}{n} N_{min} Q \left(\sqrt{\frac{2d_{min}RE_b}{N_0}} \right) = 6Q \left(\sqrt{\frac{14E_b}{3N_0}} \right) \leq 10^{-4}$$

$$\sqrt{\frac{14E_b}{3N_0}} = 4,2 \Rightarrow \frac{E_b}{N_0} = 3,78 = 5,8\text{dB}$$

Ou seja, um ganho de 3,2dB

f) E considerando detecção hard?

Com o código e decodificação hard, sabendo que $d_{min} = 5 \Rightarrow t = 2$

$$P_b \approx \binom{n-1}{t} p^{t+1} = \binom{14}{2} p^3 = 91p^3 = 10^{-4}$$

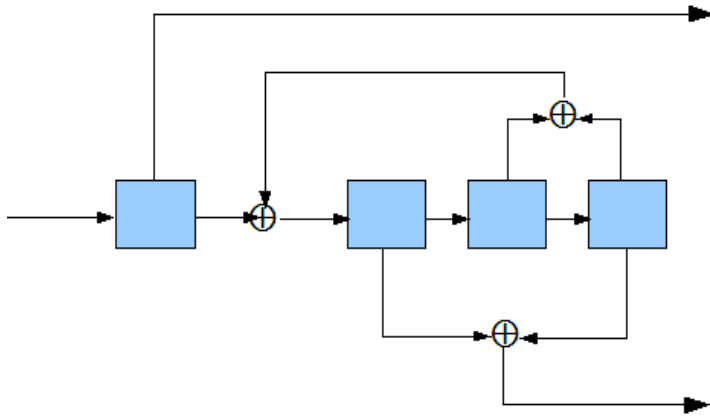
$$\Rightarrow p = Q \left(\sqrt{\frac{2E_c}{N_0}} \right) = 0,0103 \Rightarrow \sqrt{\frac{2E_c}{N_0}} = 2,4 \Rightarrow \frac{E_c}{N_0} = 2,88$$

$$\frac{E_b}{N_0} = \frac{E_c}{RN_0} = \frac{15}{7} 2,88 = 6,17 = 7,9\text{dB},$$

Ou seja, um ganho de 0,7dB.

Questão 3 (2,5 pontos)

Dado o seguinte código convolucional



a) Qual o seu diagrama de estados?

Trata-se de um código recursivo, definido pelas equações

$$c_k^{(1)} = m_k$$

$$c_k^{(2)} = y_k + y_{k-2}$$

$$y_k = m_k + y_{k-1} + y_{k-2}$$

Podemos construir a tabela de estados

s_k	m_k	y_k	y_{k-1}	y_{k-2}	s_{k+1}	$c_k^{(1)} c_k^{(2)}$
0	0	0	0	0	0	00
	1	1			2	11
1	0	1	0	1	2	00
	1	0			0	11
2	0	1	1	0	3	01
	1	0			1	10
3	0	0	1	1	1	01
	1	1			3	10

e, a partir daí, o diagrama de estados.

b) Considerando que o código é terminado, qual a taxa de codificação efetiva?

Para um código terminado devemos garantir que ele vá terminar em um determinado estado, por exemplo, $s_{k+L} = 0$, e devemos acrescentar $L = 2$ bits de entrada a mais, com 4 de saída a mais. Sendo assim, com K bits na mensagem a taxa efetiva será

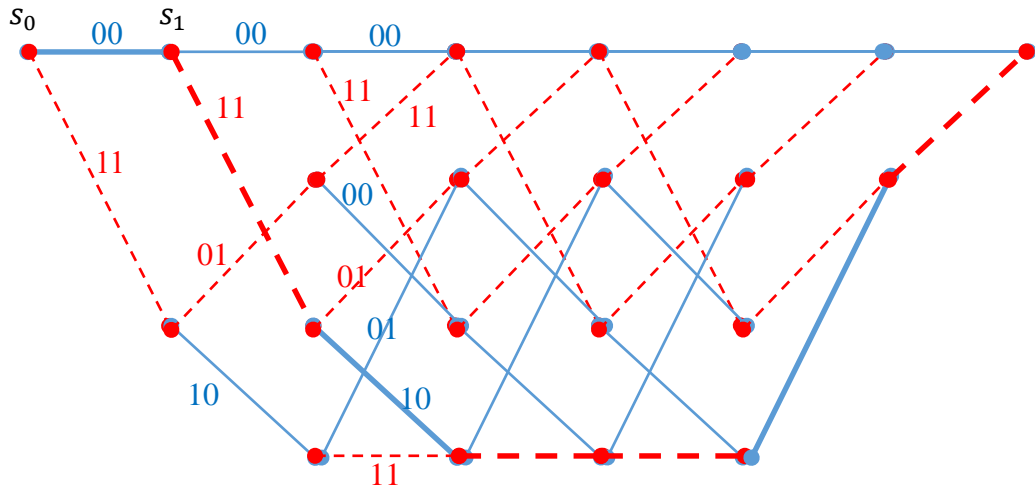
$$R_{eff} = \frac{K}{N+4} = \frac{K}{2(K+2)}$$

c) Considerando que são enviados 5 bits de entrada e que o código é terminado, construa sua treliça completa. Qual a saída do codificador se a sequência de entrada for 0 1 0 1 1?

Sabemos que a treliça começa e termina no estado 0. Assim, temos que

Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto



Observando na treliça (com linha mais grossa), para uma mensagem [01011], teremos a saída [00 11 10 11 11 01 11]

- d) Considerando ainda que são enviados 5 bits de entrada e o código é terminado, construa sua matriz geradora G .

Podemos ver que os bits sistemáticos resultam em

$$c_0^{(1)} = m_0; c_1^{(1)} = m_1; c_2^{(1)} = m_2; c_3^{(1)} = m_3; c_4^{(1)} = m_4; c_5^{(1)} = m_5$$

Para os bits de paridade

$$y_0 = m_0 + y_{-1} + y_{-2} = m_0$$

$$c_0^{(2)} = y_0 + y_{-2} = y_0 = m_0$$

$$y_1 = m_1 + y_0 + y_{-1} = m_1 + y_0 = m_1 + m_0$$

$$c_1^{(2)} = y_1 + y_{-1} = m_1 + m_0$$

$$y_2 = m_2 + y_1 + y_0 = m_2 + m_1 + m_0 + m_0 = m_2 + m_1$$

$$c_2^{(2)} = y_2 + y_0 = m_2 + m_1 + m_0$$

$$y_3 = m_3 + y_2 + y_1 = m_3 + m_2 + m_1 + m_1 + m_0 = m_3 + m_2 + m_0$$

$$c_3^{(2)} = y_3 + y_1 = m_3 + m_2 + m_0 + m_1 + m_0 = m_3 + m_2 + m_1$$

$$y_4 = m_4 + y_3 + y_2 = m_4 + m_3 + m_2 + m_0 + m_2 + m_1 = m_4 + m_3 + m_1 + m_0$$

$$c_4^{(2)} = y_4 + y_2 = m_4 + m_3 + m_0 + m_1 + m_2 + m_1 = m_4 + m_3 + m_2 + m_0$$

A partir daí entramos na terminação, e entramos com $y_5 = y_6 = 0$. Sendo assim, temos que entrar com os bits m_5 e m_6 que não transmitem informação, mas garantem a terminação.

$$y_5 = m_5 + y_4 + y_3 = 0 \Rightarrow c_5^{(1)} = m_5 = y_4 + y_3 = m_4 + m_3 + m_1 + m_0 + m_3 + m_2 + m_0 = m_4 + m_2 + m_1$$

$$c_5^{(2)} = y_5 + y_3 = y_3 = m_3 + m_2 + m_0$$

$$y_6 = m_6 + y_5 + y_4 = 0 \Rightarrow c_6^{(1)} = m_6 = y_5 + y_4 = y_4 = m_4 + m_3 + m_1 + m_0$$

$$c_6^{(2)} = y_6 + y_4 = y_4 = m_4 + m_3 + m_1 + m_0$$

Sendo assim podemos montar a matriz G (5×14), tal que

$$\mathbf{c} = [c_0^{(1)} c_0^{(2)} c_1^{(1)} c_1^{(2)} c_2^{(1)} c_2^{(2)} \dots c_7^{(1)} c_7^{(2)}] = \mathbf{mG}$$

ou seja,

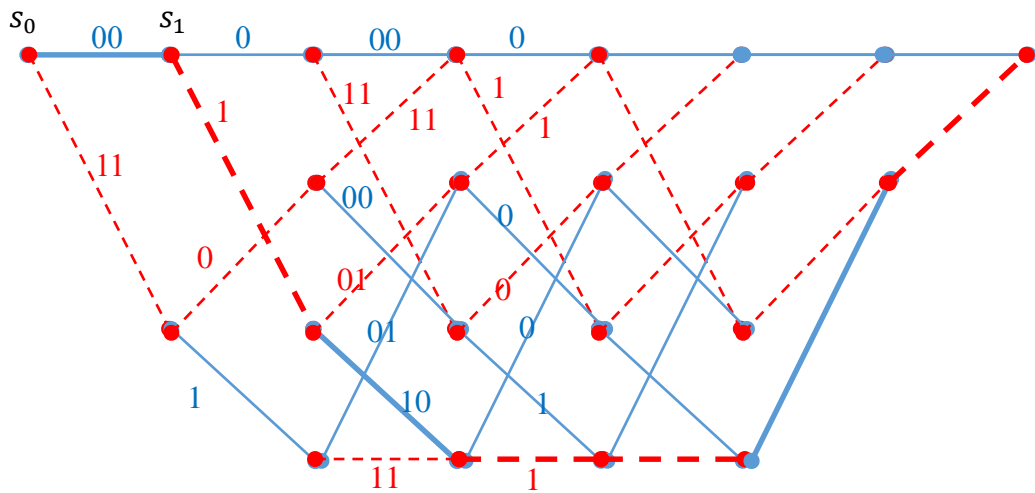
Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto

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

- e) Refaça o item (c) considerando perfuração do código, onde a cada 4 bits de codificação, o último é sempre removido.

Nas transições pares, iremos remover sempre o segundo bit, sendo assim



Observando na treliça (com linha mais grossa), para uma mensagem [01011], teremos a saída [00 1 10 1 11 0 11]

Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto

Questão 4 (2,5 pontos)

Um sistema de transmissão utiliza BPSK e um esquema de Alamouti com duas antenas de transmissão e duas antenas de recepção. Na recepção, é utilizado um esquema de *selection combining*. Supondo que o canal em um dado instante é dado pela matriz

$$\mathbf{H} = \begin{bmatrix} 1 & .5j \\ 1+j & -j \end{bmatrix} \times 10^{-5}$$

Ache uma expressão para a probabilidade de erro de bit neste instante, em função da potência de transmissão P_{tx} , da largura de banda B , do fator de roll-off ρ , e de N_0 .

Sabemos que a RSR em cada uma das antenas de recepção é

$$\gamma_i = \frac{1}{2} \frac{E_{s,tx}}{N_0} (|h_{i0}|^2 + |h_{i1}|^2)$$

Portanto, nas antenas 0 e 1, temos

$$\gamma_0 = \frac{E_{s,tx}}{2N_0} ((10^{-5})^2 + (.5 \times 10^{-5})^2) = 6.25 \times 10^{-11} \frac{E_{s,tx}}{N_0}$$

$$\gamma_1 = \frac{E_{s,tx}}{2N_0} ((\sqrt{2} \times 10^{-5})^2 + (10^{-5})^2) = 1,5 \times 10^{-10} \frac{E_{s,tx}}{N_0}$$

Com o SC vamos escolher a antena com o melhor RSR, ou seja

$$\gamma_{SC} = \gamma_1 = \frac{E_{s,SC}}{N_0} = 1,5 \times 10^{-10} \frac{E_{s,tx}}{N_0}$$

A BER para um BPSK é dada por

$$BER = Q \left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0}} \right) = Q \left(\sqrt{3 \times 10^{-10} \frac{E_{s,tx}}{N_0}} \right)$$

Além disso, sabemos que

$$P_{tx} = E_{s,tx} R_s = \frac{E_{s,tx} B}{1 + \rho}$$

e, portanto,

$$BER = Q \left(\sqrt{3 \times 10^{-10} \frac{P_{tx}(1 + \rho)}{BN_0}} \right)$$

Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto

Tabela da Função Q

x	Q(x)	x	Q(x)	x	Q(x)
0,1	0,460172	2,1	0,017864	4,1	2,07E-05
0,2	0,42074	2,2	0,013903	4,2	1,33E-05
0,3	0,382089	2,3	0,010724	4,3	8,54E-06
0,4	0,344578	2,4	0,008198	4,4	5,41E-06
0,5	0,308538	2,5	0,00621	4,5	3,4E-06
0,6	0,274253	2,6	0,004661	4,6	2,11E-06
0,7	0,241964	2,7	0,003467	4,7	1,3E-06
0,8	0,211855	2,8	0,002555	4,8	7,93E-07
0,9	0,18406	2,9	0,001866	4,9	4,79E-07
1	0,158655	3	0,00135	5	2,87E-07
1,1	0,135666	3,1	0,000968	5,1	1,7E-07
1,2	0,11507	3,2	0,000687	5,2	9,96E-08
1,3	0,0968	3,3	0,000483	5,3	5,79E-08
1,4	0,080757	3,4	0,000337	5,4	3,33E-08
1,5	0,066807	3,5	0,000233	5,5	1,9E-08
1,6	0,054799	3,6	0,000159	5,6	1,07E-08
1,7	0,044565	3,7	0,000108	5,7	5,99E-09
1,8	0,03593	3,8	7,23E-05	5,8	3,32E-09
1,9	0,028717	3,9	4,81E-05	5,9	1,82E-09
2	0,02275	4	3,17E-05	6	9,87E-10

Comunicações Móveis (2016/01)

Prof. André Noll Barreto

