## EL68B - Comunicações Digitais

Bruno Sens Chang

4-PAM

## 1 Probabilidade de Erro do 4-PAM

Considere o seguinte conjunto de sinais:  $s_i(t) = A_i s_b(t)$ ,  $A_i = (2i - 3)d$ ,  $i \in \{0, 1, 2, 3\}$ ,  $0 \le t \le T_s$ , onde  $s_b(t)$  é o mesmo pulso base usado no 2-PAM e que é mostrado na Figura 1.

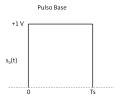


Figura 1: Pulso base para a transmissão 4-PAM.

Cada um dos 4 símbolos é mapeado em uma das duplas 00, 01, 10 e 11. O receptor ótimo tem a mesma estrutura do receptor ótimo para o 2-PAM, e é mostrado na Figura 2.

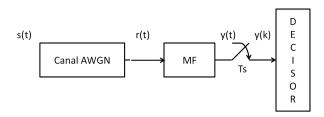


Figura 2: Receptor ótimo para a transmissão M-PAM.

Na análise que segue supomos que  $T_s = 1$  e que  $E_{MF} = 1$ . Para valores diferentes destes parâmetros o resultado final é o mesmo.

As quatro possíveis distribuições da saída do filtro casado são mostradas na Figura 3. Note que as regiões de decisão são então:

Se 
$$y[k] < -2d$$
 detecte  $s_0(t)$ ;  
Se  $-2d < y[k] < 0$  detecte  $s_1(t)$ ;  
Se  $0 < y[k] < 2d$  detecte  $s_2(t)$ ;

Se y[k] > 2d detecte  $s_3(t)$ .

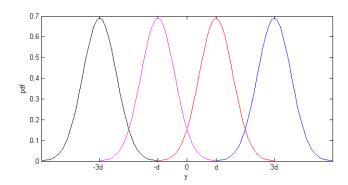


Figura 3: pdfs do sinal amostrado na saída do filtro casado supondo transmissão de cada um dos quatro possíveis símbolos.

Quando ocorre um erro? Quando o ruído na saída do MF é tal que |w| > d para símbolos  $s_1(t)$  e  $s_2(t)$ , w > d para símbolo  $s_0(t)$  e w < -d para símbolo  $s_3(t)$ .

Supondo símbolos equiprováveis a probabilidade de erro de símbolo  $P_e$  é

$$P_{e} = \frac{1}{4} \Pr(|w| > d) + \frac{1}{4} \Pr(|w| > d) + \frac{1}{4} \Pr(w > d) + \frac{1}{4} \Pr(w < -d)$$

$$= \frac{3}{4} \Pr(|w| > d) = \frac{3}{2} \Pr(w > d).$$
(1)

Como w[k] tem distribuição Gaussiana, média nula e variância  $\sigma_w^2 = \frac{N0}{2}$ , então

$$P_{e} = \frac{3}{2} \Pr(w > d) = \frac{3}{2} \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma_{w}} \int_{d}^{\infty} e^{\frac{-w[k]^{2}}{2\sigma_{w}^{2}}} dw$$

$$= \frac{3}{2} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{\frac{d}{\sigma_{w}}}^{\infty} e^{\frac{-u^{2}}{2}} du = \frac{3}{2} Q\left(\frac{d}{\sigma_{w}}\right)$$

$$= \frac{3}{2} Q\left(\sqrt{\frac{2d^{2}}{N_{0}}}\right). \tag{2}$$

Porém, note que  $E_s = \frac{1}{4} (d^2 + d^2 + 9d^2 + 9d^2) = 5d^2$ .

$$P_e = \frac{3}{2}Q\left(\sqrt{\frac{2E_s}{5N_0}}\right) = \frac{3}{2}Q\left(\sqrt{\frac{4E_b}{5N_0}}\right) \tag{3}$$

uma vez que  $E_s = 2E_b$  no caso de 4-PAM.

Uma expressão geral da probabilidade de erro de símbolo para o M-PAM pode ser escrita como

$$P_e = \frac{2(M-1)}{M} Q\left(\sqrt{\frac{6(\log_2 M)E_b}{(M^2-1)N_0}}\right). \tag{4}$$

Como fica a probabilidade de erro de bit nestes casos? Supondo mapeamento Gray, a probabilidade de erro de bit  $P_b$  pode ser escrita em função da probabilidade de erro de símbolo  $P_e$  como

$$P_b = \frac{P_e}{\log_2 M}. (5)$$

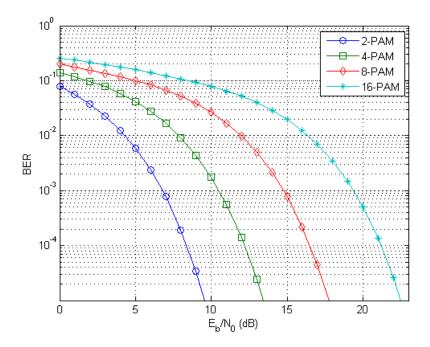


Figura 4: Probabilidade erro de bit da modulação M-PAM.