Tarefa 8 - Simulação da Modulação BPSK no Canal Rayleigh

1. Roteiro de Simulação para o Canal AWGN

• Traçar as curvas de desempenho teóricas da modulação BPSK, em termos da taxa de erro de bit (Bit Error Rate - BER), no canal AWGN e no canal com desvanecimento Rayleigh. Traçar o gráfico com escala de relação sinal-ruído (SNR), $\overline{\gamma}$, na faixa entre -5 e 35 dB (eixo x) e probabilidade de erro de bit (eixo y) entre 10^{-5} e 1. Devemos realizar sempre o raciocínio em símbolos, ou seja, temos uma energia média de símbolo da constelação da modulação, \overline{E}_s . Como a modulação é binária, temos que $\overline{E}_s = \overline{E}_b$, portanto $\overline{\gamma} = \overline{E}_b/N_0 = \overline{E}_s/N_0$.

Desempenho do BPSK no Canal AWGN:
$$P_b = \frac{1}{2} \cdot \operatorname{erfc}\left(\sqrt{\overline{\gamma}}\right)$$
 Desempenho do BPSK no Canal Rayleigh:
$$P_b = \frac{1}{2} \left[1 - \sqrt{\frac{\overline{\gamma}}{1 + \overline{\gamma}}}\right] \approx \frac{1}{4 \ \overline{\gamma}}$$

- Simular a transmissão de símbolos da constelação de sinal BPSK no canal AWGN, estimando a BER para valores de SNR entre 0 dB e 10 dB, em passos de 1 dB. Considerar os pontos da constelação com energia média unitária. Lembre que para a constelação M-PSK os pontos da constelação possuem a mesma energia, portanto a energia de cada ponto (símbolo) equivale à energia média da constelação. No caso do BPSK temos que $\mathbf{s}_0 = -\sqrt{\overline{E}_s}$ e $\mathbf{s}_1 = +\sqrt{\overline{E}_s}$, onde \overline{E}_s representa a energia média de símbolo. Gerar o ruído térmico através de uma variável aleatória Gaussiana, $\mathbf{n} \sim \mathcal{N}(\mu, \sigma^2) = \mathcal{N}(0, N_0/2)$. O sinal recebido é dado por $\mathbf{r} = \mathbf{s}_i + \mathbf{n}$. A variância do ruído térmico, $\sigma^2 = N_0/2$, deve ser ajustada de forma a obter-se a SNR correta de simulação. A estrutura básica da simulação envolve os seguintes passos:
 - Sortear o bit a ser transmitido (b_i) .
 - Mapear o bit b_i ao respectivo símbolo (ponto/coordenada) da constelação, \mathbf{s}_i .
 - Sortear a amostra de ruído do canal AWGN, n.
 - Definir o sinal recebido, $\mathbf{r} = \mathbf{s}_i + \mathbf{n}$.
 - Utilizando o critério de distância Euclidiana, decidir qual o símbolo decodificado da constelação, \hat{s}_i , em função de sinal recebido, \mathbf{r} .
 - Contabilizar a ocorrência de erro na decisão $(\hat{\mathbf{s}}_i \neq \mathbf{s}_i)$, se houver.
 - Repetir o processo para um novo bit transmitido.

2. Roteiro de Simulação para o Canal com Desvanecimento Rayleigh

• O canal sem fio Rayleigh é modelado como uma variável aleatória complexa,

$$\mathbf{h} = h_{Re} + j \ h_{Im} = h \cdot e^{-j\theta}$$

onde a parte real (Re) e imaginária (Im) são variáveis aleatórias Gaussianas com média $\mu=0$ e variância $\sigma^2=1/2$. A amplitude (módulo) $h=|\mathbf{h}|$ é uma variável aleatória com distribuição de probabilidade Rayleigh,

$$p(h) = \frac{h}{\sigma^2} e^{-\frac{h^2}{2\sigma^2}}, \quad h \ge 0$$

O modelo de canal com desvanecimento Rayleigh é um modelo razoável para um ambiente de transmissão *sem linha de visada* (NLOS), onde existe um grande número de ondas refletidas chegando ao receptor.

3. Modelo do Sistema

- O sinal recebido no canal com desvanecimento Rayleigh é dado por:

$$y = h \cdot x + n$$

- x é o símbolo complexo transmitido da modulação. No caso do BPSK temos: (+1 ou -1)
- y é o sinal complexo recebido.
- h é o ganho complexo do canal correspondendo ao canal com múltiplos percursos Rayleigh.
- n é o ruído Gaussiano branco aditivo (AWGN) complexo.

4. Considerações

- O canal é assumido como sendo **flat fading** Isso significa que o canal com múltiplos percursos possui apenas um *tap*. Portanto, a operação de convolução se reduz a apenas uma multiplicação.
- O canal varia aleatoriamente com o tempo. Isso significa que cada símbolo transmitido é multiplicado por um número complexo h que varia aleatoriamente. Dado que h modela o canal Rayleigh, a parte real e imaginária seguem uma distribuição Gaussiana com média $\mu=0$ e variância $\sigma^2=1/2$.
- O ruído térmico n (parte real e imaginária) possui uma função densidade de probabilidade:

$$p(n) = \frac{1}{\sigma \sqrt{2\pi}} e^{-\frac{1}{2} \left(\frac{n-\mu}{\sigma}\right)^2} \qquad \mu = 0 \qquad \sigma^2 = \frac{N_0}{2}$$

 O canal h é conhecido (estimado) no receptor. A equalização é realizada no receptor dividindo-se o símbolo recebido y pelo conhecimento a priori de h, ou seja,

$$\hat{\mathbf{y}} = \frac{\mathbf{y}}{\mathbf{h}} = \frac{\mathbf{h} \cdot \mathbf{x} + \mathbf{n}}{\mathbf{h}} = \mathbf{x} + \tilde{\mathbf{n}}$$

onde $\tilde{\mathbf{n}} = \mathbf{n}/\mathbf{h}$ é o ruído aditivo escalonado pelo coeficiente do canal.

5. Dedução da Probabilidade de Erro de Bit (BER)

- A probabilidade de erro de bit da modulação BPSK no canal AWGN é dada por:

$$P_b = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\frac{\overline{E}_b}{N_0}} \right) = \frac{1}{2} \cdot \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\overline{\gamma}} \right)$$

- Contudo, na presença do ganho de canal, h, a relação sinal-ruído instantânea no receptor será:

$$\gamma = \frac{|\mathbf{h}|^2 \overline{E}_b}{N_0} = |\mathbf{h}|^2 \, \overline{\gamma}$$

- Neste caso, temos uma probabilidade de erro de bit condicionada ao ganho do canal, h:

$$P_{b|\mathbf{h}} = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\frac{|\mathbf{h}|^2 E_b}{N_0}} \right) = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\gamma} \right)$$

- Para encontrar a probabilidade sobre todos os valores de $|\mathbf{h}|^2$, precisamos resolver a probabilidade condicional sobre a função de densidade de probabilidade de γ .
- Sabemos que $|\mathbf{h}|$ segue uma distribuição Rayleigh e portanto $|\mathbf{h}|^2$ segue uma distribuição chi-quadrada com dois graus de liberdade. Como $|\mathbf{h}|^2$ é chi-quadrada, a relação sinal-ruído instantânea γ também segue a distribuição chi-quadrada. A função densidade de probabilidade de γ é dada por:

$$p(\gamma) = \frac{1}{\overline{\gamma}} e^{-\gamma/\overline{\gamma}}, \quad \gamma \ge 0$$

- A probabilidade de erro será dada por

$$P_b = \int_0^\infty \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\gamma} \right) \ p(\gamma) \ d\gamma = \frac{1}{2} \left(1 - \sqrt{\frac{\overline{\gamma}}{\overline{\gamma} + 1}} \right)$$

6. Modelo de Simulação (BPSK)

- a) Gerar uma sequência aleatória dos símbolos a serem transmitidos (+1 e -1).
- b) Multiplicar o símbolo pelo ganho do canal e então adicionar o ruído Gaussiano branco.
- c) No receptor, equalize (divida) o símbolo recebido pelo ganho do canal.
- **d**) Realize uma decodificação *hard decision* usando a constelação de sinais e contabilize os erros. Como a modulação é BPSK (binária), realizar a decisão usando a parte real de ŷ.
- e) Repita para diversos valores de E_b/N_0 , na faixa entre -5 dB e 35 dB.

7. Resultados

- Os valores de BER simulados (AWGN/Rayleigh) devem ser plotados conjuntamente com as curvas teóricas para fins de comparação.
- Discutir como seria possível estimar na prática a condição do canal (ganho/fase).
- Implementar a simulação de uma modulação 8-QAM no canal AWGN e Rayleigh.