



Universidade Federal do Ceará  
Centro de Tecnologia  
Departamento de Engenharia de Teleinformática  
Sistemas de Comunicações Digitais - TI0069

## **Trabalho 01: Modulação Digital**

**Aluno:**

Lucas de Souza Abdalah 385472

**Professor:** André Almeida

**Data de Entrega do Relatório:** 28/03/2021

Fortaleza  
2021

## Sumário

<b>1</b>	<b>Problema 1 - <math>M</math>-QAM</b>	<b>2</b>
1.1	Energia da Constelação . . . . .	2
1.2	Distância Mínima entre Símbolos . . . . .	2
1.3	Modulador (Codificação de Gray) . . . . .	3
1.4	Demodulador . . . . .	6
<b>2</b>	<b>Problema 2 - Probabilidade de Erro: <math>M</math>-QAM</b>	<b>8</b>
<b>3</b>	<b>Problema 3 - Canal RAGB: <math>M</math>-QAM</b>	<b>9</b>
<b>4</b>	<b>Problema 4 - Modulação <math>M</math>-PSK</b>	<b>12</b>
4.1	Energia da Constelação . . . . .	12
4.2	Distância Mínima entre Símbolos . . . . .	12
4.3	Modulador (Codificação de Gray) . . . . .	13
4.4	Demodulador . . . . .	13
<b>5</b>	<b>Problema 5 - Comparativo <math>M</math>-QAM x <math>M</math>-PSK</b>	<b>16</b>
<b>6</b>	<b>Conclusão e Resultados</b>	<b>18</b>
	<b>Referências</b>	<b>19</b>

# 1 Problema 1 - $M$ -QAM

Na modulação ,*quadrature amplitude modulation* (QAM) os símbolos de informação são mapeados nas amplitudes das portadoras em fase e quadratura. Um modelo simplificado do sinal transmitido é visto como a equação 1.

$$s_m(t) = (A_m^{(\text{real})} + jA_m^{(\text{imag})})g(t) \quad (1)$$

No caso especial em que amplitudes  $A_m^{(\text{real})}$  e  $A_m^{(\text{imag})}$  assumem valores discretos no conjunto da equação 2, a constelação é chamada QAM retangular. O QAM retangular se aplica ao caso estudado a seguir, pois a quantidade de símbolos utilizados ( $M = \{4, 16, 64\}$ ) se encaixam na condição e é utilizado para construção do alfabeto da modulação [1]. A função `const_MQAM.m` foi desenvolvida de modo a construir o alfabeto como uma matriz para ordenar os símbolos da esquerda para direita em linhas de símbolos ímpares e, da direita para esquerda em linhas pares.

$$A_m = \{(2m - \sqrt{M} - 1)d\}_{m=1}^{\sqrt{M}} \quad (2)$$

## 1.1 Energia da Constelação

Para calcular a energia média, é suficiente de calcular a equação 3, desenvolvida em [1], [2].

$$\mathcal{E}_{media} = \frac{M-1}{3}\mathcal{E}_g \quad (3)$$

Sendo  $g(t)$  o pulso de energia unitária,  $\mathcal{E}_g = 1$ . O resultado é computado pela função `energia_MQAM.m` para cada constelação QAM e é registrado na Tabela 1.

A relação entre  $\mathcal{E}_{media} = \mathcal{E}_b \log_2 M$  permite calcular diretamente a energia média de bit ( $\mathcal{E}_b$ ), resultando na equação 4

$$\mathcal{E}_b = \frac{M-1}{3 \log_2 M} \mathcal{E}_{media} \quad (4)$$

## 1.2 Distância Mínima entre Símbolos

O parâmetro  $d$  é a distância entre os símbolos adjacentes, e pode ser obtido com o cálculo da distância euclidiana entre estes, como na equação 5.

$$\begin{aligned} d &= \sqrt{\frac{\mathcal{E}_g}{2}[(A_{mi} - A_{ni})^2 + (A_{mq} - A_{nq})^2]} \\ &= \sqrt{\frac{3\mathcal{E}_{media}}{2(M-1)}} \end{aligned} \quad (5)$$

Essa distância é computada pela função `d_MQAM.m` e registrada na Tabela 1.

$M$ -QAM	$\mathcal{E}_{media}$	$\mathcal{E}_b$	$d$
$M$	$\frac{M-1}{3}\mathcal{E}_g$	$\frac{M-1}{3\log_2 M}\mathcal{E}_g$	$\sqrt{\frac{3\mathcal{E}_{media}}{2(M-1)}}$
4	1	$1.67 \times 10^{-1}$	$\sqrt{2}/2$
16	5	$4.67 \times 10^{-1}$	$\sqrt{2}/2$
64	21	$1.17 \times 10^0$	$\sqrt{2}/2$

Tabela 1: Informações gerais calculadas para a modulação  $M$ -QAM.

### 1.3 Modulador (Codificação de Gray)

O mapeador da constelação  $M$ -QAM consiste em uma função que recebe uma sequência de bits e retorna o símbolo equivalente: `mapping_MQAM.m`. Dentro desta função, é criado um alfabeto de código binário e na convertido em Gray. `gray_const.m`

Esta codificação é baseada em um algoritmo recursivo 1, cujo recebe uma sequência de bits orientadas pelo bit mais importante (MSB) [3]. A recursão está na operação “ou exclusivo” (*xor*), denotada pelo símbolo ( $\otimes$ ). Este cálculo é executado na função `mybin2gray.m`.

---

**Algorithm 1:** Codificação de Gray

---

**Entrada:** Sequência de Bits ( $b$ ) - MSB

**Saída:** Sequencia em Código Gray ( $g$ ) - LSB

$n = 0$ ;

$K = \text{length}(b)$ ;

**while**  $K > n$  **do**

**if**  $K == n$  **then**

$g_{(K-n)} = b_{(K-n)}$  ;

**else**

$g_{(K-n)} = b_{(K-n+1)} \otimes b_{(K-n)}$ ;

**end**

$n = n + 1$ ;;

**end**

$g = \text{flip}(g)$ ;

---

A 2 mostra um exemplo de conversão para código Gray de uma sequência de 2 bits. Seguindo o mesmo procedimento um alfabeto de qualquer tamanho pode ser criado.

Decimal	Binário	Gray	Decimal
0	00	00	0
1	01	01	1
2	10	11	3
3	11	10	2

Tabela 2: Tabela de tradução de binário para Gray com 2 bits.

As constalações  $M$ -QAM para  $M = \{4, 16, 64\}$  são apresentadas nas figuras 1, 2 e 3, respectivamente. É possível observar os valores dos símbolos em fase e quadratura, além do equivalente em binário.

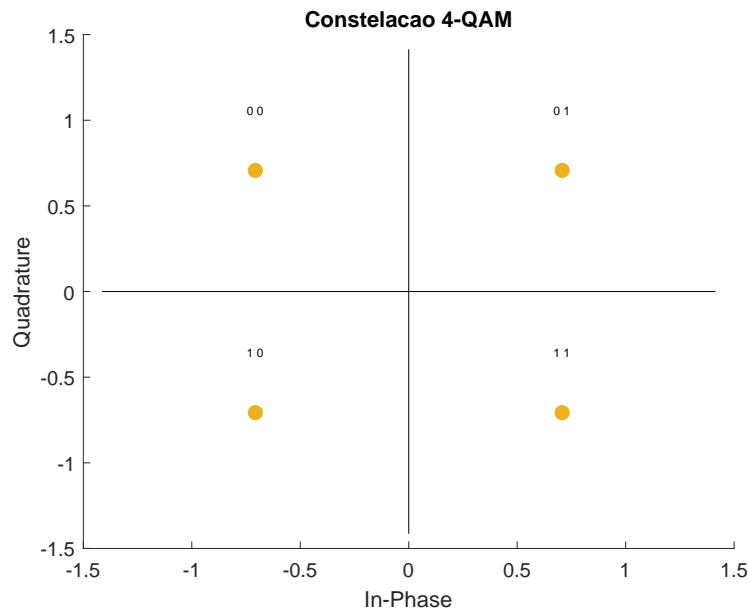


Figura 1: Constelação 4-QAM plot.

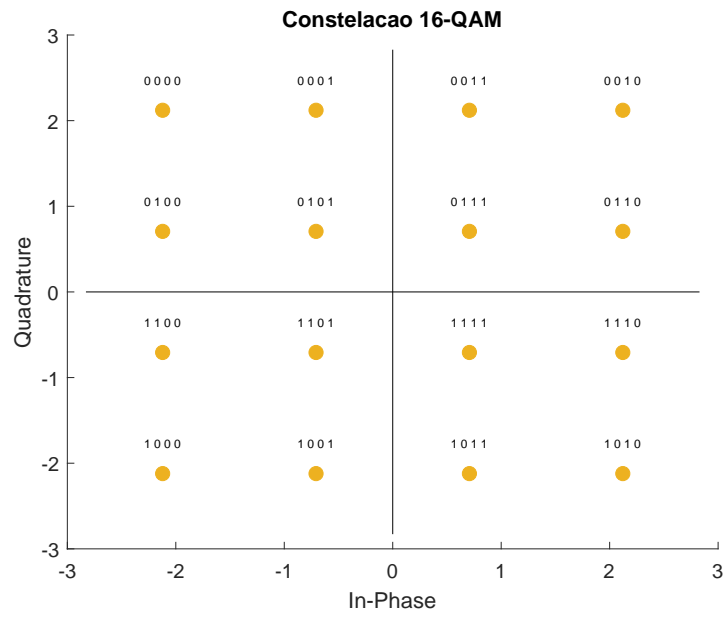


Figura 2: Constelação 16-QAM plot.

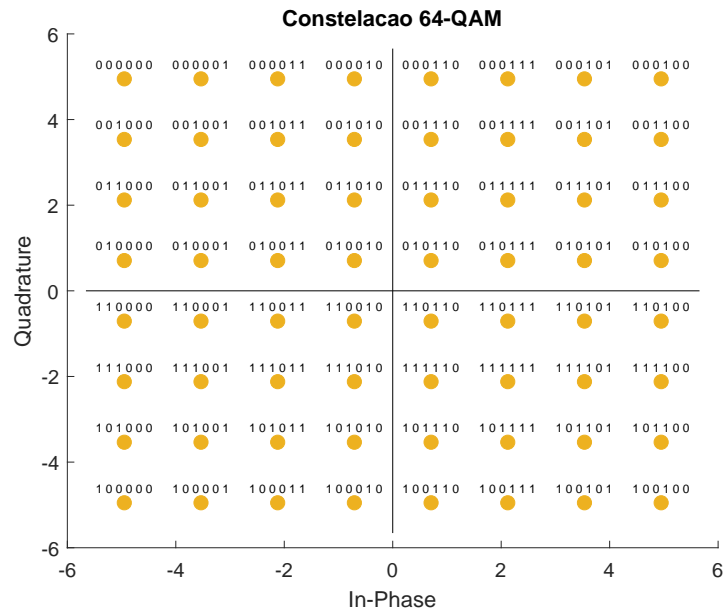


Figura 3: Constelação 64-QAM plot.

## 1.4 Demodulador

A função que decodifica um símbolo tem como entrada o próprio símbolo:  $A_n^{(\text{real})}$  e  $A_n^{(\text{imag})}$ ,  $M$  e  $d$ .

O alfabeto da constelação  $M$ -QAM é gerada e uma vez estes definidos, a área de decisão é desenhada a partir em função de  $M$  e  $d$ . Basicamente, o símbolo selecionado é aquele que minimiza a distância euclidiana entre o símbolo recebido e o do alfabeto, como mostra a equação 6.

$$d_{mn} = \sqrt{\|s_m - s_n\|^2} \quad (6)$$

A função que executa estes comando é a `demapping_MQAM.m` e ela retorna o símbolo decodificado e os bits equivalente do alfabeto de Gray.

As figuras 4 e 5 mostram uma geração de sequência de 50 símbolos aleatórios (*i.i.d*) passando pelo demodulador com o traçado da distância euclidiana entre o símbolo recebido e o equivalente escolhido na constelação.

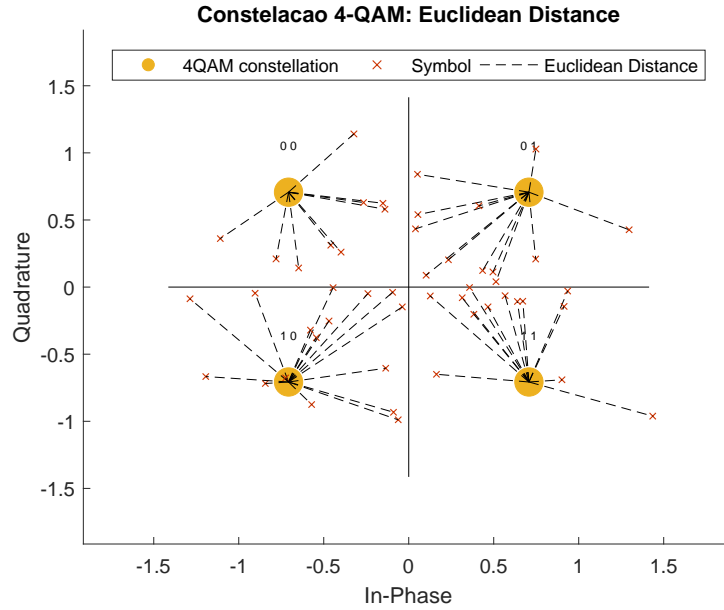


Figura 4: Exemplo de 4-QAM plot.

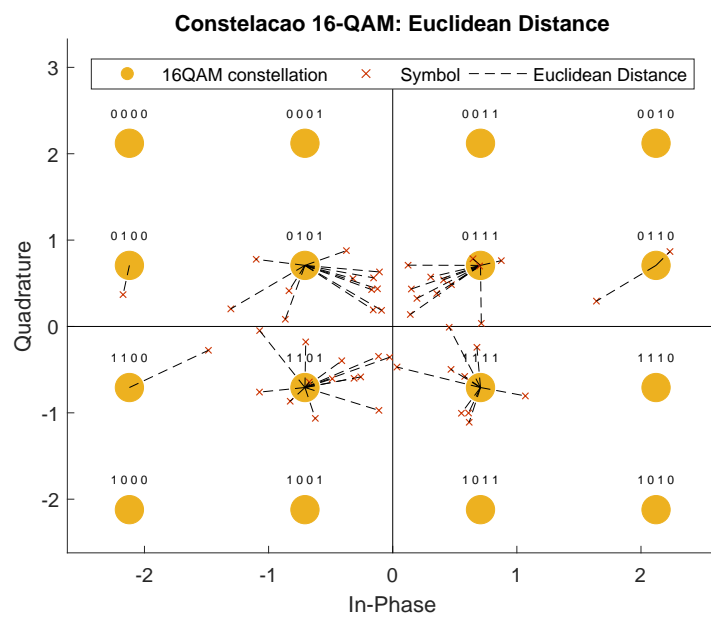


Figura 5: Exemplo de 16-QAM plot.



## 2 Problema 2 - Probabilidade de Erro: $M$ -QAM

Para calcular a probabilidade de erro  $P(e)$  de cada constelação 7 desenvolvida em [1].

$$P(e) = 4 \left(1 - \frac{1}{\sqrt{M}}\right) Q \left( \sqrt{\frac{3}{M-1}} \frac{E_s}{N_0} \right) - 4 \left(1 - \frac{1}{\sqrt{M}}\right)^2 Q^2 \left( \sqrt{\frac{3}{M-1}} \frac{E_s}{N_0} \right) \quad (7)$$

Para valores mais elevados de  $SNR$ , a equação da probabilidade do  $M$ -QAM pode ser reduzida para 8, pois o segundo termo ao quadrado passa a ser irrelevante.

$$P(e) = 4 \left(1 - \frac{1}{\sqrt{M}}\right) Q \left( \sqrt{\frac{3}{M-1}} \frac{E_s}{N_0} \right) \quad (8)$$

Nas simulações realizadas, as curvas utilizando ambas as equações são bem semelhantes, principalmente para constelação 4-QAM, além de reduzir o custo computacional. Entretanto, para manter a fidedignidade do gráfico mostrado na 6, a probabilidade  $P(e)$  é calculada a partir da equação completa 7.

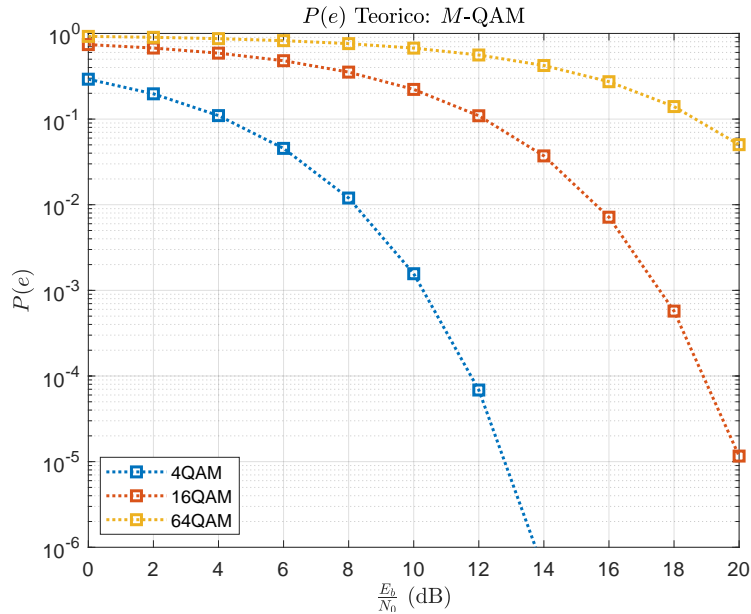


Figura 6: Probabilidade de erro ( $P(e)$ ) teórico  $M$ -QAM.

### 3 Problema 3 - Canal RAGB: $M$ -QAM

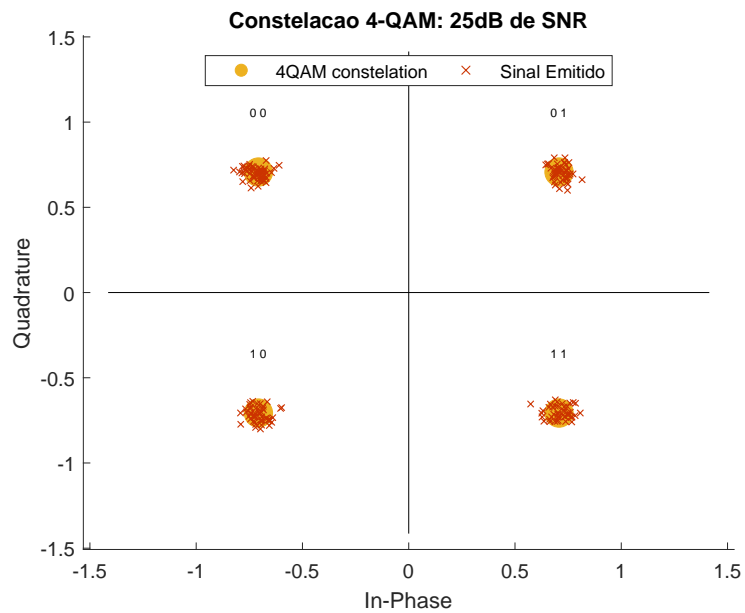


Figura 7: Simulação de transmissão 4-QAM, com  $SNR$  de 25dB.

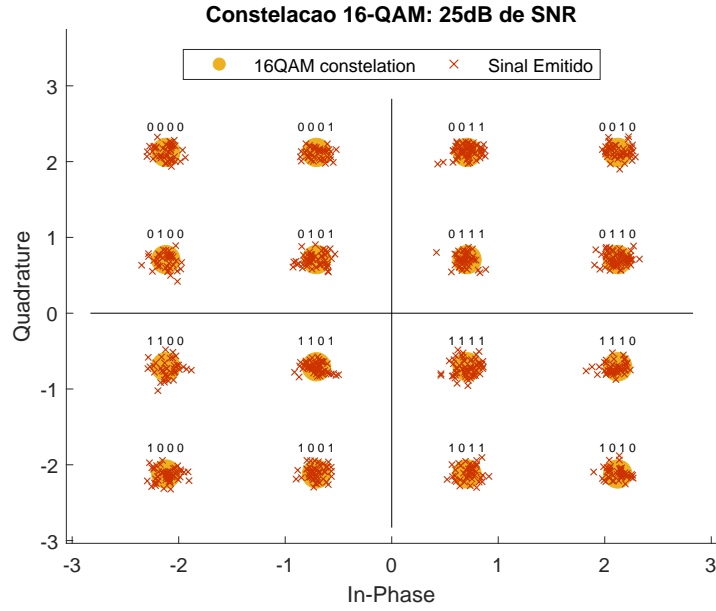


Figura 8: Simulação de transmissão 16-QAM, com  $SNR$  de 25dB.

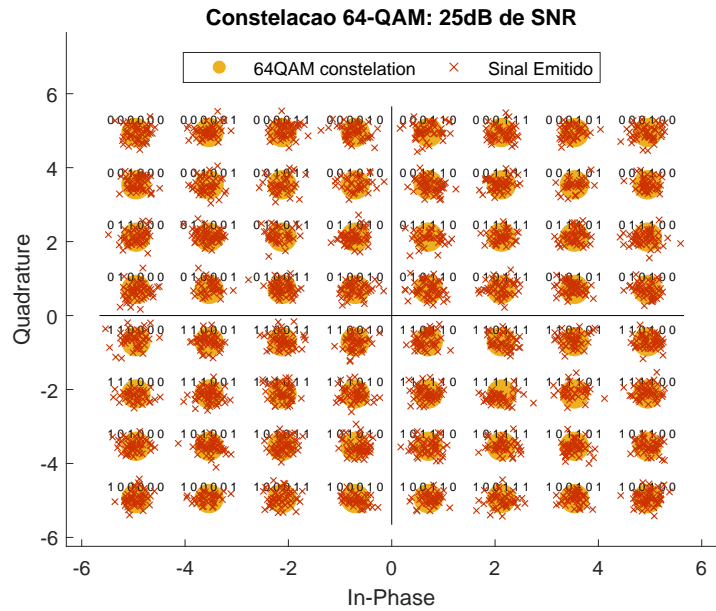


Figura 9: Simulação de transmissão 64-QAM, com  $SNR$  de 25dB.

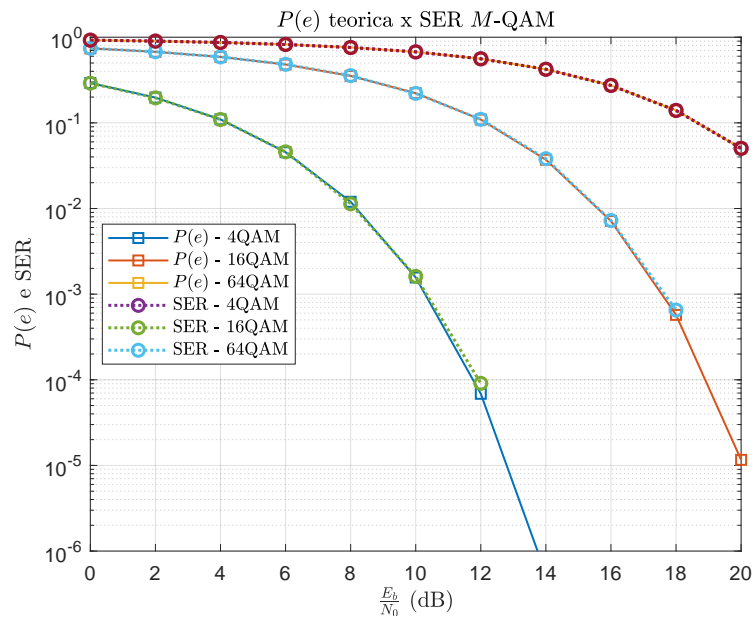


Figura 10: Probabilidade teórica de erro vs. simulação de transmissão  $M$ -QAM em canal RAGB.

## 4 Problema 4 - Modulação $M$ -PSK

O conjunto de sinais *phase-shift keying* (PSK) têm a mesma amplitude e fases diferentes para cada mensagem, podendo ser escrito para  $M > 2$  de acordo com a equação 9

$$s_i(t) = \sqrt{\frac{2\mathcal{E}_s}{\mathcal{E}_g}} g(t) \cos(2\pi f_c t + \frac{(2i-1)\pi}{M}), \quad 0 \leq t \leq T, \quad i = 1, 2, \dots, M, \quad (9)$$

Assumindo a energia do pulso de transmissão unitária,  $g(t) = 1$ , o sinal também pode ser expresso através de uma combinação linear [1], de modo que  $s_i(t)$  é reescrito com na equação 10

$$s_i = \begin{bmatrix} \sqrt{\mathcal{E}_s} \cos(\frac{(2i-1)\pi}{M}) \\ \sqrt{\mathcal{E}_s} \sin(\frac{(2i-1)\pi}{M}) \end{bmatrix}, \quad i = 1, \dots, M \quad (10)$$

A função const\_MPSK.m.

### 4.1 Energia da Constelação

### 4.2 Distância Mínima entre Símbolos

$M$ -PSK	$\mathcal{E}_{media}$	$\mathcal{E}_{media(bit)}$	$d$
$M$	$\frac{1}{2}\mathcal{E}_g$	$\frac{1}{2\log_2 M}\mathcal{E}_g$	$2\sqrt{\mathcal{E}_{media} \sin^2\left(\frac{\pi}{M}\right)}$
4	0.5	$8.33 \times 10^{-2}$	1
8	0.5	$5.56 \times 10^{-2}$	$5.41 \times 10^{-1}$

Tabela 3: Informações gerais calculadas para a modulação  $M$ -QAM.

### 4.3 Modulador (Codificação de Gray)

### 4.4 Demodulador

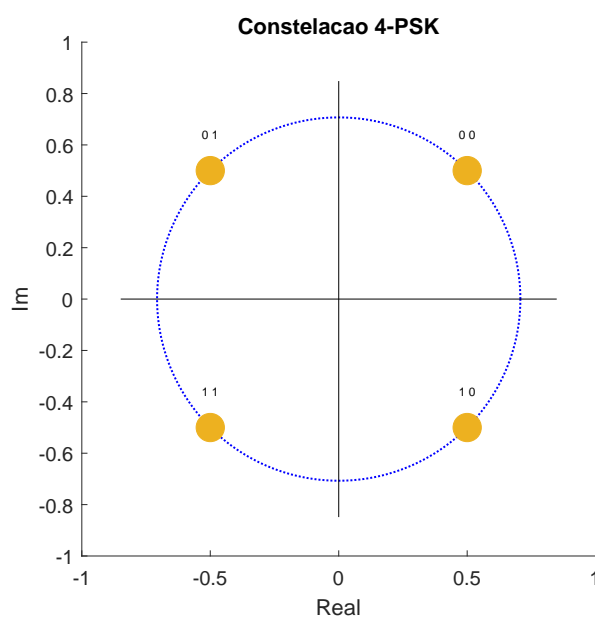


Figura 11: Constelação 4-PSK com codificação de Gray.

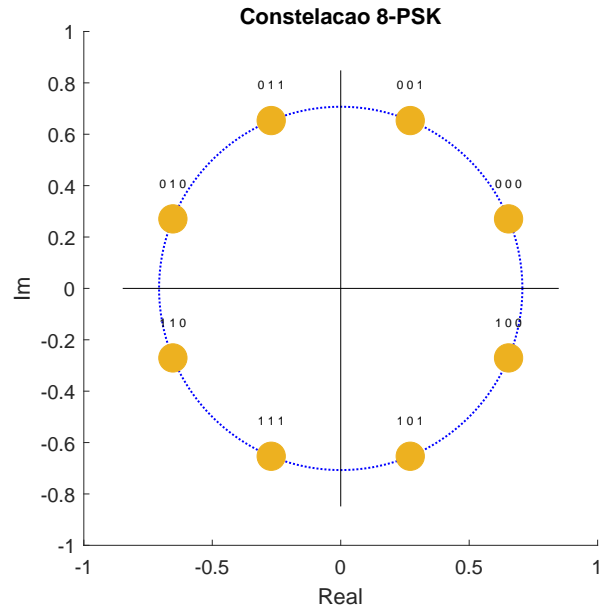


Figura 12: Constelação 8-PSK com codificação de Gray.

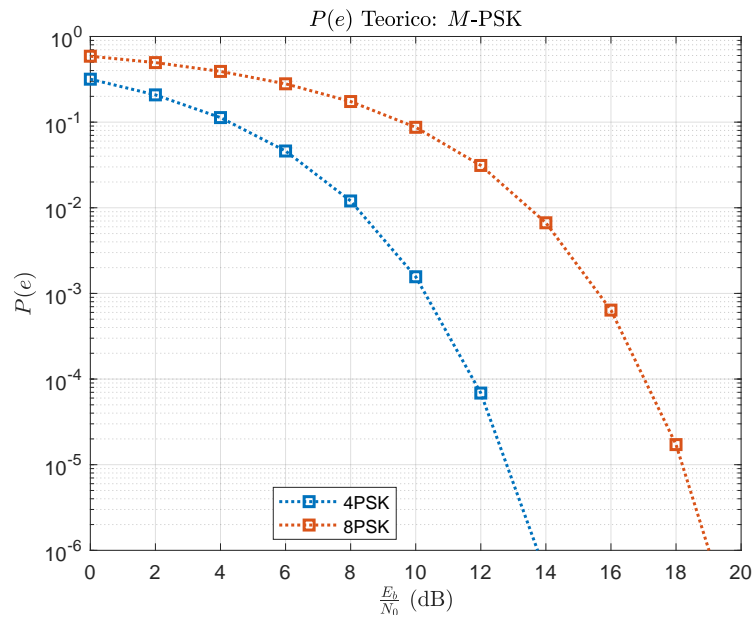


Figura 13: Probabilidade de erro ( $P(e)$ ) teórico  $M$ -PSK.

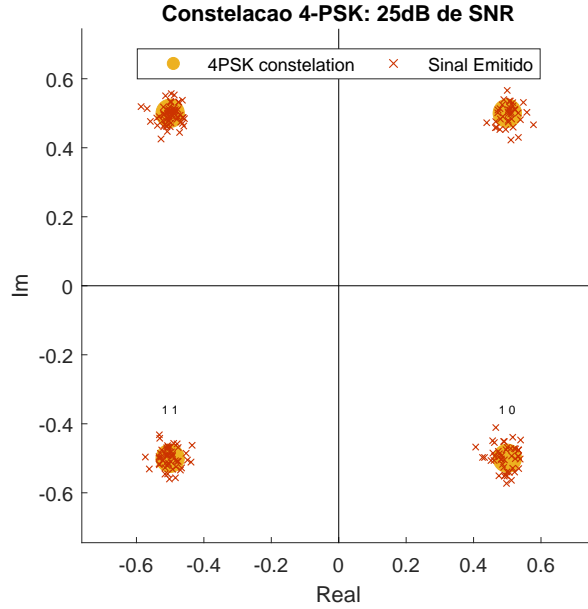


Figura 14: Probabilidade de erro ( $P(e)$ ) teórico  $M$ -PSK.

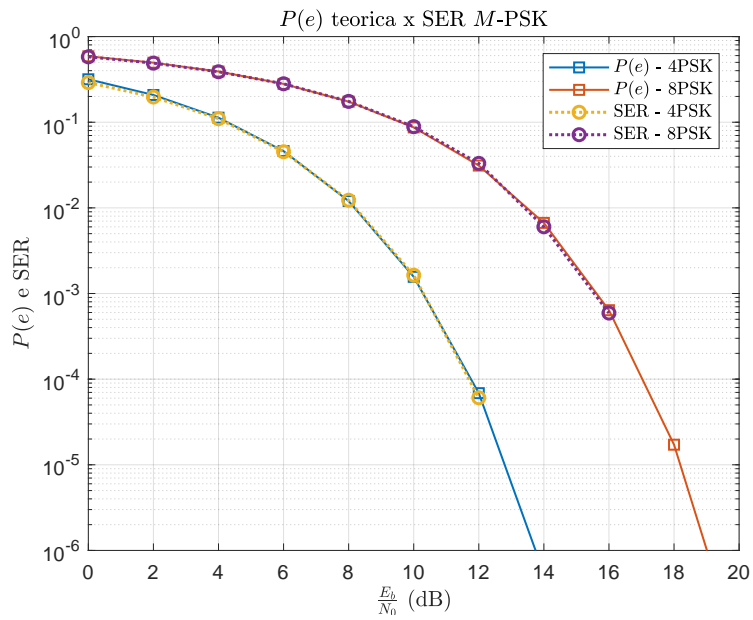


Figura 15: Probabilidade teórica de erro vs. simulação de transmissão  $M$ -PSK em canal RAGB.



## 5 Problema 5 - Comparativo $M$ -QAM x $M$ -PSK

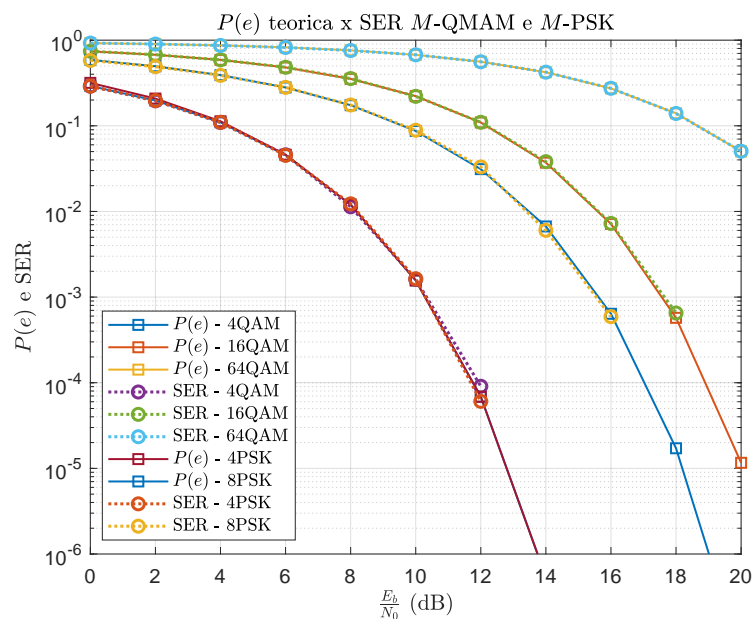


Figura 16: Probabilidade teórica de erro vs. simulação de transmissão  $M$ -PSK em canal RAGB.

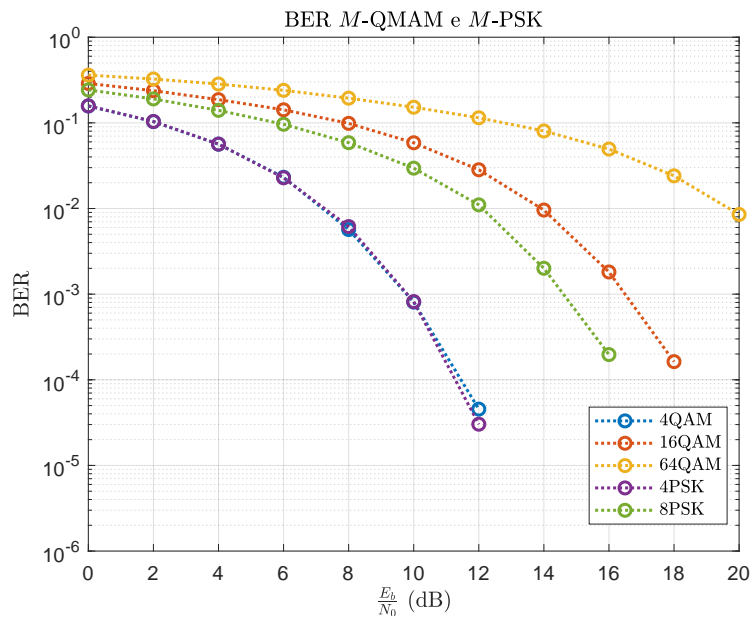


Figura 17: Probabilidade teórica de erro vs. simulação de transmissão  $M$ -PSK em canal RAGB.

## 6 Conclusão e Resultados

O para o caso do QAM é possível observar que aumentar o número de símbolos ganhamos em b transmitidos por símbolos, porém a energia média da constelação cresce proporcionalmente saindo de 1, no caso de  $m = 4$  e chegando a 21 no caso de  $m = 64$ . Além disso a exigência de um sistema de transmissão com mais robustez a ruído, pois é aumentando a quantidade de símbolos a influência do ruído aumenta de forma a deteriorar totalmente a informação enviada

Podemos observar que ao aumentarmos a quantidade de símbolos na constelação, é necessário mais energia para tal constelação, em ambos os casos, QAM E PSK. Além disso, uma SNR baixa acarreta bastante perda de informação, chegando ao ponto de errar a taxa de 0.5 dos símbolos enviados no caso 64-QAM para 0dB. Esta taxa só é menor que 0.01 para  $\frac{Eb}{N_o} \geq 20\text{dB}$ .

Interessante notar também a diferença entre a taxa de erro de bit e a taxa de símbolo, pois a utilizar a codificação de Gray o símbolos decidido apresenta apenas um bit de diferença símbolos vizinhos, garantindo o que mesmo ao selecionar um símbolo equivocado a mensagem será afetada de apenas um bit.

## Referências

- [1] C. Pimentel, *Comunicação Digital*, 1<sup>a</sup> ed. 2007.
- [2] J. G. Proakis e M. Salehi, *Digital Communications*, 5<sup>a</sup> ed. 1995.
- [3] A. Reddy, *Conversion of Binary to Gray Code*, <https://www.tutorialspoint.com/conversion-of-binary-to-gray-code>, Accessed: 2021-03-26.