

O sistema de comunicações digital mostrado na Figura 1 abaixo utiliza um modulador 4-PAM conforme mostra a Figura 2.

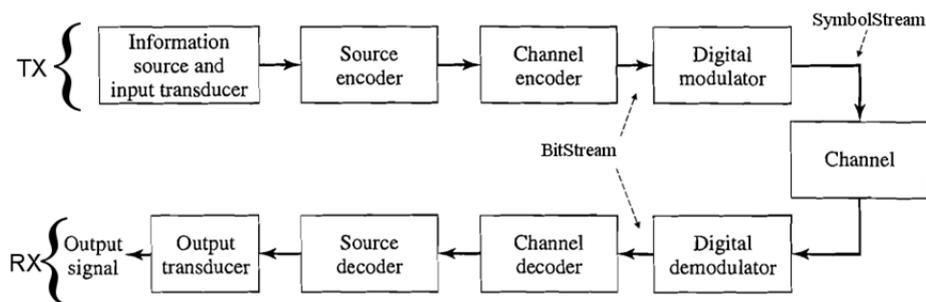
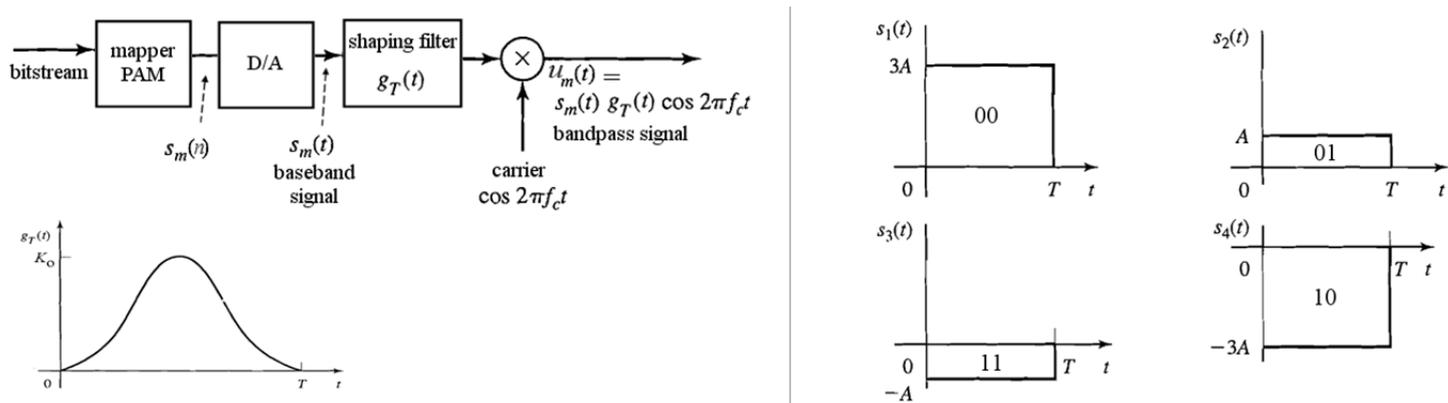


Figura 1: Diagrama geral de um sistema de comunicações digital.



(a) Modulador PAM (bloco *Digital modulator* na Figura 1) e gráfico da resposta $g_T(t)$ do *shaping filter* a um pulso $s_m(t)$ mostrado em (b).

(b) Relação entre a m -ésima palavra binária na entrada do *mapper* e o símbolo $s_m(t)$ resultante na saída do D/A, $m = 1, 2, \dots, 4$

Figura 2: Diagrama interno do bloco *Digital modulator* na Figura 1.

O *symbol rate* é 18 MHz e o *shaping filter* apresenta resposta $g_T(t)$ ao pulso $s_m(t)$ mostrado em (b) dada por $g_T(t) = K_0 e^{-\pi \left(\frac{t - \frac{T}{2}}{\tau} \right)^2}$, $K_0 = 7 \times 10^6$, $\tau = 0.014 \mu s$, sendo T a duração de um símbolo PAM. O demodulador no RX decide qual símbolo PAM é recebido com base em uma região de decisão definida pelo intervalo $\left[-\frac{d_{\min}}{2}, \frac{d_{\min}}{2} \right]$ em torno de cada ponto da constelação de referência, sendo d_{\min} a distância Euclidiana mínima entre os símbolos da constelação.

Sabendo que a frequência da portadora é $f_c = 150 \text{ MHz}$ e que em um determinado instante a seqüência de palavras binárias na entrada do *Digital modulator* na Figura 1 é dada por $BitStream = \{0110000110111001\}$, determine:

- A frequência do *clock* do *BitStream* na entrada do *Digital modulator* na Figura 1, sabendo que os bits são transmitidos serialmente.
- A seqüência de símbolos da constelação 4-PAM gerados na saída do *Digital modulator* (*SymbolStream*).
- Qual a SNR (em dB) na entrada do demodulador do RX que faria palavra binária 00 originalmente transmitida ser interpretada como a palavra 01?
- Qual a SNR (em dB) na entrada do demodulador do RX que faria palavra binária 00 originalmente transmitida ser interpretada como a palavra 10?
- Plote o módulo do espectro do sinal na saída do *shaping filter* p/ $f \geq 0$ (o que seria mostrado na tela de um *spectrum analyzer*) – Dica: Vide Nota abaixo.
- Plote o módulo do espectro do sinal $u_m(t)$ p/ $f \geq 0$ (o que seria mostrado na tela de um *spectrum analyzer*).

Nota:
$$\mathfrak{T} \left\{ K_0 e^{-\pi \left(\frac{t - \frac{T}{2}}{\tau} \right)^2} \right\} = K_0 \tau e^{-\pi f^2 \tau^2} e^{-j\pi f T}$$

onde $\mathfrak{T}\{\cdot\}$ é o operador que denota a Transformada de Fourier do argumento.

Respostas:

a)

$$\text{SymbolRate} := 18 \cdot \text{MHz}$$

$$\text{NBitsPerSymbol} := 2$$

$$\text{FClock} := \text{SymbolRate} \cdot \text{NBitsPerSymbol}$$

$$\text{FClock} = 36 \cdot \text{MHz}$$

b)

$$\text{bitstream} := \begin{pmatrix} "01" \\ "10" \\ "00" \\ "01" \\ "10" \\ "11" \\ "10" \\ "01" \end{pmatrix}$$

$$\text{mapper} := \begin{pmatrix} "00" & 3 \\ "01" & 1 \\ "10" & -3 \\ "11" & -1 \end{pmatrix}$$

$$\text{SymbolStream} := \text{Encoder}(\text{bitstream}, \text{mapper})$$

→ Submetendo o *bitstream* ao *mapper* obtemos o *SymbolStream*

$$\text{SymbolStream} = \begin{pmatrix} 1 \\ -3 \\ 3 \\ 1 \\ -3 \\ -1 \\ -3 \\ 1 \end{pmatrix}$$

c)

Seja $A := 1$

$$\text{dmin} := |(-3) - (-1)| \quad \text{dmin} = 2$$

Daí

$$\text{BinWord1}_0 := "00" \quad \text{BinWord2}_0 := "01"$$

$$S1 := \text{Encoder}(\text{BinWord1}, \text{mapper}) \quad S1 = (3)$$

$$S2 := \text{Encoder}(\text{BinWord2}, \text{mapper}) \quad S2 = (1)$$

$$\text{SNR} := 20 \cdot \log \left(\frac{|S1|}{|S1 - S2| - \frac{\text{dmin}}{2}} \right) \quad \text{SNR} = 9.542 \text{ dB}$$

d)

$$\text{BinWord1}_0 := "00" \quad \text{BinWord2}_0 := "10"$$

$$S1 := \text{Encoder}(\text{BinWord1}, \text{mapper}) \quad S1 = (3)$$

$$S2 := \text{Encoder}(\text{BinWord2}, \text{mapper}) \quad S2 = (-3)$$

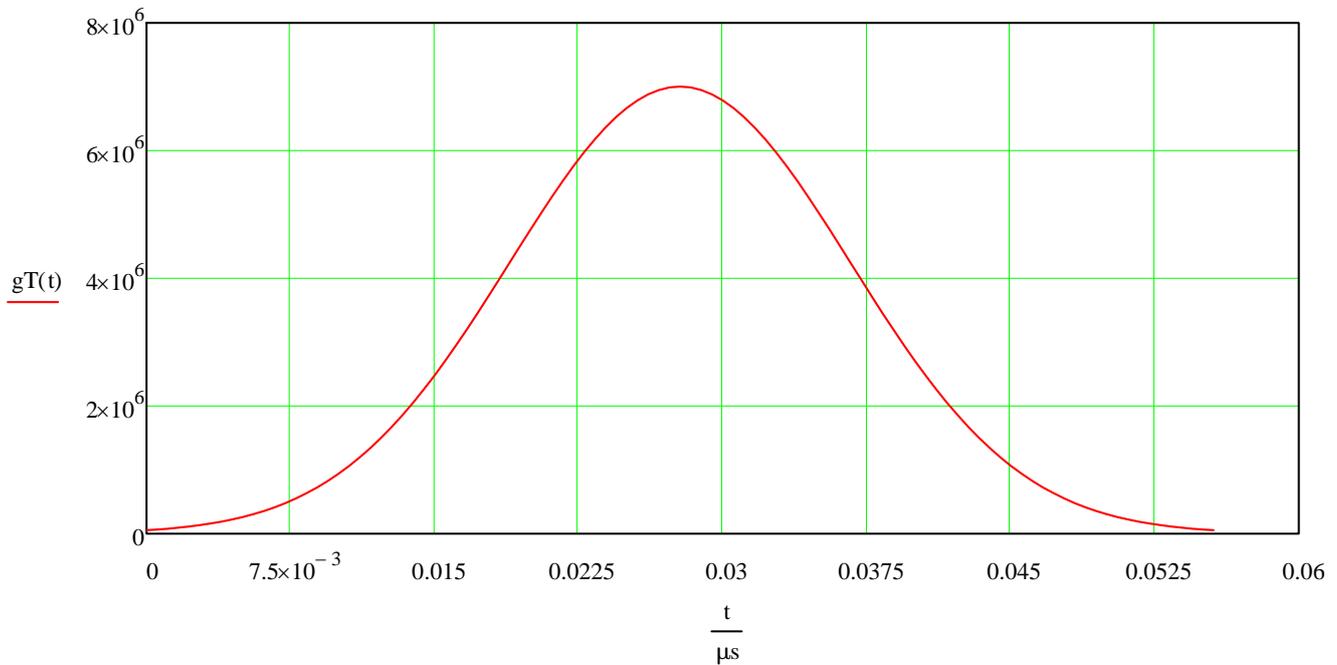
$$\text{SNR} := 20 \cdot \log \left(\frac{|S1|}{|S1 - S2| - \frac{\text{dmin}}{2}} \right) \quad \text{SNR} = -4.437 \text{ dB}$$

e) O módulo do espectro é o módulo da Transformada de Fourier do sinal $g_T(t)$ no tempo. O sinal $g_T(t)$ é dado por:

$$T := \frac{1}{\text{SymbolRate}} \quad T = 0.056 \cdot \mu\text{s}$$

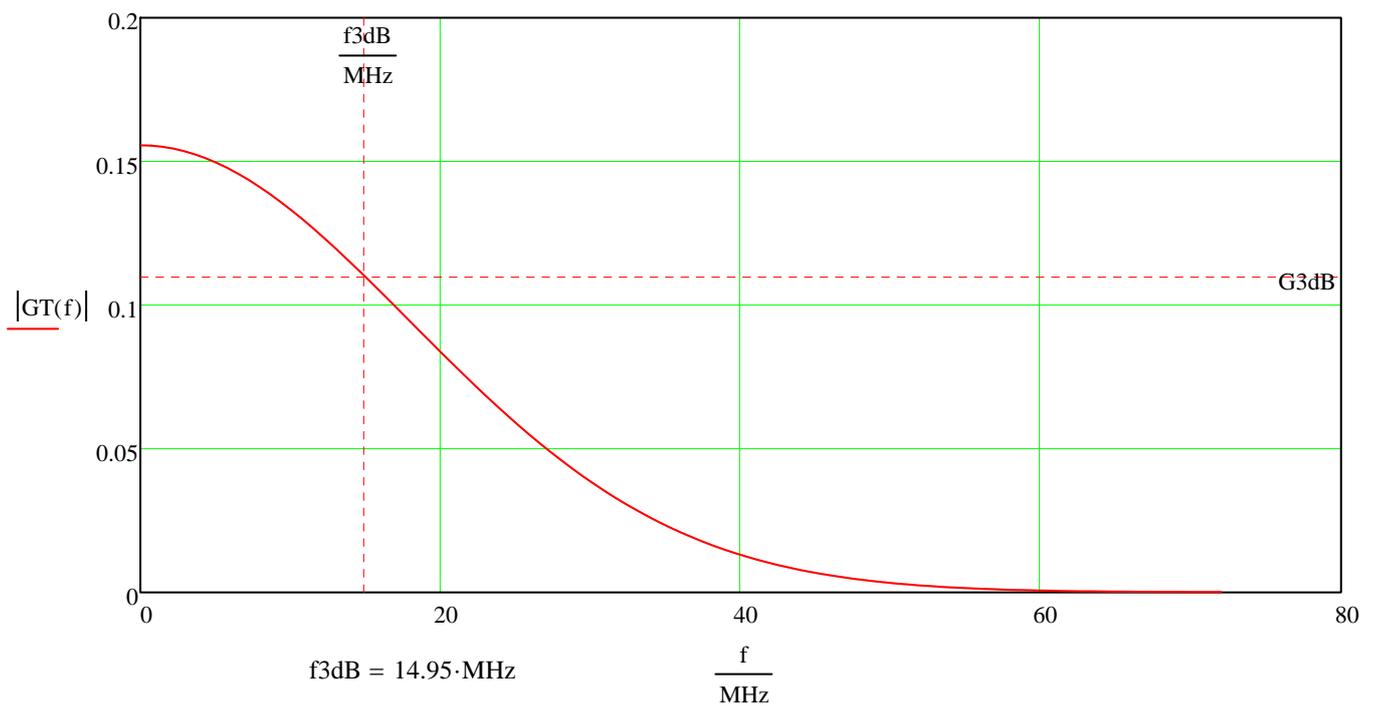
$$\tau = 0.022 \cdot \mu\text{s} \quad K_0 := 7 \cdot 10^6$$

$$g_T(t) := K_0 \cdot e^{-\pi \cdot \left(\frac{t - \frac{T}{2}}{\tau}\right)^2}$$



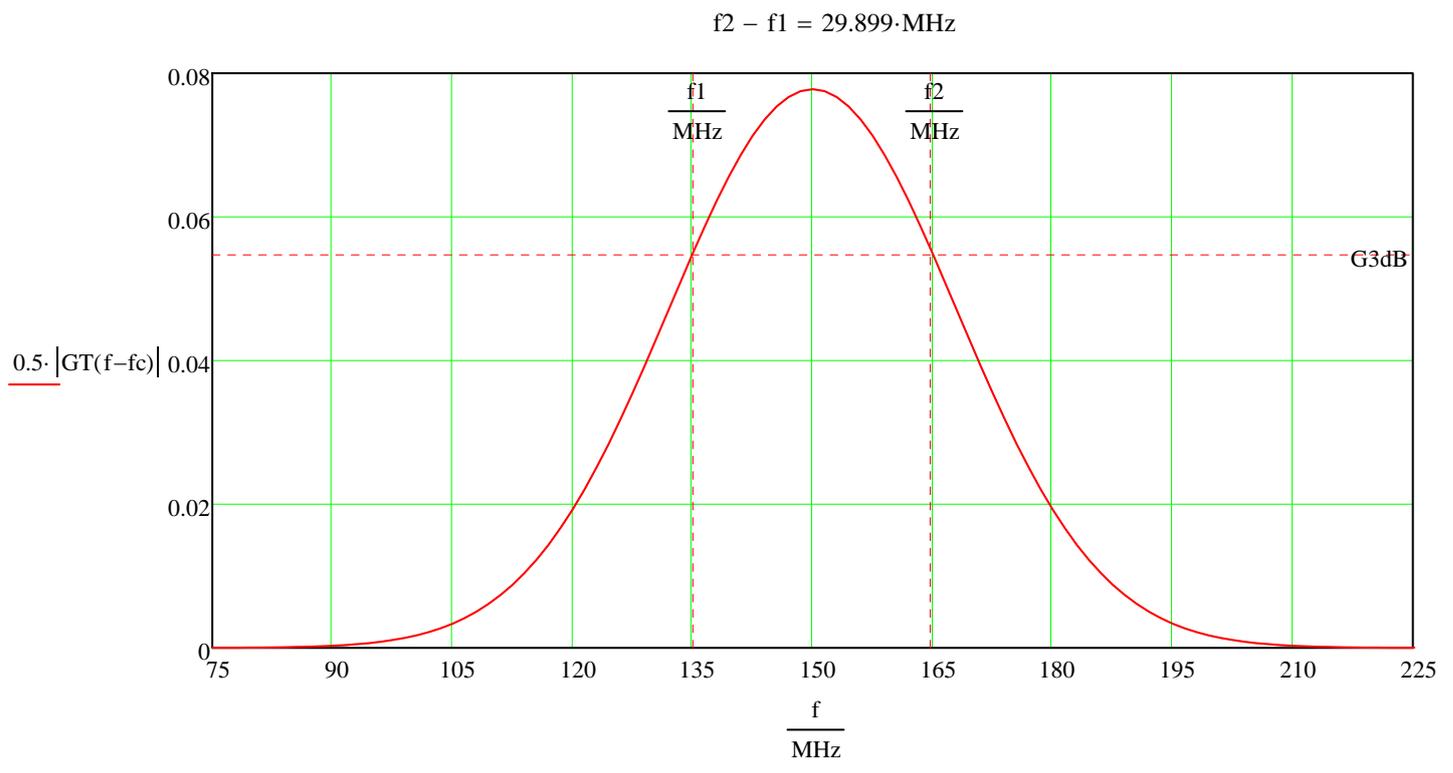
Daí, o espectro $GT(f)$ na saída do shaping filter é dado por (vide nota ao final da folha com o enunciado da questão):

$$GT(f) := K_0 \cdot \tau \cdot e^{-\pi \cdot f^2 \cdot \tau^2} \cdot e^{-j \cdot \pi \cdot f \cdot T}$$



f) Da figura 7.9 do Cap I da apostila (TAC_Vol1.ppt), temos:

$$f_c := 150 \cdot \text{MHz}$$



O processo aqui efetuado é denominado de heterodinação (=upconversion) do sinal *baseband*. Este processo transforma o sinal *baseband* em sinal *passband* elevando a frequência central do espectro do sinal *baseband* para a frequência $f_c = 150 \cdot \text{MHz}$, conforme mostra o gráfico acima. Note que o processo de heterodinação duplica a faixa de frequência (banda definida por $f_2 - f_1$ no gráfico acima) necessária para transmitir o sinal *passband* através do canal de transmissão. Especificamente, compare a banda-passante $f_2 - f_1 = 29.899 \cdot \text{MHz}$ no gráfico acima com a banda-passante $f_{3\text{dB}} = 14.95 \cdot \text{MHz}$ no gráfico do espectro $|GT(f)|$ do sinal *baseband* (note o dobro do valor necessário para transmitir o sinal em banda-base ou *baseband*).