Prof. André Noll Barreto Prova 2

Aluno:	 	 	
Matrícula:			

Questão 1 (2 pontos)

Dado um sinal $m(t) = \frac{t}{t^2 + 1}$ determine as expressões $\varphi(t)$ dos sinais modulados para as seguintes modulações (0,5 pontos cada):

a)AM, com índice de modulação
$$\mu = \frac{m_p}{A} = \frac{1}{2}$$

- b)DSB-SC
- c)SSB, com apenas a banda lateral superior
- d)SSB, com apenas a banda lateral inferior

Considere uma portadora de frequência f_c .

a) O sinal modulado será dado por $\varphi_{AM} = (A + m(t))\cos(2\pi f_c t)$. Para acharmos o valor de A, devemos encontrar m_p , o valor máximo de m(t). O máximo será no instante em que a derivada do sinal for 0, ou seja, queremos:

$$\frac{d m(t)}{dt} = \frac{1(t^2+1)-t(2t)}{(t^2+1)^2} = 0 \Rightarrow 1-t^2 = 0 \Rightarrow t = \pm 1$$

$$m_p = \max |m(\pm 1)| = 1/2 \implies A = \frac{m_p}{\mu} = 1$$

$$\varphi_{AM} = \left(1 + \frac{t}{t^2 + 1}\right) \cos(2\pi f_c t) = \left(\frac{t^2 + t + 1}{t^2 + 1}\right) \cos(2\pi f_c t) \dot{c}$$

b)

$$\varphi_{DSB-SC} = \frac{t}{t^2 + 1} \cos(2\pi f_c t)$$





Prof. André Noll Barreto

c)

$$\varphi_{USB} = m(t)\cos(2\pi f_c t) - m_h(t)\sin(2\pi f_c t)$$

Consultando a tabela de transformadas de Hilbert

$$H\left\{\frac{1}{t^2+1}\right\} = \frac{t}{t^2+1}$$

$$H\left\{\frac{t}{t^2+1}\right\} = H\left\{H\left\{\frac{1}{t^2+1}\right\}\right\} = -\frac{1}{t^2+1}$$

Portanto

$$\varphi_{USB} = \frac{t}{t^2 + 1} \cos(2\pi f_c t) + \frac{1}{t^2 + 1} \sin(2\pi f_c t)$$

d) $\varphi_{LSB} = m(t)\cos(2\pi f_c t) + m_h(t)\sin(2\pi f_c t) = \frac{t}{t^2 + 1}\cos(2\pi f_c t) - \frac{1}{t^2 + 1}\sin(2\pi f_c t)$





Prof. André Noll Barreto

Questão 2 (1 ponto)

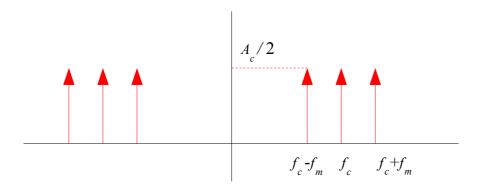
Esboce o espectro do sinal modulado $s(t) = A_c \left[1 + 2\cos\left(2\pi f_m t\right) \right] \cos\left(2\pi f_c t\right)$. (0,5 ponto)

Este sinal pode se demodulado por detecção por envelope? Por quê? (0,5 ponto)

a) O sinal modulado pode ser reescrito como

$$\begin{split} s(t) &= A_c \cos{(2\pi f_c t)} + 2A_c \cos{(2\pi f_m t)} \cos{(2\pi f_c t)} \\ &= A_c \cos{(2\pi f_c t)} + A_c \cos{(2\pi (f_c + f_m) t)} + A_c \cos{(2\pi (f_c - f_m) t)} \end{split}$$

Ou seja, temos três cossenos de amplitudes A_c e frequências f_c , f_c - f_m e f_c + f_m -, cujo espectro é dado por:



b) não, pois a amplitude máxima do sinal $m_p = 2A_c$ é maior que a amplitude da portadora A_c .

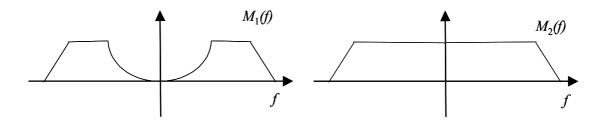




Prof. André Noll Barreto

Questão 3 (1 ponto)

Dados os dois sinais com espectro abaixo, qual deles é apropriado para modulação SSB? Por que?



O primeiro, pois sabemos que na modulação SSB devemos filtrar uma das bandas laterais na modulação. Como é impossível temos filtros ideais, é desejável que o sinal tenha pouca energia/potência naos componentes de frequência mais baixa.





Prof. André Noll Barreto

Questão 4 (2 pontos)

Uma portadora de 100MHz é modulada na frequência por uma senóide de amplitude 20V e frequência 100 kHz com k_f =25000 Hz/V.

- a) Determine a largura de banda do sinal modulado, utilizando a regra de Carson $(B_{EM}=2(\Delta f+B))$. (0,5 ponto)
- b) Repita o cálculo de (a) considerando que a amplitude do sinal de entrada é igual a 20 10V. (0,5 ponto)
- c) Repita o cálculo de (a) considerando que a frequência do sinal de entrada é igual a 200kHz. (0,5 ponto)
- d) Repita o cálculo de (a) considerando modulação em fase com $k_p = 50$ rad/V. (0,5 ponto)

a)

$$\Delta f = k_f m_p = 25000(20) = 500 \text{ kHz}$$

 $B_{EM} = 2(500 \text{k} + 100 \text{k}) = 1,2 \text{ MHz}$

b)

$$\Delta f = k_f m_p = 25000(10) = 250 \text{ kHz}$$

 $B_{FM} = 2(250 \text{k} + 100 \text{k}) = 700 \text{ kHz}$

c)

$$B_{FM} = 2(500k + 200k) = 1,4 MHz$$

d)

$$m(t) = 20\cos(2\pi f_m t)$$

$$\frac{d m(t)}{dt} = -40\pi f_m t \sin(2\pi f_m t) \Rightarrow m'_p = 40\pi 100.000 = 4\pi \times 10^6$$

$$\Delta f = \frac{k_p}{2\pi} m'_p = \frac{5}{2\pi} 4\pi \times 10^6 = 10 MHz$$

$$B_{PM} = 2(10M + 100k) = 20.2 MHz$$





Prof. André Noll Barreto

Questão 5 (2 pontos)

Um sinal FM com desvio de frequência Δf =500Hz e frequência de portadora f_c =200kHz passa por dois multiplicadores de frequência em série. O primeiro multiplica a frequência por 8, e o segundo por 16.

- a) Qual o desvio de frequência do sinal de saída? (0,7 ponto)
- b) Sabendo que o sinal de entrada tem largura de banda de 5kHz qual o índice de modulação ($\mu = \Delta f/B$) do sinal de saída do circuito? (0,6 ponto)
- c) Colocamos agora um conversor de frequência entre os dois multiplicadores de frequência. Se queremos ter um sinal modulado com portadora f_c =10MHz, qual deve ser a frequência do oscilador no conversor de frequência? (0,7 ponto)

a)

Cada multiplicador de frequência multiplica também o desvio de frequência. Sendo assim:

$$\Delta f_{o} = \Delta f_{i} \times 8 \times 16 = 500 \times 128 = 64 \text{ kHz}$$

b)

$$\mu = \frac{64k}{5k} = 12.8$$

c)

Na saída do primeiro multiplicador temos

$$f_1 = 8 f_i = 8(200 \text{k}) = 1.6 \text{ MHz}$$

Na entrada do segundo multiplicador queremos

$$f_2 = \frac{f_o}{16} = \frac{10\text{M}}{16} = 625 \text{ kHz}$$

O oscilador local deverá satisfazer

$$f_{LO} = f_1 \pm f_2 = 1.6 \text{ M} \pm 0.625 \text{ M} = 2.225 \text{ MHz}$$
 ou 0.975 MHz





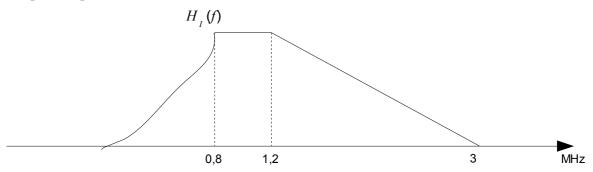
Prof. André Noll Barreto

Questão 6 (2 pontos)

Um tom (senóide) com frequência 4kHz é transmitido com modulação USB em uma portadora com frequência $f_c = 1$ MHz.

a) É utilizado um receptor super-heteródino. Sabendo-se que sua imagem é transmitida em uma frequência de 2,4 MHz, quais as frequências intermediária f_l e do oscilador local de conversão de frequência f_{LO} no receptor? (1 ponto)

b)Uma outra estação transmite também um tom, mas com frequência 3 kHZ, com modulação AM e índice de modulação $\mu = m_p/A=0.8$ na frequência imagem de 2,4 MHz. Sabendo-se que o filtro sintonizável de imagem $H_l(f)$ tem a resposta espectral abaixo, que o sinal desejado foi transmitido com 5W e o sinal interferente com 10W, qual a razão sinal-ruído em dB na saída do receptor? (1 ponto)



a)

a frequência do oscilador local sintonizável é dada por

$$f_{LO} = f_c \pm f_I$$

Ou seja, dado um oscilador de frequência f_{LO} , o receptor receberá na frequência f_I dois sinais, um desejado e uma imagem nas frequências

$$f_c = f_{LO} - f_I$$
$$f_c' = f_{LO} + f_i$$

Estas frequências foram dadas. Portanto

$$1M = f_{LO} - f_{I} \Rightarrow f_{LO} = 1,7 \text{ MHz}$$

2,4 M = $f_{LO} + f_{I} \Rightarrow f_{I} = 0,7 \text{ MHz}$

b)

O sinal desejado é dado por

$$\varphi_{s}(t) = A_{s} \left[\cos(2\pi f_{s}t) \cos(2\pi f_{c}t) - \sin(2\pi f_{s}t) \cos(2\pi f_{c}t) \right]$$

$$= A_{s} \cos(2\pi (f_{c} + f_{s})t)$$

A potência do sinal é

$$P_s = \frac{A_s^2}{2} = 5 \implies A_s = \sqrt{10}$$

O sinal interferente é dado por

$$\begin{aligned} \varphi_{N}(t) &= A_{N} \left(1 + \mu \cos(2\pi f_{N} t) \right) \cos(2\pi f_{c}' t) \\ &= A_{N} \cos(2\pi f_{c}' t) + \frac{A_{N} \mu}{2} \cos(2\pi (f_{c}' - f_{N}) t) + \frac{A_{N} \mu}{2} \cos(2\pi (f_{c}' + f_{N}) t) \end{aligned}$$

A potência do sinal é





Prof. André Noll Barreto

$$P_N = \frac{A_N^2}{2} + 2\frac{\left(A_N \frac{\mu}{2}\right)^2}{2} = \frac{A_N^2}{2} \left(1 + \frac{\mu^2}{2}\right) = 10 \implies A_N^2 = 15,15 \implies A_N = 3,8925$$

Os dois sinais serão recebidos na frequência intermediária f_I e demodulados. Ambos sofrerão a mesma atenuação de canal α , mas o sinal interferente será filtrado pelo filtro de imagem e sofrerá uma atenuação adicional de 1/3. Assim teremos na entrada do demodulador os sinais

$$\varphi'_{s}(t) = \alpha A_{s} \cos \left(2\pi (f_{I} + f_{s})t\right)$$

$$\varphi'_{N}(t) = \frac{\alpha}{3} \left[A_{N} \cos \left(2\pi f_{I}t\right) + \frac{A_{N}\mu}{2} \cos \left(2\pi (f_{I} - f_{N})t\right) + \frac{A_{N}\mu}{2} \cos \left(2\pi (f_{I} + f_{N})t\right) \right]$$

A demodulação consiste em multiplicar o sinal recebido por $2\cos\left(2\pi f_I t\right)$ e filtrá-lo com um filtro passa-baixa com resposta ao impulso $h_{LP}(t)$ frequência de corte pouco acima da banda do sinal, de f_S =4kHz

Para o sinal desejado teremos então

$$y_D(t) = \left[2\alpha A_s \cos(2\pi (f_I + f_s)t)\cos(2\pi f_I t)\right] * h_{LP}(t)$$

= \alpha A_s \cos(2\pi f_s t)

$$P_D = \alpha^2 \frac{A_s^2}{2} = \alpha^2 \frac{10}{2} = 5\alpha^2$$

Como a frequência do sinal interferente $f_N = 3 \text{ kHZ} < f_S$, a interferência na saída do demodulador é

$$y_{DN}(t) = \left[2 \varphi'_{N}(t) \cos(2\pi f_{I}t)\right] * h_{LP}(t)$$

$$= \frac{\alpha A_{N}}{3} + \frac{\alpha A_{N} \mu}{6} \cos(-2\pi f_{N}t) + \frac{\alpha A_{N} \mu}{6} \cos(2\pi f_{N}t) = \frac{\alpha A_{N}}{3} + \frac{\alpha A_{N} \mu}{3} \cos(2\pi f_{N}t)$$

$$P_{DN} = \left(\frac{\alpha A_N}{3}\right)^2 + \left(\frac{\alpha A_N \mu}{3}\right)^2 = \frac{\alpha^2 A_N^2}{9} (1 + \mu^2) = \alpha^2 \frac{15,15}{9} (1 + 0.8^2) = 2.76 \alpha^2$$

A razão sinal-interferência é portanto

$$RSI = \frac{P_D}{P_{DN}} = \frac{5}{2,76} = 1,811 = 2,6 \,\text{dB}$$





Prof. André Noll Barreto

Fórmulas Úteis

Identidades Trigonométricas:

$$\sin(2x) = 2\sin x \cos x$$

$$\cos(2x) = \cos^2 x - \sin^2 x$$

$$\sin^2 x + \cos^2 x = 1$$

$$\cos^2 x = \frac{1}{2}(1 + \cos 2x)$$

$$\sin^2 x = \frac{1}{2}(1 - \cos 2x)$$

$$\sin(x \pm y) = \sin x \cos y \pm \cos x \sin y$$

$$\cos(x \pm y) = \cos x \cos y \mp \sin x \sin y$$

$$\tan(x \pm y) = \frac{\tan x \pm \tan y}{1 \mp \tan x \tan y}$$

$$a \cos x + b \sin x = \sqrt{a^2 + b^2} \cos(x + \tan^{-1}(-b/a))$$

Tabela de Transformadas de Hilbert:

$$g(t) \stackrel{H}{\Leftrightarrow} g_h(t) = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{g(\alpha)}{t - \alpha} d\alpha$$

$$g_h(t) \stackrel{H}{\Leftrightarrow} -g(t)$$

$$\sin t \stackrel{H}{\Leftrightarrow} -\cos t$$

$$\cos t \stackrel{H}{\Leftrightarrow} \sin t$$

$$\frac{1}{t^2 + 1} \stackrel{H}{\Leftrightarrow} \frac{t}{t^2 + 1}$$

$$\sin t \stackrel{H}{\Leftrightarrow} \frac{1 - \cos t}{t}$$

$$\delta(t) \stackrel{H}{\Leftrightarrow} \frac{1}{\pi t}$$

$$\operatorname{rect} t \stackrel{H}{\Leftrightarrow} \frac{1}{\pi} \ln \left| \frac{t + \frac{1}{2}}{t - \frac{1}{2}} \right|$$



