

## Princípios de Comunicações (FGA - 203815) Segunda Prova 03/novembro/2016

Nome:	Matrícul	a:				
	0	1		2		Tatal
	Questão	1	2	3	4	Total
	Pontos	30	30	30	20	110
	Nota					
Questão 1	$m(t) = 4\cos(2\pi f_m t)$ , dulador é implementad	medido	em volt	s, com	$f_m = 2$	0kHz. A
(a) Desenhe o espectro (bilateral) do sinal mo						
(b) Observando o espectro, encontre sua larg de Carson;	gura de banda e comp	are com	ı a estin	nativa d	ada pel	a fórmula
(c) Ainda com base nas informações do espec	ctro, calcule a potênci	a do sir	ıal modı	ılado.		
	<b>†</b>					
						f (kHz
Largura de banda (Carson) $=$	Hz					
Largura de banda obtida pelo espectro =	Hz					
Potência obtida pelo espectro =	$V^2$					
Potência do sinal modulado (via amplitude do	sinal modulado) =			$V^2$		
Questão 2						
Considere o projeto de um sistema de modular desempenho referente à qualidade do sinal no O sistema tem a mesma potência de transmiss	receptor deve ser o m					
(a) Encontre uma relação entre $k_P$ e $k_F$ que demodulador;		io de qu	ıalidade	seja sat	isfeita à	à saída do
(b) Repita o item anterior, de modo que a res	stricão seia à entrada	do dem	odulado	r;		

(c) É possível compatibilizar as duas restrições simultaneamente? Justifique.

A modulação FSK binária (Binary Frequency Shift Keying) faz uso de duas portadoras, de frequências  $f_1$  e  $f_2$ , cada uma associada a um bit. Uma possível expressão para o sinal modulado é dada por

$$s(t) = A_c \operatorname{rect}\left(\frac{t - kT_b}{T_b}\right) \left[ (1 - b_k) \cos(2\pi f_1 t) + b_k \cos(2\pi f_2 t) \right],$$

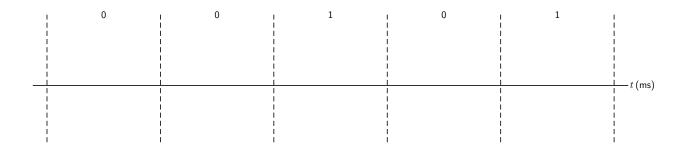
onde  $b_k$  é o k-ésimo bit a ser transmitido (0 ou 1),  $A_c$  é a amplitude da portadora e  $T_b$  é a duração de um bit. Se  $f_1=100\,kHz$ ,  $f_2=200\,kHz$  e  $T_b=1\,ms$ :

- (a) Desenhe o sinal transmitido correspondente à sequência de bits (0, 0, 1, 0, 1);
- (b) Lembrando que

$$\operatorname{rect}\left(rac{t}{T_b}
ight) \overset{\mathcal{F}}{\Leftrightarrow} T_b \mathrm{sinc}(\pi f T_b),$$

desenhe o módulo do espectro correspondente a uma sequência de bits aleatória e infinita. Sugestão: observe que, neste caso, na metade do tempo são transmitidos bits 1, e na outra metade, bits 0.

(c) Encontre uma expressão para a frequência instantânea  $f_i(t) = f_c + k_F m(t)$  que possa representar o sinal FSK com os parâmetros dados; deixe claro quais os valores de  $f_c$ ,  $k_F$ , e qual a relação de m(t) com os bits transmitidos.





Para implementar um processo de modulação indireta pelo método de Armstrong, você dispõe de dois multiplicadores de frequência, de fatores 5 e 6. A frequência inicial da portadora é de 2 kHz, e o sinal de saída tem frequências que podem estar em qualquer ponto da faixa entre 30 kHz e 60 kHz, com desvio de frequência  $\Delta f=3$  KHz. A frequência específica dentro desta faixa é determinada por um oscilador com frequência ajustável, com frequência máxima de 17 kHz. Nestas condições:

- (a) Determine a faixa de valores de frequência do oscilador;
- (b) Faça um diagrama de blocos de seu modulador, especificando em cada ponto de relevante as frequências da portadora e os respectivos desvios de fase.

## **Formulário**

## Funções de Bessel

β	$J_0$	$J_1$	$J_2$	$J_3$	$J_4$	$J_5$	$J_6$	$J_7$	$J_8$	$J_9$	$J_{10}$	$J_{11}$	$J_{12}$
0,25	0,98	0,12	0,01	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0
0,5	0,94	0,24	0,03	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0
0,8	0,85	0,37	0,07	0,01	0	0	0	0	0	0	0	0	0
1,0	0,77	0,44	0,11	0,02	0	0	0	0	0	0	0	0	0
1,5	0,51	0,56	0,23	0,06	0,01	0	0	0	0	0	0	0	0
2,0	0,22	0,58	0,35	0,13	0,03	0,01	0	0	0	0	0	0	0
2,40	0	0,52	0,43	0,20	0,065	0.016	0	0	0	0	0	0	0
3,0	-0,26	0,34	0,49	0,31	0,13	0,04	0,01	0	0	0	0	0	0
4,0	-0,4	-0,07	0,36	0,43	0,28	0,13	0,05	0,02	0	0	0	0	0
5,0	-0,18	-0,33	0,05	0,36	0,39	0,26	0,13	0,05	0,02	0,01	0	0	0
5,52	0	-0,34	-0,123	0,25	0,40	0,32	0,19	0,09	0,03	0,01	0	0	0
6,0	0,15	-0,28	-0,24	0,11	0,36	0,36	0,25	0,13	0,06	0,02	0,01	0	0
7,0	0,3	0	-0,3	-0,17	0,16	0,35	0,34	0,23	0,13	0,06	0,02	0,01	0
8,0	0,17	0,23	-0,11	-0,29	-0,11	0,19	0,34	0,32	0,22	0,13	0,06	0,03	0,01
8,65	0	0,27	0,062	-0,243	-0,23	0,03	0,27	0,34	0,29	0,18	0,1	0,05	0,02

## PM, FM e Ruído em Sistemas Analógicos

$$\varphi_{\mathsf{AM}}(t) = A_c \left(1 + \mu m(t)\right) \cos(2\pi f_c t) \qquad \left(\frac{S}{N}\right)_{\mathsf{IN}}^{\mathsf{SS}}$$

$$\varphi_{\mathsf{DSB}}(t) = A_c m(t) \cos(2\pi f_c t) \qquad \left(\frac{S}{N}\right)_{\mathsf{IN}}^{\mathsf{SS}}$$

$$\varphi_{\mathsf{SSB}}(t) = \frac{A_c}{2} \left[m(t) \cos(2\pi f_c t) \pm m_h(t) \sin(2\pi f_m t)\right] \qquad \left(\frac{S}{N}\right)_{\mathsf{IN}}^{\mathsf{AM},\mathsf{Sincr}}$$

$$\varphi_{\mathsf{PM}}(t) = A_c \cos(2\pi f_c t + k_P m(t)) \qquad \left(\frac{S}{N}\right)_{\mathsf{IN}}^{\mathsf{AM},\mathsf{Sincr}}$$

$$\varphi_{\mathsf{FM}}(t) = A_c \cos\left(2\pi f_c t + 2\pi k_F \int_{-\infty}^t m(\alpha) d\alpha\right) \qquad \left(\frac{(S/N)_{\mathsf{OUT}}}{(S/N)_{\mathsf{IN}}}\right)^{\mathsf{EM}}$$

$$e^{j\beta \sin(2\pi f_m t)} = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} J_n(\beta) e^{-j2\pi n f_m t} \qquad \left(\frac{S}{N}\right)_{\mathsf{IN}}^{\mathsf{FM}} = \frac{S}{N}$$

$$\beta_{\mathsf{FM}} = \frac{k_F m_{\mathsf{P}}}{B_m} \quad \beta_{\mathsf{PM}} = \frac{k_P \dot{m}_{\mathsf{P}}}{2\pi B_m} \qquad \left(\frac{(S/N)_{\mathsf{OUT}}}{(S/N)_{\mathsf{IN}}}\right)^{\mathsf{PM}}$$

$$\left(\frac{S}{N}\right)_{\mathsf{IN}}^{\mathsf{DSB-SC}} = \frac{A_c^2 P_m}{2} \frac{1}{2N_0 B_m} \qquad \left(\frac{(S/N)_{\mathsf{OUT}}}{(S/N)_{\mathsf{IN}}}\right)^{\mathsf{PM}}$$

$$\left(\frac{(S/N)_{\mathsf{OUT}}}{(S/N)_{\mathsf{IN}}}\right)^{\mathsf{DSB-SC}} = 2 \qquad \left(\frac{(S/N)_{\mathsf{OUT}}}{(S/N)_{\mathsf{IN}}}\right)^{\mathsf{PM}}$$

$$\left(\frac{S}{N}\right)_{\mathrm{IN}}^{\mathrm{SSB}} = \frac{A_c^2 \, P_m}{4} \frac{1}{N_0 B_m}$$
 
$$\left(\frac{(S/N)_{\mathrm{OUT}}}{(S/N)_{\mathrm{IN}}}\right)^{\mathrm{SSB}} = 1$$
 
$$\left(\frac{S}{N}\right)_{\mathrm{IN}}^{\mathrm{AM,Sincr}} = \frac{A_c^2 (1 + \mu^2 P_m)}{2} \frac{1}{2N_0 B_m}$$
 
$$\left(\frac{(S/N)_{\mathrm{OUT}}}{(S/N)_{\mathrm{IN}}}\right)^{\mathrm{AM,Sincr}} = \frac{2\mu^2 P_m}{1 + \mu^2 P_m}$$
 
$$\left(\frac{S}{N}\right)_{\mathrm{IN}}^{\mathrm{FM}} = \left(\frac{S}{N}\right)_{\mathrm{IN}}^{\mathrm{PM}} = \frac{A_c^2}{2N_0 B_T}$$
 
$$\left(\frac{S}{N}\right)_{\mathrm{OUT}}^{\mathrm{FM}} = \frac{3A_c^2 \beta_{\mathrm{FM}}^2 P_m}{2N_0 B_m m_p^2} = 3\gamma \beta_{\mathrm{FM}}^2 \left(\frac{P_m}{m_p^2}\right)$$
 
$$\left(\frac{(S/N)_{\mathrm{OUT}}}{(S/N)_{\mathrm{IN}}}\right)^{\mathrm{FM}} = 6\beta_{\mathrm{FM}}^2 \left(\beta_{\mathrm{FM}} + 1\right) \frac{P_m}{m_p^2}$$
 
$$\left(\frac{S}{N}\right)_{\mathrm{OUT}}^{\mathrm{PM}} = \frac{A_c^2 k_p^2 P_m}{2N_0 B_m} = \gamma k_p^2 P_m$$
 
$$\left(\frac{(S/N)_{\mathrm{OUT}}}{(S/N)_{\mathrm{IN}}}\right)^{\mathrm{PM}} = 8\pi^2 \beta_{\mathrm{PM}}^2 \left(\beta_{\mathrm{PM}} + 1\right) \frac{P_m}{m_p^2} B_m^2$$
 
$$\left(\frac{(S/N)_{\mathrm{OUT}}}{(S/N)_{\mathrm{IN}}}\right)^{\mathrm{PM}} = 8\pi^2 \beta_{\mathrm{PM}}^2 \left(\beta_{\mathrm{PM}} + 1\right) \frac{P_m}{m_p^2} B_m^2$$

Folha para solução

\_