## AVALIAÇÃO DE PRINCÍPIOS DE COMUNICAÇÕES - ADNP (S-11)

ALUNO: Nicolas Civiero

MATRÍCULA:1795830

## INSTRUÇÕES:

- Esta avaliação consta de três questões.
- As questões valem: 3,4 pontos (1), 3,3 pontos (2), e 3,3 pontos (3).
- Cada questão depende do número de matrícula do estudante (ver Tabela-S11.pdf).
- Avaliações com uso de número de matrícula incorreto serão anuladas.
- Resolva cada questão de forma manuscrita legível e organizada. Não serão consideradas respostas sem o desenvolvimento completo da solução.
- Não faça arredondamentos, utilize sempre três (3) casas decimais de precisão.
- Faça sempre uso das unidades: Hz, kHz, MHz, Volt e Watt. Exemplo: f = 12345,0 Hz deve ser grafado f = 12,345 kHz (não 13 kHz).
- As soluções podem ser incluídas como imagem neste documento que então deve ser salvo em um único arquivo formato pdf.
- O arquivo deve ser nomeado "Prova2\_Nome\_Completo.pdf" e não pode exceder a 15 MB de dimensão.
- A entrega deve ser feita via e-mail até às 16h00 de 26/11/2020.
- Dúvidas podem ser sanadas on-line na primeira meia-hora da data da prova.

## IMPORTANTE:

- Primeiro passo: Obtenha os valores necessários a cada questão na Tabela-S11.pdf disponível na pasta dropbox. As unidades constam no enunciado das questões.
- Segundo passo: O Valor 1 será usado na Questão 1, o Valor 2 na Questão 2, e o Valor 3 na Questão 3. Exemplo: Valor 1 = 9,0 corresponde à f<sub>m</sub> = 9,0 kHz.
- Terceiro passo: Resolva as questões.

BOA PROVA!!

- 1) Um sinal modulado FM tonal é aplicado a um demodulador. Sabe-se que a potência média do sinal modulado é igual a 2 Watts,  $\beta$  = 2 rad e  $f_m$  = 11 kHz. A potência média de ruído por unidade de faixa (N<sub>0</sub>) na entrada do demodulador é 5.10-7 Watt/Hz. Pede-se:
- a) Determine a razão sinal-ruído de canal  $SNR_C$  (em dB).
- b) Determine a razão sinal-ruído de saída  ${\rm SNR}_0$  (em dB).
- c) Considerando que filtros de pré(dê)-ênfase (com  $f_0$  = 3,0 kHz) são acrescentados ao sistema, determine a nova razão sinal-ruído de saída (em dB).

1)a) $P = \frac{Ac^{2}}{3^{2}} \qquad SNRc = \frac{P}{W \cdot Nc}$ $2 = \frac{Ac^{2}}{2} \qquad SNAc = \frac{11 \cdot 10^{3} \cdot 5 \cdot 10^{-7}}{Ac^{2} \cdot 1 \cdot 1}$ $Ac = 2V$ $SNAc = 363,636$ $Ac = 2V$	10. log (SNRc) = SNAc dlo SNAc dlo = 10. log (363,636) SNAc dlo = 25,607 dB
- $SNR_c = 25,607 dB$ by $SNR_o = \frac{3}{2} \cdot \beta^2 \cdot SNR_c$ $SNR_o = \frac{3}{2} \cdot 2^2 \cdot 363,636$ $SNR_o = 2.182$	5NR. db = 10. log (2.182) SNR. db = 33,388 dB
$\frac{-\left SNR_o=3.3,388 dB\right }{c) \frac{SNR_oPD}{SNR_o} = \frac{\left(\frac{W}{f_o}\right)^3}{3\left[\frac{W}{f_o} - arcty\left(\frac{W}{f_o}\right)\right]}$	$\frac{W}{\sqrt{6}} = \frac{41.10^3}{3.10^2} = 3,667$
$\frac{SNR_{\circ}PD}{2.182} = \frac{3.667^{3}}{3[3,667 - araty(3,667)]}$ $SNR_{\circ}PD = 6,956 \cdot 2.182 = 15.179$	5NR. PD db = 10 log (15.179)  SNR. PD db = 41,812 dB
- SNR0, PD = 41,812 dB	

- 2) O sinal g(t) =  $4.\{1 + \cos(2\pi . f_1.t)\}.\cos(2\pi . f_1.t)$ , é amostrado de forma ideal, onde  $f_1$  = 65 Hz.
- a) Determine a expressão de G(f) e faça um esboço (mostrando valores de frequência e amplitude).
- b) Determine a expressão do espectro do sinal amostrado Go(f), sabendo que fs = 300 Hz;
- c) Esboce o espectro de  $G_{\delta}(f)$  considerando a faixa de frequências  $|f| \le 750$  Hz (mostrando valores de frequência e amplitude).
- d) Considere o uso de um filtro real tipo Butterworth de 1ª ordem (dado pela equação abaixo) para recuperar o sinal g(t). Qual deve ser a nova frequência de amostragem (fs) de modo a atenuar as componentes indesejadas em 24 dB (no mínimo)?

$$|H(f)| = \sqrt{\sqrt{1 + (f/f_{3dB})^2}} \qquad \text{Obs: } f_{3dB} = f_1 \text{ Hz}$$

$$-2 \quad \alpha) \qquad \qquad \left(\cos(2\pi \cdot f_1 \cdot f_2) = \frac{1}{2} \left[\delta(f_1 \cdot f_2) \cdot \delta(f_1 \cdot f_2)\right]\right)$$

$$g(t) = 4\left[1 + \cos(2\pi \cdot 65 \cdot t)\right] \cdot \cos(2\pi \cdot 65 \cdot t)$$

$$g(t) = 4\left[\cos(130\pi t) + \frac{1}{2} \left[\cos(130\pi t) + 2\cos(130\pi t)\right]\right]$$

$$g(t) = 4\left[\cos(130\pi t) + 2\cos(260\pi t) + 2\cos(0)\right]$$

$$G(t) = 2\left[\delta(f_1 \cdot 65) + \delta(f_1 \cdot 65)\right] + \delta(f_1 \cdot 30) + 2\cos(0)$$

$$G(f) = 2\left[\delta(f_1 \cdot 65) + \delta(f_1 \cdot 65)\right] + \delta(f_1 \cdot 30) + 2\cos(0)$$

$$G_3(f_1) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_1) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_2 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_1 \cdot m \cdot f_2)$$

$$G_3(f_2) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_2 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_2 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_2 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_2 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_3(f_3) = 300 \cdot \sum_{m=-\infty}^{\infty} G(f_3 \cdot m \cdot f_3)$$

$$G_$$

3) Um sistema TDM-PCM, sem compressor, apresenta em sua entrada os sinais mostrados abaixo, onde  $f_2$  = 4,2 kHz.

 $2.\cos(2\pi.1k.t)$ ,  $5.\cos^2(2\pi.0,5k.t)$ ,  $3.\cos(2\pi.f_2.t)$ ,  $4.\cos(2\pi.3k.t)$ ,  $2.\cos(2\pi.1,7k.t)$ 

- a) Determine a menor frequência de amostragem possível para o sistema.
- b) Qual a largura de espectro do sinal após o multiplexador? Considere a frequência de amostragem obtida no item anterior.
- c) Qual a taxa de transmissão (em bps) do sistema se o sinal multiplexado é quantizado em 16 níveis e codificado?
- d) Sabendo que o fator de roll-off utilizado no sistema de transmissão é  $\rho$  = 0,5 determine a largura de faixa permitida ao canal.

STQQSSD			_/_/_
3 a)		5·cm²(27·05k·t), (27·3k·t), 2·ca	
b) Tr= fr=8,		N = 119,047.10.	B max = 1/3
Tx=119,04	7 Mx G=	23,809 ps	Bmax = 23,804.106 Bmax = 42,000 KHz
B max = 42,000 kHz			Olivario Tapos Ma
c) Q = 2 \\ 16 = 2 \\	11 lz = \frac{7}{4}  17 lz = \frac{7}{3,809.10^6}	4	
V = 4	JIlo=168,003K.	lops	
rb=168,003 KB	M		
$B = \left(\frac{1+\rho}{2}\right).$ $B = \left(\frac{1+\rho}{2}\right).$	rk (68.003		1. / 1.5.)
B=126,002	KHZ		