

# **Princípios de Comunicações**

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

Prova 1 – 2015/1 (23/04/2015)

Aluno: \_\_\_\_\_

Matrícula: \_\_\_\_\_

## **Instruções**

- A prova consiste de quatro questões discursivas
- A prova terá a duração de 2h30
- A prova pode ser feita a lápis ou caneta
- Não é permitida consulta a notas de aula, todas as fórmulas necessárias são fornecidas no final da prova.
- Toda resposta deverá estar contida nas folhas da prova. Folhas de rascunho serão fornecidas, mas não devem ser entregues.
- Calculadoras podem ser utilizadas, mas todas as contas e respostas devem ser justificadas

<b>Questão</b>	<b>Nota</b>
Q1	
Q2	
Q3	
Q4	
<b>Total</b>	

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

## Questão 1

i) Esboce os sinais

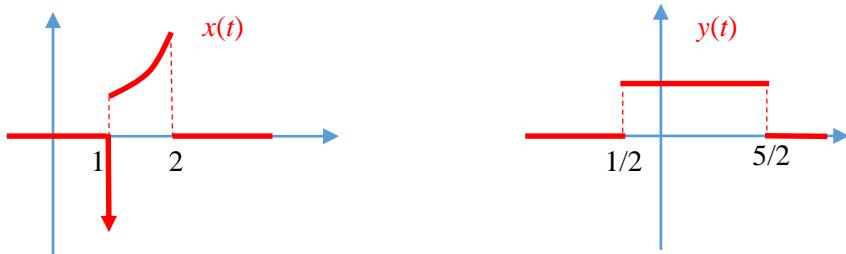
$$x(t) = e^t u(t - 1)u(2 - t) + \delta(t - 1)\cos(\pi t)$$

$$y(t) = \text{rect}\left(\frac{t-1}{3}\right)$$

ii) Calcule o coeficiente de correlação entre eles

Solução:

i)



ii)

O coeficiente de correlação  $\rho = \frac{\langle x(t), y(t) \rangle}{\sqrt{E_x E_y}} = 0$ , já que a energia  $E_x = \infty$ , devido à presença do impulso

Também é aceito o cálculo da correlação ou produto interno,

$$\langle x(t), y(t) \rangle = \int_1^2 (e^t - \delta(t)) dt = e^2 - e - 1$$

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

## Questão 2

Utilizando a transformada de Fourier de um pulso triangular de largura unitária  $\Delta(t)$ , conforme a tabela no final da prova, ache a série de Fourier exponencial do sinal

$$g(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \Delta\left(\frac{t-4k}{2}\right)$$

Solução:

É um sinal periódico com  $T_0 = 4$ , e portanto,  $f_0 = 1/4$ . A série é dada por

$$g(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} D_n e^{j\pi n t/2}$$

com

$$\begin{aligned} D_n &= \frac{1}{4} \int_{-2}^2 \Delta\left(\frac{t}{2}\right) e^{-j2\pi n f_0 t} dt = \frac{1}{4} \int_{-\infty}^{\infty} \Delta\left(\frac{t}{2}\right) e^{-j2\pi n f_0 t} dt = \frac{1}{4} F\{\Delta(t/2)\}_{f=nf_0} \\ &= \frac{\text{sinc}^2(n\pi/4)}{4} \end{aligned}$$

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

## Questão 3

Dado um sinal  $x(t) = \cos(4\pi t) + \sin(3\pi t) \cos(5\pi t)$

- Qual sua largura de banda  $B_x$ ?
- Suponha que o sinal passe por uma não-linearidade, modelada por  
 $y(t) = x(t) + 0,5 x^2(t)$   
 Esboce o espectro de amplitude e de fase do sinal  $y(t)$ . Qual sua largura de banda?
- Suponha agora que o sinal  $y(t)$  seja filtrado por um filtro passa-baixa ideal, de modo que todos os componentes de frequência maior que  $B_x$  sejam eliminados. Chamando o sinal filtrado de  $z(t)$ , qual a razão (em dB) entre a potência do sinal  $x(t)$  e a potência da distorção  $e(t) = x(t) - z(t)$ ?

Solução:

a)  $x(t) = \cos(4\pi t) + \frac{1}{2}\sin(8\pi t) - \frac{1}{2}\sin(2\pi t) = \frac{1}{2}\cos\left(2\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + \cos(4\pi t) + \frac{1}{2}\cos\left(8\pi t - \frac{\pi}{2}\right)$  \*

A largura de banda é a frequência do componente de maior frequência, ou seja  
 $B_x = 4\text{Hz}$

b)  $y(t) = \frac{1}{2}\cos\left(2\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + \cos(4\pi t) + \frac{1}{2}\cos\left(8\pi t - \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{8}\cos^2\left(2\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{2}\cos^2(4\pi t) + \frac{1}{8}\cos^2\left(8\pi t - \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{2}\cos\left(2\pi t + \frac{\pi}{2}\right)\cos(4\pi t) + \frac{1}{4}\cos\left(2\pi t + \frac{\pi}{2}\right)\cos\left(8\pi t - \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{2}\cos(4\pi t)\cos\left(8\pi t - \frac{\pi}{2}\right)$

$$y(t) = \frac{1}{2}\cos\left(2\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + \cos(4\pi t) + \frac{1}{2}\cos\left(8\pi t - \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{16} + \frac{1}{16}\cos(4\pi t + \pi) + \frac{1}{4} \\ + \frac{1}{4}\cos(8\pi t) + \frac{1}{16} + \frac{1}{16}\cos(16\pi t - \pi) + \frac{1}{4}\cos\left(2\pi t - \frac{\pi}{2}\right) \\ + \frac{1}{4}\cos\left(6\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{8}\cos(10\pi t) + \frac{1}{8}\cos(6\pi t - \pi) \\ + \frac{1}{4}\cos\left(12\pi t - \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{4}\cos\left(4\pi t - \frac{\pi}{2}\right) \quad **$$

$$y(t) = \frac{6}{16} - \frac{1}{2}\sin(2\pi t) + \frac{1}{4}\sin(2\pi t) + \cos(4\pi t) + \frac{1}{4}\sin(4\pi t) - \frac{1}{16}\cos(4\pi t) \\ - \frac{1}{4}\sin(6\pi t) - \frac{1}{8}\cos(6\pi t) + \frac{1}{2}\sin(8\pi t) + \frac{1}{4}\cos(8\pi t) \\ + \frac{1}{8}\cos(10\pi t) + \frac{1}{4}\sin(12\pi t) - \frac{1}{16}\cos(16\pi t)$$

$$y(t) = \frac{3}{8} + \frac{1}{4}\cos(2\pi t + \pi/2) + \frac{\sqrt{241}}{16}\cos\left(4\pi t + \tan^{-1}\frac{4}{15}\right) \\ + \frac{\sqrt{5}}{8}\cos(6\pi t + \tan^{-1}2 + \pi) + \frac{\sqrt{5}}{4}\cos(8\pi t + \tan^{-1}2) \\ + \frac{1}{8}\cos(10\pi t) + \frac{1}{4}\cos(12\pi t - \pi/2) + \frac{1}{16}\cos(16\pi t + \pi)$$

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

Portanto, o espectro de amplitude e fase pode ser dado pela seguinte tabela

Freq (Hz)	0	1	2	3	4	5	6	7	8
Ampl	$\frac{3}{8}$	$\frac{1}{4}$	$\frac{\sqrt{241}}{16}$	$\frac{\sqrt{5}}{8}$	$\frac{\sqrt{5}}{4}$	$\frac{1}{8}$	$\frac{1}{4}$	0	$\frac{1}{16}$
Fase	0	$\frac{\pi}{2}$	$\tan^{-1} \frac{4}{15}$	$\tan^{-1} 2 + \pi$	$\tan^{-1} 2$	0	$-\frac{\pi}{2}$	0	$\pi$

c) Da equação \*

$$P_x = \frac{1}{2} \left( \frac{1}{2} \right)^2 + \frac{1}{2} (1)^2 + \frac{1}{2} \left( \frac{1}{2} \right)^2 = \frac{3}{4}$$

Da equação \*\*, eliminando todos os termos com frequência maior que 4, podemos achar

$$\begin{aligned} z(t) = & \frac{1}{2} \cos\left(2\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + \cos(4\pi t) + \frac{1}{2} \cos\left(8\pi t - \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{16} + \frac{1}{16} \cos(4\pi t + \pi) + \frac{1}{4} \\ & + \frac{1}{4} \cos(8\pi t) + \frac{1}{16} + \frac{1}{4} \cos\left(2\pi t - \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{4} \cos\left(6\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{8} \cos(6\pi t - \pi) \\ & + \frac{1}{4} \cos\left(4\pi t - \frac{\pi}{2}\right) \end{aligned}$$

E, portanto,

$$\begin{aligned} e(t) = & \frac{3}{8} + \frac{1}{4} \sin(2\pi t) - \frac{1}{16} \cos(4\pi t) + \frac{1}{4} \sin\left(4\pi t - \frac{\pi}{2}\right) - \frac{1}{4} \sin(6\pi t) - \frac{1}{8} \cos(6\pi t) \\ & + \frac{1}{4} \cos(8\pi t) \end{aligned}$$

e

$$P_e = \left(\frac{3}{8}\right)^2 + \frac{1}{2} \left(\frac{1}{4}\right)^2 + \frac{1}{2} \left(\frac{1}{16}\right)^2 + \frac{1}{2} \left(\frac{1}{4}\right)^2 + \frac{1}{2} \left(\frac{1}{4}\right)^2 + \frac{1}{2} \left(\frac{1}{8}\right)^2 + \frac{1}{2} \left(\frac{1}{4}\right)^2 = \frac{141}{512}$$

A razão sinal-distorção é

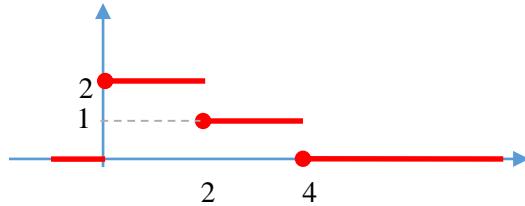
$$\gamma = \frac{3/4}{141/512} = \frac{128}{47} = 4,35 \text{ dB}$$

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

## Questão 4

i )Ache a transformada de Fourier do sinal abaixo



ii) supondo agora que o sinal é amostrado 8 vezes no intervalo de  $t = 0$  a  $4$ , ache a sua transformada de Fourier discreta. A DFT será igual à transformada de Fourier amostrada? Por quê?

i)

$$g(t) = 2 \operatorname{rect}\left(\frac{t-1}{2}\right) + \operatorname{rect}\left(\frac{t-3}{2}\right)$$

E portanto

$$G(f) = 2 \operatorname{sinc}(2\pi f)e^{-j2\pi f} + \operatorname{sinc}(2\pi f)e^{-j6\pi f} = \operatorname{sinc}(2\pi f)e^{-j2\pi f}(2 + e^{-j4\pi f})$$

ii) o intervalo de amostragem será  $T_a = \frac{4}{N} = 1/2$ .

Portanto  $g_n = T_a g(nT_a)$ , e o vetor amostrado será

$$\mathbf{g} = [g(0) \ g(0,5) \ g(1) \ g(1,5) \ g(2) \ g(2,5) \ g(3) \ g(3,5)] / 2 = [1 \ 1 \ 1 \ 1 \ 0,5 \ 0,5 \ 0,5 \ 0,5]$$

A DFT é dada por

$$\begin{aligned} G_0 &= \sum_{k=0}^7 g_k = 1 + 1 + 1 + 1 + 0,5 + 0,5 + 0,5 + 0,5 = 6 \\ G_1 &= \sum_{k=0}^7 g_k e^{j\pi n k / 4} \\ &= 1 + e^{j\pi/4} + e^{j\pi/2} + e^{j3\pi/4} + 0,5e^{j\pi} + 0,5e^{j5\pi/4} + 0,5e^{j3\pi/2} + 0,5e^{j7\pi/4} \\ &= 1 + \sqrt{2} + j\sqrt{2} + j - \sqrt{2} + j\sqrt{2} - 0,5 - 0,5\sqrt{2} - 0,5j\sqrt{2} - 0,5j + 0,5\sqrt{2} \\ &\quad - 0,5j\sqrt{2} = 0,5 - \left(\frac{\sqrt{2}}{2} + \frac{1}{2}\right)j \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} G_2 &= \sum_{k=0}^7 g_k e^{j\pi n k / 2} = 1 + e^{j\pi/2} + e^{j\pi} + e^{j3\pi/2} + 0,5e^{j2\pi} + 0,5e^{j\pi/2} + 0,5e^{j\pi} + 0,5e^{j3\pi/2} \\ &= 1 + j - 1 - j + 0,5 + 0,5j - 0,5 - 0,5j = 0 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} G_3 &= \sum_{k=0}^7 g_k e^{j3\pi n k / 4} \\ &= 1 + e^{j3\pi/4} + e^{j3\pi/2} + e^{j\pi/4} + 0,5e^{j2\pi} + 0,5e^{j7\pi/4} + 0,5e^{j\pi/2} + 0,5e^{j5\pi/4} \\ &= 1 - \sqrt{2} + j\sqrt{2} - j + \sqrt{2} + j\sqrt{2} + 0,5 + 0,5\sqrt{2} - 0,5j\sqrt{2} + 0,5j - 0,5\sqrt{2} \\ &\quad - 0,5j\sqrt{2} = 0,5 - \left(\frac{\sqrt{2}}{2} - \frac{1}{2}\right)j \end{aligned}$$

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

$$G_4 = \sum_{k=0}^7 g_n e^{j\pi n} = 1 - 1 + 1 - 1 + 0,5 - 0,5 + 0,5 - 0,5 = 0$$
$$G_5 = G_{-3} = G_3^* = 0,5 + \left(\frac{\sqrt{2}}{2} - \frac{1}{2}\right)j$$
$$G_6 = G_{-2} = G_2^* = 0$$
$$G_7 = G_{-1} = G_1^* = 0,5 + \left(\frac{\sqrt{2}}{2} + \frac{1}{2}\right)j$$

Embora a DFT represente uma amostra da transformada de Fourier nas frequências  $f_k = \frac{k}{NT_a}$ , já que o sinal tem uma banda infinita, como vimos no item i, devido ao aliasing, haverá diferença entre a DFT e a transformada de Fourier.

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

Fórmulas Úteis

## Identidades Trigonométricas:

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

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

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

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

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

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

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

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

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

## Integrais

$$\int x \sin ax dx = \frac{1}{a^2} (\sin ax - a x \cos ax)$$

$$\int x \cos ax dx = \frac{1}{a^2} (\cos ax + a x \sin ax)$$

$$\int x^2 \sin ax dx = \frac{1}{a^3} (2 a x \sin ax + 2 \cos ax - a^2 x^2 \cos ax)$$

$$\int x^2 \cos ax dx = \frac{1}{a^3} (2 a x \cos ax - 2 \sin ax + a^2 x^2 \sin ax)$$

$$\int x e^{ax} dx = \frac{e^{ax}}{a^2} (ax - 1)$$

$$\int x^2 e^{ax} dx = \frac{e^{ax}}{a^3} (a^2 x^2 - 2ax + 2)$$

$$\int e^{ax} \cos bx dx = \frac{e^{ax} (a \cos bx + b \sin bx)}{a^2 + b^2}$$

$$\int e^{ax} \sin bx dx = \frac{e^{ax} (a \sin bx - b \cos bx)}{a^2 + b^2}$$

$$\int \frac{1}{x^2 + a^2} dx = \frac{1}{a} \tan^{-1} \frac{x}{a}$$

$$\int \frac{x}{x^2 + a^2} dx = \frac{1}{2} \ln(x^2 + a^2)$$

$$\int \frac{x}{a^4 + x^4} dx = \frac{1}{2a^2} \tan^{-1} \frac{x^2}{a^2}$$

## Funções Importantes:

$$\text{rect}(t/\tau) = \begin{cases} 1 & , |t| < \tau/2 \\ 1/2 & , |t| = \tau/2 \\ 0 & , |t| > \tau/2 \end{cases}$$

$$\Delta(t/\tau) = \text{rect}(t/\tau)(1 - 2|t|/\tau)$$

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

## Fórmula de Euler

$$e^{j\theta} = \cos\theta + j\sin\theta$$

$$\cos\theta = \frac{e^{j\theta} + e^{-j\theta}}{2}$$

$$\sin\theta = \frac{e^{j\theta} - e^{-j\theta}}{2j}$$

## Convolução

$$g(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau)h(t - \tau)d\tau = h(t) * g(t)$$

## Série de Fourier Generalizada:

$$g(t) = \sum_{n=1}^{\infty} c_n x_n(t)$$

$$c_n = \frac{1}{E_n} \int_{T_0}^{\infty} g(t)x_n^* dt$$

## Série de Fourier Trigonométrica:

$$g(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} a_n \cos(2\pi n f_0 t) + \sum_{n=1}^{\infty} b_n \sin(2\pi n f_0 t) = C_0 + \sum_{n=1}^{\infty} C_n \cos(2\pi n f_0 t + \theta_n)$$

$$a_0 = \frac{1}{T_0} \int_{T_0}^{\infty} g(t)dt; a_n = \frac{2}{T_0} \int_{T_0}^{\infty} g(t)\cos(2\pi n f_0 t)dt; b_n = \frac{2}{T_0} \int_{T_0}^{\infty} g(t)\sin(2\pi n f_0 t)dt$$

$$C_0 = a_0; C_n = \sqrt{a_n^2 + b_n^2}$$

## Série de Fourier Exponencial:

$$g(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} D_n e^{j2\pi n f_0 t}$$

$$D_n = \frac{1}{T_0} \int_{T_0}^{\infty} g(t)e^{-j2\pi n f_0 t} dt = \frac{C_n}{2} e^{j\theta_n}; D_{-n} = \frac{C_n}{2} e^{-j\theta_n}$$

## Transformada de Fourier Discreta (DFT)

$$G_k = \sum_{n=0}^{N-1} g_n e^{-j2\pi k n / N}, \quad g_n = T_a g(n T_a) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} G_k e^{j2\pi k n / N}$$

## Produto Interno e correlação

$$\langle x(t), y(t) \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)y^*(t)dt$$

$$\rho = \frac{\langle x(t), y(t) \rangle}{\sqrt{E_x E_y}}$$

# Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

## Tabela de Transformadas de Fourier:

$g(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G(f)e^{j2\pi f t} df$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$G(f) = \int_{-\infty}^{\infty} g(t)e^{-j2\pi f t} dt$
$\delta(t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	1
1	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\delta(f)$
$t^n e^{-at} u(t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{n!}{(a + j2\pi f)^{n+1}}$
$e^{-a t }$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{2a}{a^2 + 4\pi^2 f^2}$
$e^{j2\pi f_0 t}$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\delta(f - f_0)$
$\cos(2\pi f_0 t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{1}{2} [\delta(f - f_0) + \delta(f + f_0)]$
$\sin(2\pi f_0 t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{1}{2j} [\delta(f - f_0) - \delta(f + f_0)]$
$u(t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{1}{2} \delta(f) + \frac{1}{j2\pi f}$
sgnt	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{1}{j\pi f}$
$\text{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$ \tau  \text{sinc}(\pi f \tau)$
$\text{sinc}(2\pi B t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{1}{ 2B } \text{rect}(f/2B)$
$\Delta(t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{1}{2} \text{sinc}^2\left(\frac{\pi f}{2}\right)$
$\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta\left(f - \frac{n}{T}\right)$
$k_1 g_1(t) + k_2 g_2(t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$k_1 G_1(f) + k_2 G_2(f)$
$G(t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$g(-f)$
$g(at)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$\frac{1}{ a } G\left(\frac{f}{a}\right)$
$g(t - t_0)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$G(f)e^{-j2\pi f t_0}$
$g(t)e^{j2\pi f_0 t}$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$G(f - f_0)$
$g_1(t) * g_2(t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$G_1(f)G_2(f)$
$g_1(t)g_2(t)$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$G_1(f) * G_2(f)$
$\frac{d^n g(t)}{dt^n}$	$\overset{F}{\Leftrightarrow}$	$(j2\pi f)^n G(f)$