

Esta prova é composta de 6 questões, sendo 1 (uma) de múltipla alternativa e 5 discursivas.
Boa Prova!

Nome: Higor Diego de Souza Diniz Olívio 8962381

~~1,0~~ [2,0] 1) Espectro analítico da Transformada de Fourier X Espectro digital da DFT

1.1) Cite quais são as possíveis diferenças entre o espectro da Transformada de Fourier analítica (FT) de um sinal contínuo e o espectro da Transformada Discreta de Fourier (DFT) do mesmo sinal discretizado.

1.2) Explique porque ocorre cada uma das diferenças que você respondeu na questão acima.

1.3) Discuta se é possível evitar ou diminuir alguma das diferenças que você identificou e como isso deve ser implementado.

~~0,4~~ [1,0] 2) Sobre o Teorema de Amostragem, assinale a(s) alternativa(s) incorreta(s) abaixo:

~~a)~~ Ele afirma que o espectro de um sinal amostrado e contínuo são iguais.

b) Mostra que a convolução no domínio do tempo equivale a uma multiplicação no domínio da frequência ✓

c) É uma forma de se corrigir a contaminação espectral pelo truncamento de um sinal no domínio do tempo.

~~d)~~ O operador utilizado pelo teorema de amostragem no tempo é resultado da transformada de Fourier inversa de uma caixa com largura igual a frequência de Nyquist

e) O operador utilizado pelo teorema de amostragem no tempo é resultado da transformada de Fourier inversa de uma caixa com largura igual ao intervalo de amostragem do espectro no domínio da frequência. ✓

[1,0] 3) Considere a seguinte função $\cos(30\pi t)$. Desenhe o seu espectro de amplitude quando esta função fosse amostrada com um intervalo de discretização de 0.05s. Explique a resposta.

~~0,4~~ [2,0] 4) Qual é o maior valor de dt (intervalo de discretização) que pode ser utilizado para amostrar a função $f(t) = \text{sinc}(\pi t)$? Explique.

~~0,5~~ [2,0] 5) Considere dois sinais com o mesmo espectro de amplitude. Um dos sinais possui espectro de fase igual a zero. O outro sinal possui o espectro de fase linear dado pela função $\varphi(f) = -5\pi f$.

Como exatamente diferem esses sinais no domínio do tempo? Quantifique a sua resposta o máximo que você puder a partir das informações disponibilizadas.

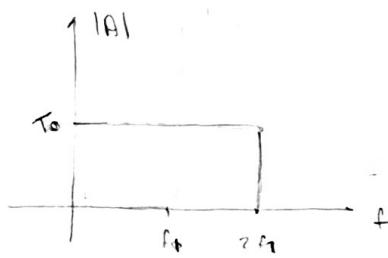
6

a) O espectro da função Delta foi truncada no domínio da frequência para um intervalo na frequência, isso é equivalente a uma função caixa, cuja T.I.F é a função sinc.

b)

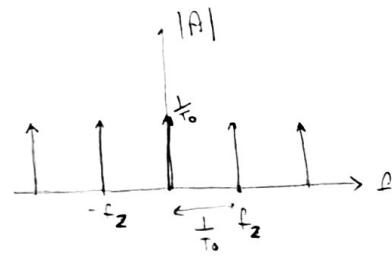
espectro do sime

$$T_0 = 20 \rightarrow f_2 = \frac{1}{2T_0} = \frac{1}{40}$$



espectro da Delta

$$T_0 = 20 \rightarrow f_2 = \frac{1}{T_0} = \frac{1}{20}$$



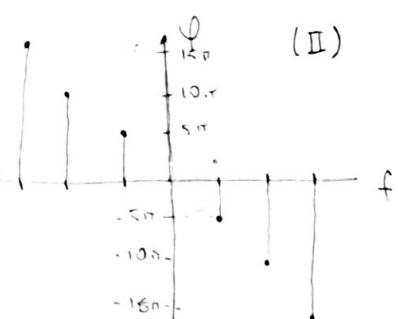
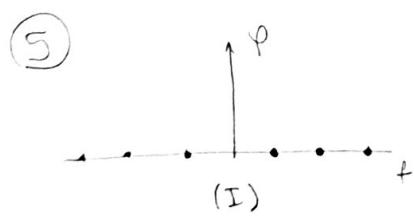
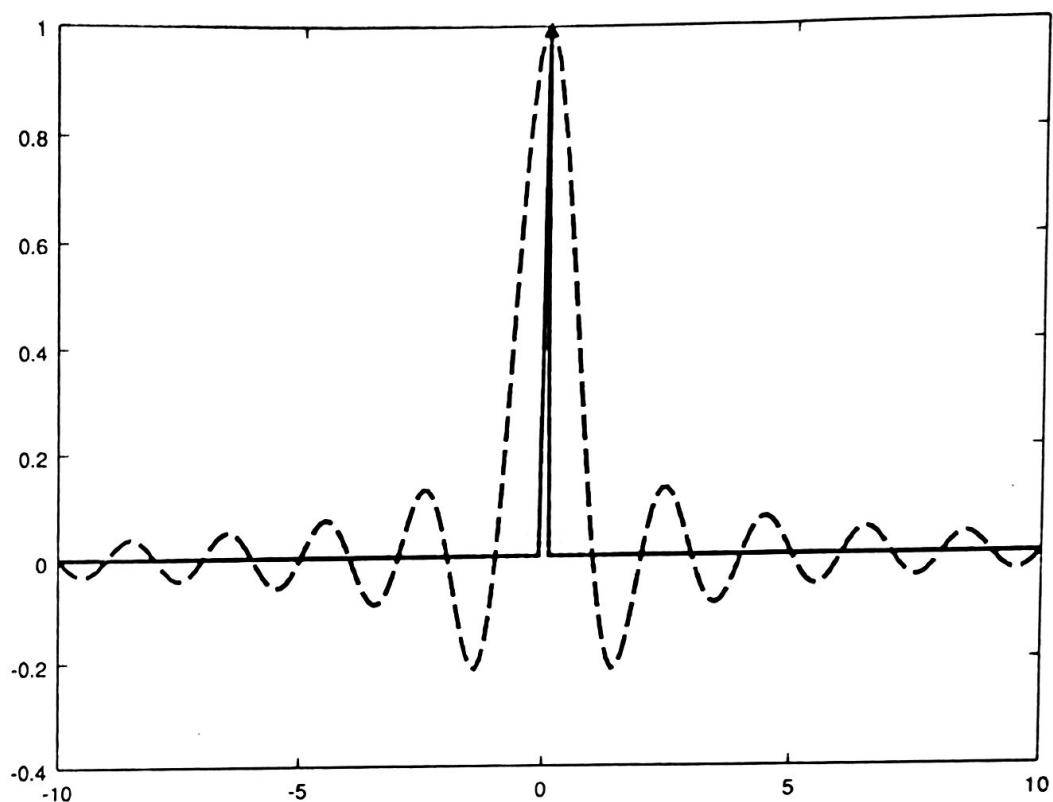
O espectro da função Delta é periódico, ou seja, não limitado, já da função sime é limitado.

No caso da função Delta o Tmáx (janela de amostragem) é $T_0 = 20$, seu espectro de amplitude é uma função ponte de período na frequência $f_2 = \frac{1}{T_0}$, amplitude $\frac{1}{T_0}$.

No caso da função sime, o espectro é uma função caixa, cuja largura é o dobro da frequência de Nyquist, nesse caso $2f_2$, $f_2 = \frac{1}{2T_0}$ e a amplitude é T_0 , sendo T_0 o período do sime, $T_0 = 20$

[2,0] 6) Seja um sinal impulso no domínio do tempo (função Delta, linha cheia na figura abaixo). Responda:

- 1,0 a) Que transformação ocorreu no espectro do impulso, que ao retornar para o domínio tempo, o impulso foi transformado para a função $\text{sinc}(\pi t)$ (linha pontilhada)?
- 0,2 b) Descreva quantitativamente os espectros de amplitude dos sinais. Ambos os sinais são de espectro limitado?



A partir do registro da fase (I) podemos ver que o sinal dura longo tempo $f(t) = \cos(3\pi f t)$, já que a fase é zero para qualquer f .

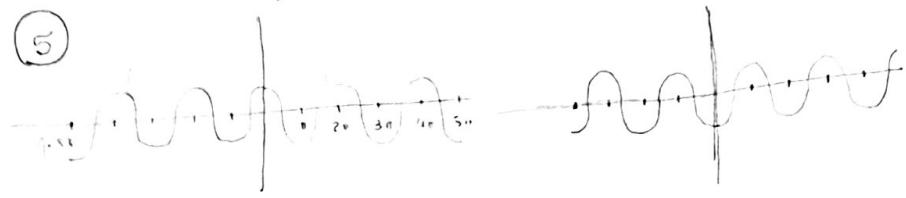
Já para o registro da fase (II) há um aumento da fase de acordo com o aumento da frequência, ou seja a fase depende linearmente de f , podemos dizer então que o sinal de (II) é algo do tipo $g(t) = \cos(2\pi f t + \psi(f))$, $\psi(f)$ é dado por $\psi(f) = -5\pi f$.

continua atraí

$$f(t) = \cos(2\pi t)$$

$$g(t) = \cos(2\pi t - 5\pi)$$

⑤



No caso para $T=1$ ($f=1$), há um deslocamento no tempo de -5π , ou seja, uma inversão na polaridade do sinal. Com o aumento de f havrá um maior deslocamento de fase e outra inversão na polaridade (ex: $f=2$, $\varphi(f) = -10\pi$, polaridade positiva), além da diminuição do período da função.

③

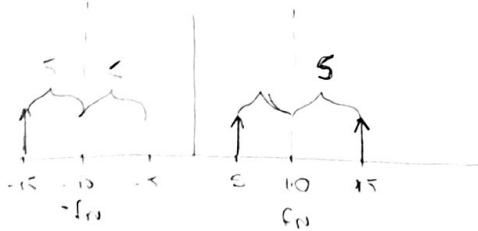
$$f(t) = \cos(30\pi t) = \cos(2\pi 15 \cdot t)$$

$$dt = 0.05\text{s}$$

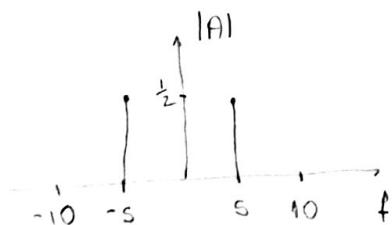
$$f_0 = 15\text{Hz}$$

$$f_N = \frac{1}{2 \cdot 0.05} = \frac{1}{0.1} = 10\text{Hz}$$

Temos que a frequência máxima do nosso sinal é menor que a f_N (frequência de Nyquist), dessa forma haverá falsamente.



→ cálculo do falsamente



→ espectro de amplitude

D

$$f(t) \cdot \sin(\pi t) = \frac{\sin \pi t}{\pi t}$$

$$\frac{\sin \pi t}{\pi t} \cdot 0, \quad t = 0, 1, 2, 3, \dots$$

Quando $t = n$, $n \in \mathbb{N}$, temos os zeros da função sine, nesse caso um só intérvalo amostraria apenas os zeros, o máximo valor intérvalo positivo que amostra os zeros é $\delta t = 1$, portanto para amostrar minimamente o sinal $\delta t < 1$.

①

1.1) No caso da DFT, é necessário desentregar e truncar o sinal, por isso pode ocorrer falseamento e contaminação do espectro.

O espectro da DFT é discreto e periódico, o espectro da TF costuma ser contínuo (~~e periódico~~) (exceto casos de funções já periódicas).

1.2) O falseamento ocorre pela escolha do intervalo de discretização que, quando mal escolhido, faz com que as altas frequências falseie as baixas frequências mais baixas.

A contaminação ocorre por causa do truncamento do sinal original que, dependendo da janela de amostragem escolhida pode gravar influências no espectro (gradas pela interpolação)?

1.3) O falseamento pode ser evitado ao escolher um intervalo de discretização suficientemente pequeno para englobar a maior frequência do sinal original ($\delta t = \frac{1}{2f_m}$).

até →

A contaminação pode ser reduzida ao truncar (o smearing) é se o sinal não for periódico?
em um período) dessa forma evita que a contaminação apareça -
no espectro. Em alguns casos é válido aumentar a janela de ame-
tragem ao acrescentar zeros, porque isso fará com que os intervalos de
ametragem da frequência diminuam e o espectro seja melhor armistrado,
mas ainda haverá contaminação.

Nome: Hugo Hugo de Souza Ribeiro Oliveira 8962381

Amostragem

- ✗ (1.0) 1) Qual a importância do conceito de falseamento de frequência para definir a amostragem de um sinal?
- 2) Um sinal que possui um espectro de amplitude de banda limitada entre 100 e 250Hz foi registrado com um intervalo de amostragem no tempo (dt) igual a 1ms. O ruído presente nos dados cobre toda a faixa de frequências amostradas. Se for necessário diminuir o tamanho do arquivo de dados, reamostrando o sinal para um intervalo maior:
- ✗ (1.0) a) alguma filtragem deve ser efetuada neste sinal antes da reamostragem?
- (1.0) b) qual o máximo intervalo que poderia ser utilizado para reamostrar o sinal?

DFT

0,5 (1.0) 3) Que cuidado devemos ter para truncar um sinal periódico antes de calcular a DFT?

4) Quando acrescentar amostras de valor zero no final de um sinal:
 0,5 (1.0) a) traz vantagens para o cálculo do espectro? Justifique.
 (1.0) b) não traz vantagens para o cálculo do espectro? Justifique.

5) Sobre sistemas lineares

(1.0) a) Qual a definição de resposta impulsiva de um sistema linear?

✗ (1.0) b) Como o espectro de amplitude da resposta impulsiva de um sistema linear modifica o espectro de amplitude do sinal de entrada nesse sistema?

6) Filtro passa-banda entre 100 e 400Hz no domínio da frequência

O espectro de amplitude de um filtro passa-banda pode ser desenhado subtraindo-se dois filtros corta-alta: ($F_1(f) - F_2(f)$), sendo a frequência de corte maior igual a 300 Hz e a frequência de corte menor igual a 80 Hz. Para evitar os pontos de descontinuidade do filtro passa-banda idealizado acima, será projetada uma rampa linear com largura de 20Hz em $F_2(f)$ (lateral da parte corta-baixa do filtro passa-banda) e uma rampa linear com largura de 100Hz em $F_1(f)$ (lateral da parte corta-alta do filtro passa-banda). Essas rampas lineares deverão ser construídas pela convolução de duas funções caixa. Em ambas as rampas a frequência de corte será planejada no meio da rampa linear.

(1.0) a) Faça um desenho dos espectros de amplitude e de fase do filtro passa-banda descrito acima.

(2.0) b) Determine a resposta impulsiva do sistema que corresponde ao processo de filtragem de frequência idealizado nos itens acima.

(1.0) c) A resposta do item b é um operador causal?

7) Filtro inverso

(1.0) a) Qual o objetivo da convolução de uma wavelet com o seu filtro inverso?

(1.0) b) Verifique para quais das wavelets abaixo o processo de filtragem inversa funciona. Justifique sua resposta.

I) $w[t] = (1, \underline{2}, 1) * (0.5, 1) * (-0.5, 1)$

II) $w[t] = (1, \underline{2}, 1) * (0, 0.5) * (-0.5, 1)$

III) $w[t] = (\underline{2}, 1) * (0, 0.5) * (0, -0.5)$

8) Correlação

(1.0) a) Como a correlação pode ser usada para medir a energia do sinal?

(1.0) b) Qual o lag que resulta em maior valor na autocorrelação de um sinal?

✗ (1.0) c) Qual o lag de máxima correlação $R_{xy}(t)$ entre os sinais:

$$x_t = (0 \ 1 \ 0 \ -2 \ 0 \ 1 \ 0 \ 0), y_t = (0 \ 0 \ 0 \ 2 \ 0 \ -4 \ 0 \ 2) ?$$

①

A definição do intervalo de amostragem pode causar o risco de falsamente de frequências. Isto vai depender da maior frequência que o sinal possui, assim temos teórica, uma frequência máxima f_N à frequência de Nyquist e está relacionada ao intervalo de amostragem (Δt) da seguinte forma: $2f_N = \frac{1}{\Delta t}$. Ou seja se o Δt for muito espaçado, o suficiente para a frequência ser menor que f_N , haverá falsamente, a amplitude máxima estará na frequência errada.

②

$$\Delta t = 1 \times 10^{-3} \text{ s}$$

$$f_N = \frac{1}{2 \Delta t} = \frac{1}{2 \times 10^{-3}} = 0,5 \times 10^3 = 500 \text{ Hz}$$

? a) Podemos usar um filtro corte-alta e corte-baixa, para tirar as altas e baixas frequências, respectivamente

$$b) f_N = 250 \text{ Hz}$$

$$\Delta t = \frac{1}{2 f_N} = \frac{1}{2 \times 250} = 0,2 \times 10^{-3} = 0,002 \text{ s} = 2 \text{ ms}$$

Sendo a frequência máxima do sinal 250Hz, o maior intervalo que amostraria esse sinal é $\Delta t = 2 \text{ ms}$ ✓

③

O truncamento de um sinal é o produto do sinal por uma função cárca (domínio do tempo), no domínio da frequência é uma convolução de impulso desimal por uma função sinc (TF da box). Esta convolução pode gerar contaminação no espectro.

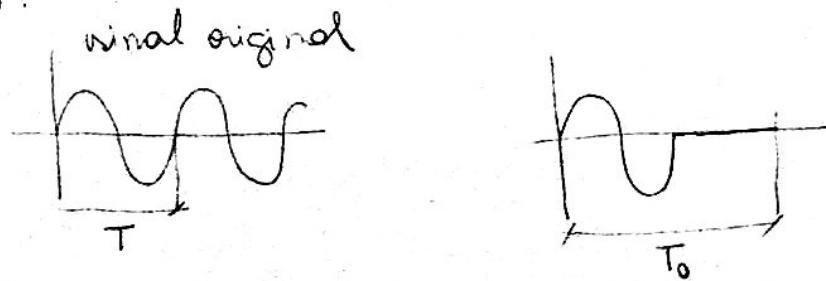
em me
em intérvalo de
periódico

Como a função é periódica o truncamento deve conter próximo, km período do sinal, caso contrário o período do sinal truncado irá entre e o cálculo da DFT irá errado

④

a) Quando não se sabe o período do sinal. Uma aquisição real, na qual não se sabe se o sinal é periódico ou não, qual é o seu período acrescentar zeros no final do sinal aumenta a janela de amostragem ($T_{máx}$), e o $T_{máx} \times f$ relacionado ao intervalo de amostragem na frequência (f_f), pela equação: $2T_{máx} = 1/f_f$, então quanto maior $T_{máx} \times f$ melhor amostrado é o sinal. e quando o sinal for periódico.

b) Para um sinal periódicos de período conhecido. Um sinal periódico não nulo (tudo zero) não é igual um sinal de um período anulado de zeros, já que ao acrescentar zeros muda-se o período do sinal, como no exemplo abaixo:



$$T \neq T_0, T = \text{período.}$$

Nesse caso o cálculo com o acréscimo de zeros modifica o sinal original não trazendo nenhuma vantagem.

$$v_1(t) - h_2(t) = 600 \operatorname{unif}(600 \pi t) \operatorname{unif}(100t) - 160 \operatorname{unif}(160 \pi t) \operatorname{unif}(20 \pi t) \quad \checkmark$$

- c) \checkmark Não, um binário causal não possui valores diferentes de zero para $t < 0$. A função unif, que é a TFI das funções causais, tem valores para $t < 0$.

②

- a) Quando se convolui uma wavelet com seu filtro inverso, basta \Rightarrow
o resultado seja um impulso ($\delta(t)$)

- b) I → faz máxima | Apesar da wavelet III a filtragem inversa só irá produzir
II → faz mínima - | isso porque o resultado da convolução entre uma wavelet
III → faz mínima | com seu filtro inverso só resultará um impulso se
a wavelet for de fase mínima

③

- a) A antena descreve um arco no ângulo $\beta=0$ eixo da
mergulho do satélite.

- b) Na antena descreve, no que deve ser a menor setor no ângulo $\beta=0$.

c)

$$0 \ 1 \ 0 \ -2 \ 0 \ 1 \ 0 \ 0$$

$$0 \ 0 \ 0 \pm 0 \ 402 \quad R_{\text{xx}}(0) = +4 -4 = +8$$

$$0 \ 0 \ 0 \pm 0 \ 40 \quad R_{\text{xy}}(0) = 0$$

$$0 \ 0 \ 0 \pm 0 \ 41 \quad R_{\text{yx}}(0) = 0$$

$$0 \ 0 \ 0 \pm 0 \quad R_{\text{yy}}(0) = 0$$

$$0 \ 0 \ 0 \pm 0 \quad R_{\text{zz}}(0) = 0$$

$$0 \ 0 \ 0 \pm 0 \quad R_{\text{zz}}(0) = 0$$

O ângulo $\beta=0$ é o de máxima

X

⑤

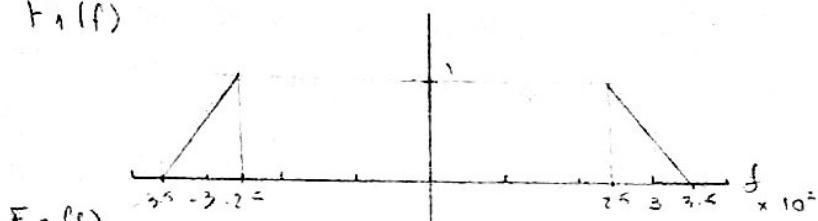
a) É a resposta de um sistema quando a entrada é um impulso.

$$\delta(t) \rightarrow \boxed{\quad} \rightarrow h(t)$$

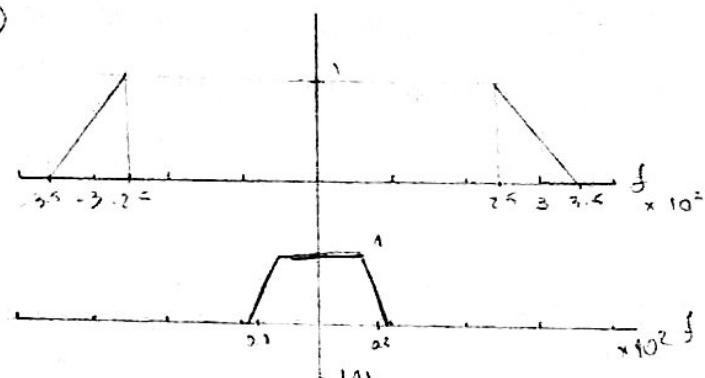
b) Pela convolução de sinal de entrada com a resposta impulsiva do sistema, que gera a saída do sistema

⑥

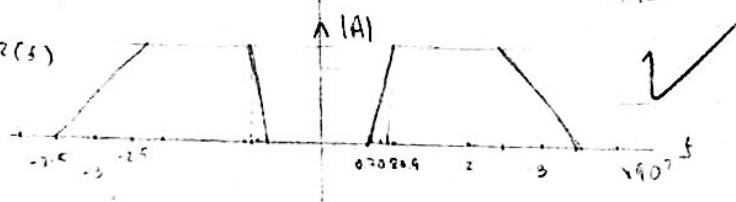
$$F_1(f)$$



$$F_2(f)$$



a) $F_1(s) - F_2(s)$



✓ zero para
todas as freqs

b)

$$F_1(s) \Rightarrow$$



$$\begin{cases} L+l=700 & l=100 \\ L-l=600 & L=600 \end{cases}$$

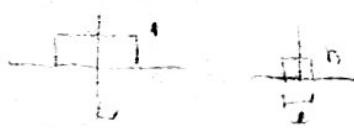
$$nl = 1$$

$$n = \frac{1}{100}$$

$$h_1(t) = L \cdot \text{sinc}(L \pi t) \text{sinc}(l \pi t)$$

$$h_1(t) = 600 \text{sinc}(800 \pi t) \text{sinc}(100 \pi t)$$

$$F_2(s) \Rightarrow$$



$$\begin{cases} L+l=120 & l=20 \\ L-l=100 & L=100 \end{cases}$$

$$nl = 1 \Rightarrow n = \frac{1}{20}$$

$$h_2(t) = 160 \text{sinc}(160 \pi t) \text{sinc}(20 \pi t)$$