

Nome: Soyce Aguiar Calais

1) Um sinal que possui um espectro de amplitude de banda limitada entre 100 e 350Hz foi amostrado com um intervalo de amostragem no tempo (Δt) igual a 2ms. O intervalo foi adequado para amostrar o sinal?

i) Se sim: explique porque. ~~ii) Se não: explique qual intervalo você usaria.~~

2) Uma vez utilizado um intervalo de amostragem inadequado, existindo falseamento de frequência, é possível utilizar a teoria da amostragem para interpolar o sinal para um intervalo menor e recuperar o sinal original corretamente?

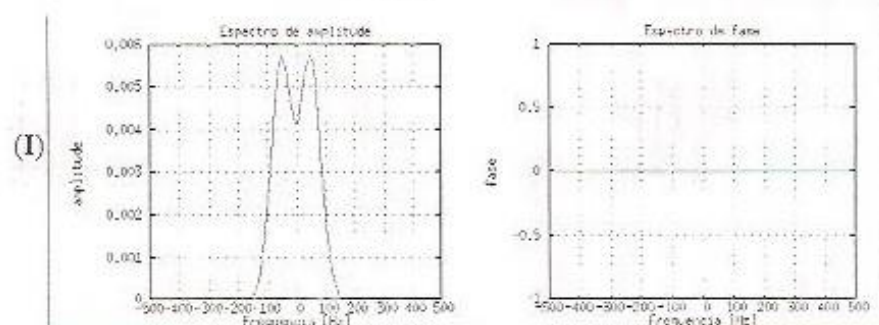
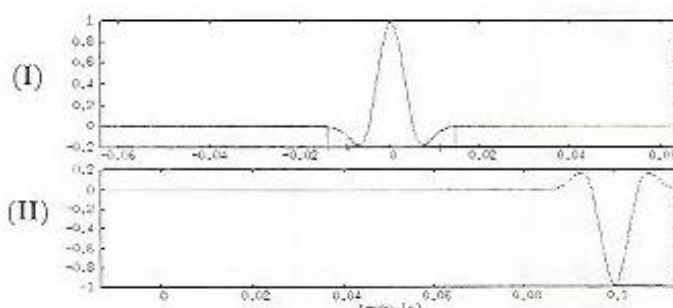
3) Esboce o espectro de amplitude da Transformada de Fourier calculado para a função $f(t) = \cos(80\pi t)$, discretizada com os seguintes intervalos de amostragem no tempo:

- a) $\Delta t = 0.001$ s
- b) $\Delta t = 0.04$ s

4) Os sinais da figura abaixo no domínio do tempo possuem o mesmo intervalo de discretização (Δt) e número de amostras ($N=128$).

a) Quais foram os intervalos de discretização utilizados nos domínios do tempo (em segundos) e da frequência (em Hz)?

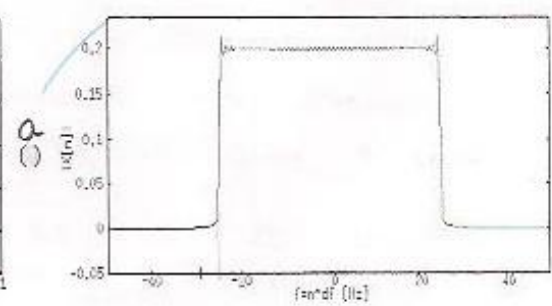
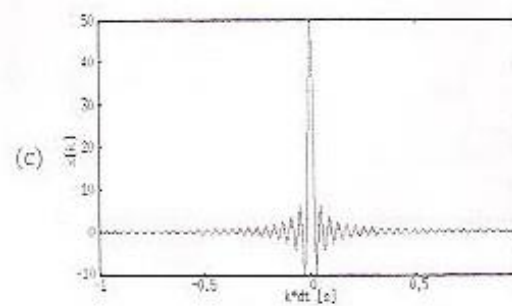
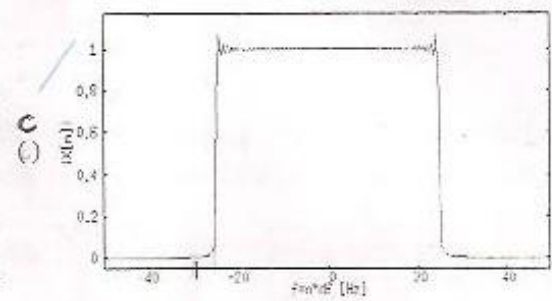
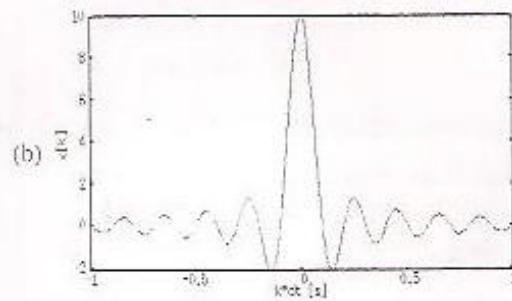
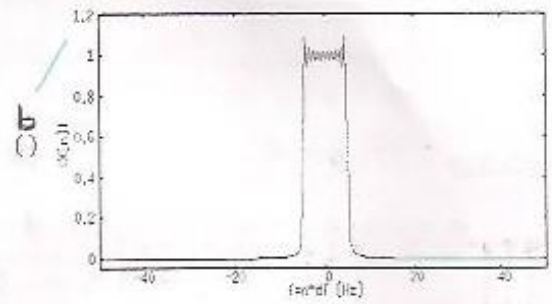
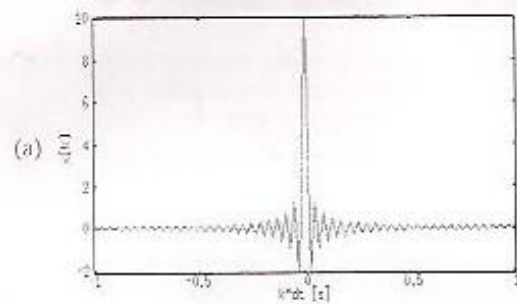
b) O que muda nos espectros de amplitude e de fase do sinal em (II) em relação aos espectros de (I). Explique sua resposta.



(II)

domínio do tempo

domínio da frequência



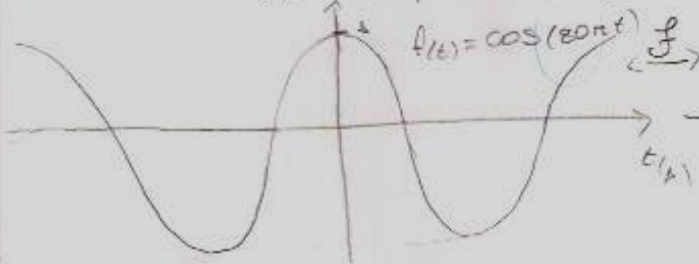
$$2-a) f_N = \frac{1}{2 \Delta t} \Rightarrow F_N = \frac{1}{2 \cdot 2 \cdot 10^{-3}} \Rightarrow F_N = \frac{1000}{4} \Rightarrow f_N = 250 \text{ Hz}$$

\therefore O intervalo de 500 a 350 Hz NAO É adequado, pois ocorre falseamento.

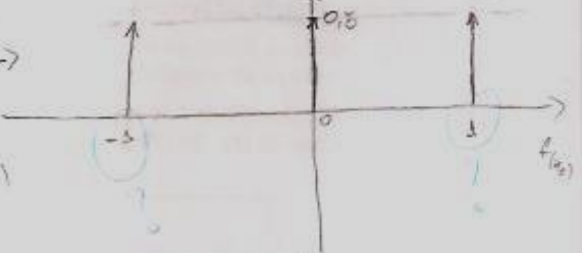
Para NAO ocorrer falseamento $f_{max} \leq f_N$.

2-) NAO, uma vez ocorrido o falseamento NAO É possível recuperar o sinal original, pois para recuperá-lo a função sinc, (a qual, pelo teorema de amostragem será convolvida com o sinal falseado no domínio da frequência), deveria ser contínua e infinita, o que NAO É possível na prática.

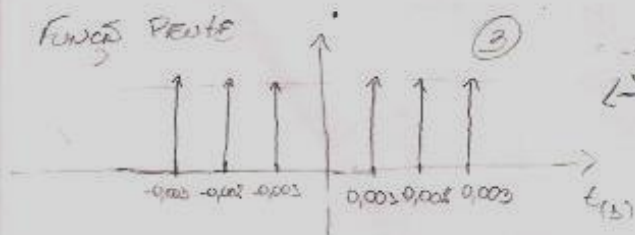
3-a) No Domínio do Tempo



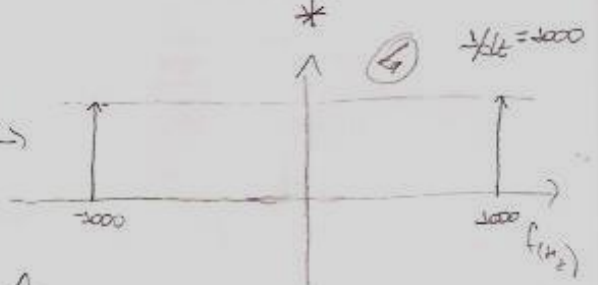
No Domínio da Frequência



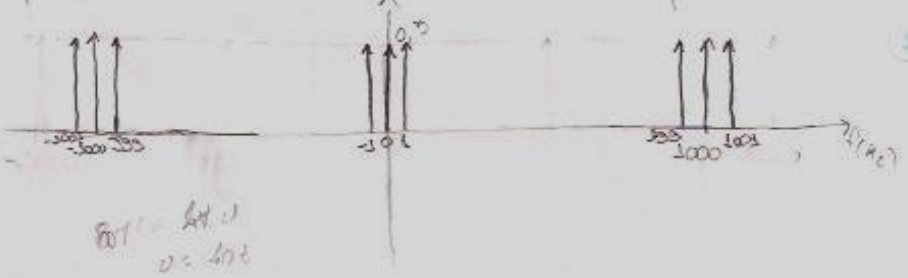
Função Pente



\leftrightarrow

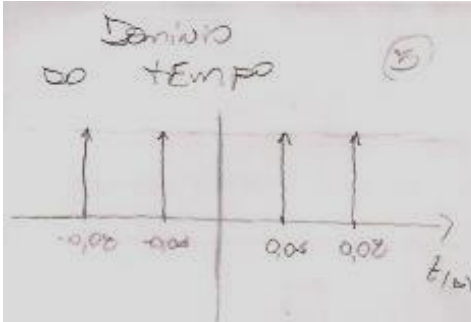


\Rightarrow ② * ④

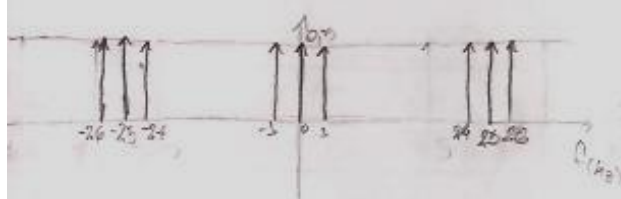


$200\pi = 2\pi \cdot 100$
 $\omega = 400\pi$

CONTINUAÇÃO NO OUTRO LADO \Rightarrow



Fazendo (2) * (6), temos:



a) Do gráfico é possível observar que a discretização vai de $\approx -0,03$ a $\approx 0,03 \Rightarrow dt \approx 0,03s$

$$df = \frac{1}{(N-1) \cdot dt} \Rightarrow df = \frac{1}{((128-1) \cdot 0,03)} \Rightarrow df = 0,2642$$

b) A amplitude de II será deslocada de 0,5, horizontalmente, com relação à amplitude de I.

A fase de II além de ser defasada, será também invertida com relação à fase de I.

Pela propriedade do atraso no tempo, da Transformada de Fourier, temos:

$$f(t-t_0) \xrightarrow{F} e^{-j\omega t_0} F(\omega) \Rightarrow \text{O espectro de fase será}$$

$$-\omega t_0 \Rightarrow -\omega \cdot 0,2 = \frac{-\omega \pi}{3}$$

$$\omega = \frac{2\pi f}{T}$$

$$\omega = \frac{2\pi}{3 \cdot 10^{-4}}$$

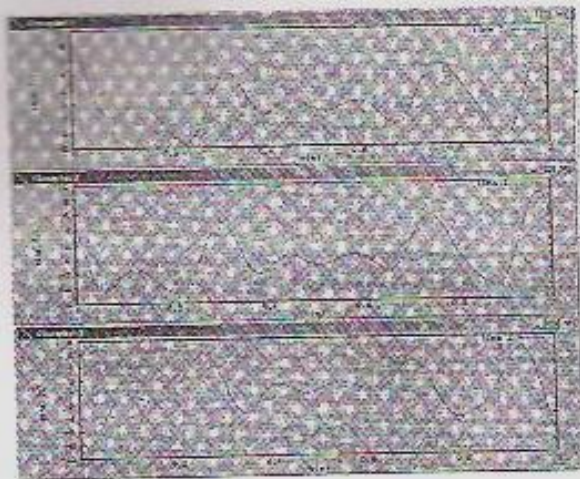
$$\omega = \frac{2000\pi}{3}$$

NOME:

MARCELO ALEXANDRE SEIXAS

- 1) Um sinal que possui um espectro de amplitude de banda limitada entre 100 e 300Hz foi amostrado com um intervalo de amostragem no tempo (Δt) igual a 2ms. Você considera que este intervalo foi adequado para amostrar o sinal? Explique.
- 2) Considere a função no tempo: cosseno com frequência de 51Hz e amplitude igual a 1. (não esqueça de considerar as frequências negativas dos espectros)
- Desenhe o espectro de amplitude da função cosseno contínua.
 - Se essa função for discretizada com um intervalo de amostragem no tempo (Δt) igual a 0,25s, qual a frequência de Nyquist (f_N)? Nesse caso ocorre falsamento de frequência?
 - Desenhe o espectro de amplitude da função de amostragem, que possui período (intervalo de amostragem) citado em (b).
 - Utilize o teorema da convolução para desenhar o espectro de amplitude da função cosseno discretizada, com o intervalo de amostragem citado em (b). Marque o intervalo que corresponde a $[-f_N : f_N]$ e mostre no seu desenho que o espectro de amplitude de uma função discreta no tempo é periódico na frequência.
 - Do desenho feito em (d) conclua com que frequência aparece o cosseno que foi discretizado com $\Delta t = 0,25\text{ms}$.
- 3) Um sinal, que possui frequência máxima igual a 100Hz, foi registrado com um intervalo de 1ms (0,001 segundos) precisa ser reamostrado para um intervalo de 2ms. O ruído presente nos dados cobre toda a faixa de frequências amostradas.
- Que filtragem deve ser efetuada neste sinal antes da reamostragem?
 - Escreva a expressão analítica, no domínio do tempo, do filtro que deve ser aplicado neste sinal antes da reamostragem.
- 4) Sendo a Transformada de Fourier de x_t igual a $X_f = A_f \exp\{i\theta_f\}$, e de y_t igual a $Y_f = B_f \exp\{i\phi_f\}$, qual o espectro de amplitude e o espectro de fase do sinal: $s_t = x_t * y_t$?

5) Os três sinais abaixo possuem o mesmo espectro de amplitude. O que explica a diferença entre a forma dos sinais?



$$f_N > f_{max}$$

© MARCELO ALEXANDRE SELIAS (19/05/09)

1ª PROVA PROCESSAMENTO DE SINAIS DIGITAIS

① $f = 100$ e 300 Hz
 $\Delta t = 2 \text{ ms}$

A frequência de Nyquist é dada por: $f_N = \frac{1}{2\Delta t}$

© $f_N = \frac{1}{2 \cdot 0.002} = \frac{1000}{4} = 250 \text{ Hz}$

sendo assim, com intervalo de amostragem de 2 ms o sinal de 300 Hz não pode ser amostrado porque $f_N < 300 \text{ Hz}$, ou seja, há sobreposição do sinal porque Δt não é adequado.

② $f(t) = A \cos(2\pi f n t)$

© $A = 1$ e $f = 5 \text{ Hz}$

a) $f(t) = 1 \cos(2\pi \cdot 5 t)$ (sinal)

representando na forma complexa

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} C_n e^{j2\pi n f t}$$

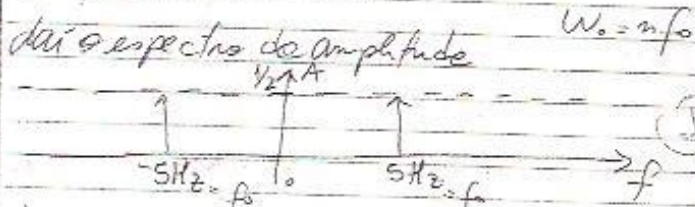
onde $C_n = \frac{1}{2} (A_n + jB_n)$, 2C

Isso está associado aos termos da série que contém seno, sua amplitude contínua

como os termos cosseno, $b_n = 0$

termos $a_n = 1$ então $C_n = \frac{1}{2} (a_n^2 + b_n^2)^{1/2}$
 $C_n = \frac{1}{2} (1^2 + 0^2)^{1/2}$
 $C_n = \frac{1}{2}$

então a série
 $f(t) = \frac{1}{2} e^{i\omega_0 t} + \frac{1}{2} e^{-i\omega_0 t}$



b) $\Delta t = 0,25s$ $f_n = ?$ Há falsamento?

$$f_n = \frac{1}{\Delta t} = \frac{1}{0,25} = \frac{1}{0,25} = 2Hz$$

Sim. Ocorre falsamento porque de acordo com a teoria um intervalo de amostragem de $0,25s$ é suficiente para frequências menores que $2Hz$ = sinal amostrado a $5Hz$

$$f_n = 2Hz < 5Hz \text{ (Há falsamento)}$$

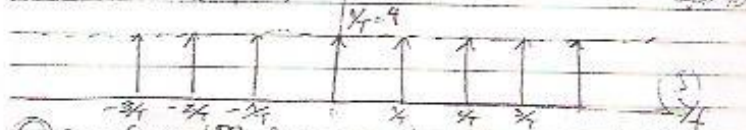
$$h(f) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - nT) \Leftrightarrow H(f) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - \frac{n}{T})$$

$$H(f) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - n \cdot 0,25) \Leftrightarrow H(f) = \frac{1}{0,25} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - \frac{n}{0,25})$$

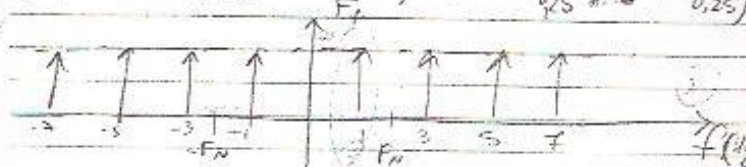
MARCELO ALEXANDRE SEIXAS

$$\frac{1}{T} = \frac{1}{0,25} = 4$$

2c) (CONTINUAÇÃO) $\uparrow H(f)$



$$d) F_t = f(t) \cdot \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - 0,25n) \right) \Leftrightarrow F_t = F(f) \cdot \frac{1}{0,25} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(f - \frac{n}{0,25})$$



e) $\text{Re } f(t) = 1 \cos(10\pi t) : f(0) = 1$



$$\begin{aligned} f(0,25) &= 0 \\ f(0,5) &= -1 \\ f(0,75) &= 0 \\ f(1,0) &= 1 \end{aligned}$$

Plotando acima, temos que a frequência do seno discreto é de 4 Hz.

2.D

$$(1) x_t \Leftrightarrow X_t = A_t \exp(i\theta_t)$$

$$y_t \Leftrightarrow Y_t = B_t \exp(i\phi_t)$$

espectros de amplitude e fase de $S_t = x_t + y_t$

Pela propriedade da convolução

$$S_t = x_t + y_t \Leftrightarrow S_f = X_f + Y_f$$

$$X_f \cdot Y_f = A_f \exp(i\theta_f) \cdot B_f \exp(i\phi_f)$$

$$= A_f B_f \exp(i(\theta_f + \phi_f))$$

C_f = espectro de amplitude

Φ_f = espectro de fase

$$A_f \Leftrightarrow C_f e^{i\Phi_f}$$

(2) Se o espectro de amplitude é o mesmo
então os 3 sinais possuem as mesmas fre-
quências e amplitudes nas séries temporais
e o que muda é a fase associada a
cada termo da série (veremos isso depois)

14/05/09

MARCELO ALEXANDRE SEIXAS

1- Prova: processamento de Sinais Digitais

③ $f_{mix} = 100 \text{ Hz}$ $\Delta t_1 = 0,001 \text{ s}$ $\Delta t_2 = 0,002 \text{ s}$

2) $f_{N_1} = \frac{1}{2 \cdot 0,001} = \frac{1000}{2} = 500 \text{ Hz}$ (2)

① $f_{N_2} = \frac{1}{2 \cdot 0,002} = \frac{100}{4} = 250 \text{ Hz}$

Queremos eliminar o ruído, que são as frequências acima de 100 Hz. Para isso utilizamos um filtro "passa baixa", que na prática significa multiplicar o espectro de amplitude por uma função caira.

No domínio da frequência:

④ $x_p(f) \leftrightarrow f_{mix} \text{ sinc}(2\pi \cdot f_{mix} \cdot t)$

Assim vamos "reforçar" as frequências abaixo de f_{mix} e "anular" as frequências acima.

5) Devemos utilizar no sinal

$f(t) * 100 \text{ sinc}(2\pi \cdot 100 \cdot t)$ 2.º E.

↑ ↑
Sinal f_{mix}

continua

Contando em 100Hz eliminamos "todo" ruído acima de 100Hz. Entretanto como a reamostragem mostra corretamente frequências abaixo de 250Hz podemos fazer um filtro passa baixa utilizando $f_{\text{corte}} = 250\text{Hz}$ que já será suficiente para termos um sinal com menos ruído e sem falsamento.

Um filtro passa-baixa de 100Hz resolve o problema mas um passa-baixa de 250Hz resolve ele "mais" na medida necessária para a reamostragem.

PARTE I:

1) Um sinal que possui um espectro de amplitude de banda limitada entre 100 e 300Hz foi amostrado com um intervalo de amostragem no tempo (Δt) igual a 2ms. Você considera que este intervalo foi adequado para amostrar o sinal? Explique.

2) Considere a função no tempo: cosseno com frequência de 5Hz e amplitude igual a 1.

a) Desenhe o espectro de amplitude da função cosseno contínua.

b) Se essa função for discretizada com um intervalo de amostragem no tempo (Δt) igual a 0,25s, qual a frequência de Nyquist (f_N)? Nesse caso ocorre falseamento de frequência?

c) Desenhe o espectro de amplitude da função cosseno discretizada com o intervalo de amostragem citado em (b)

recomendações para elaboração do desenho:

- não se esqueça de considerar a parte negativa do espectro da função contínua e do espectro da função de amostragem;

- marque o intervalo que corresponde a $[-f_N; f_N]$;

- mostre no seu desenho que o espectro de amplitude de uma função discreta no tempo é periódico na frequência

d) Do desenho feito em (c) conclua com que frequência aparece o cosseno que foi discretizado com $\Delta t = 0,25$ s?

e) Qual o máximo intervalo de amostragem para garantir que não ocorre falseamento de sua frequência?

3) Considere um sinal amostrado (sem falseamento) e o seu respectivo espectro de amplitude, representados nas Figuras 1 e 2, respectivamente.

a) Com base na informação do espectro de amplitude e do próprio sinal amostrado descreva as características do sinal.

b) Qual o intervalo de amostragem do sinal no domínio do tempo?

(lembre-se que na Figura 2 está representada a metade (valores para $f > 0$) do primeiro período do sinal no domínio da frequência)

4) Sendo a Transformada de Fourier de x_t igual a $X_f = A_f \exp\{i\theta_{x_f}\}$, e de y_t igual a $Y_f = B_f \exp\{i\theta_{y_f}\}$, qual o espectro de amplitude e o espectro de fase do sinal:

$$s_t = x_t * y_t?$$

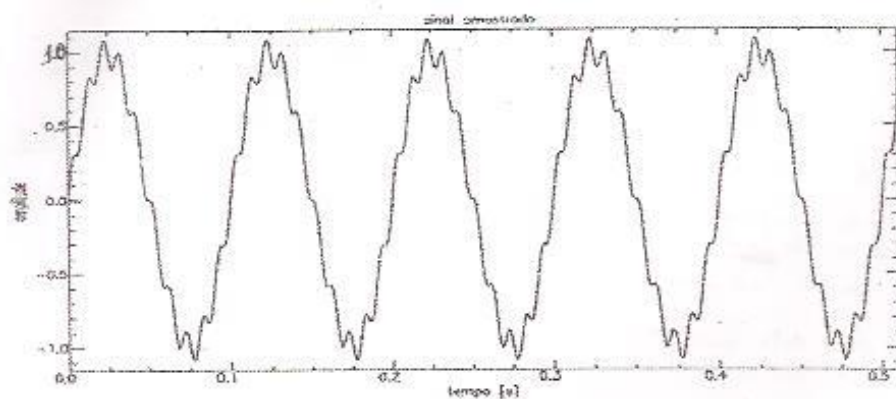


FIGURA 1

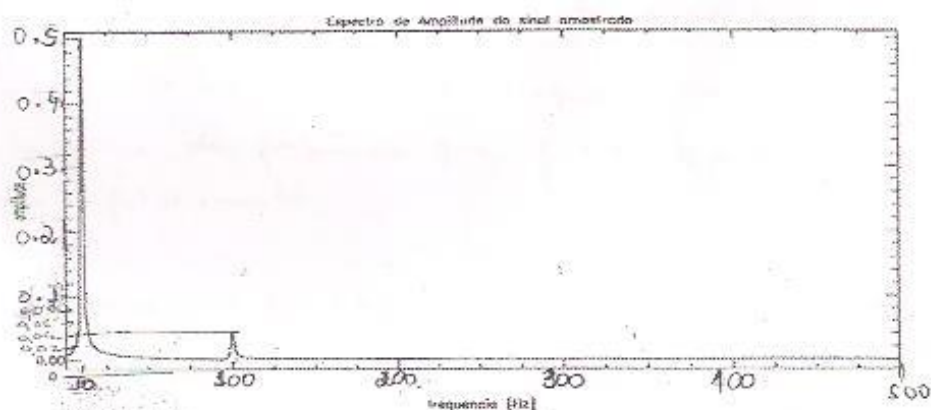


FIGURA 2

PARTE II: Opcional, vale 1 ponto a mais na nota da prova

Nas próximas aulas aprenderemos filtros de frequência. Vocês já aprenderam todas as ferramentas necessárias para realizar a filtragem, tentem perceber como seria possível eliminar a componente de 100Hz das Figuras 1 e 2.

Primeiro analisem como o filtro é aplicado no domínio da frequência. Qual seria o processo matemático a ser realizado no domínio da frequência, ou seja: como seria o espectro de amplitude do filtro e qual a conta a ser efetuada para zerar as frequências acima de 90Hz, e como seria o espectro de fase do filtro para não alterar o espectro de fase do sinal.

Em seguida descreva como o mesmo processo pode ser realizado diretamente no domínio do tempo.

1A - C
Sinais Digitais

05/06/08

Paula Gomes de Carvalho

5661511

(5) + (1)

1) Banda limitada entre 100 e 300 Hz $dt = 2 \text{ ms}$

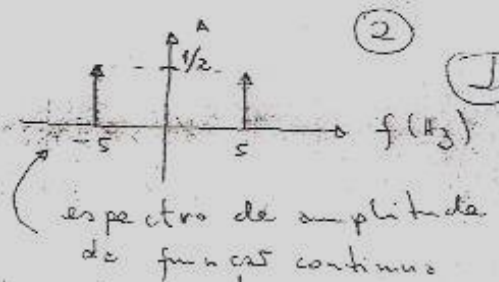
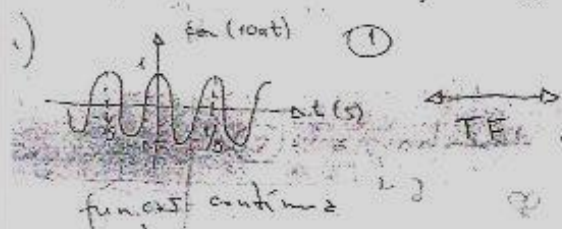
$$f_N = \frac{1}{2 \cdot dt} = \frac{1}{2 \cdot 2 \cdot 10^{-3}} = \boxed{250 \text{ Hz}}$$

$$f_c = 300 \text{ Hz}$$

Logo frequência máxima do sinal

Para que um sinal seja bem amostrado, temos que ter $f_N \geq f_c$, sendo f_c a frequência máxima do sinal e f_N a frequência de Nyquist.
Como para $dt = 2 \text{ ms}$ obtemos $f_N = 250 \text{ Hz}$ e $f_c = 300 \text{ Hz}$
 $\Rightarrow f_N < f_c$, logo o intervalo de amostragem não foi ideal! A f_N (frequência de Nyquist) corresponde ao limite mínimo de frequência que o sinal pode ser reproduzido sem falsamento.

função coseno $\rightarrow f = 5 \text{ Hz}$ $A = 1 \rightarrow \cos(10\pi t)$

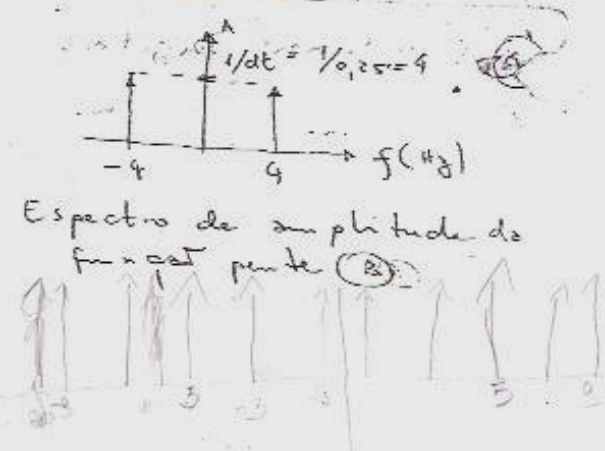
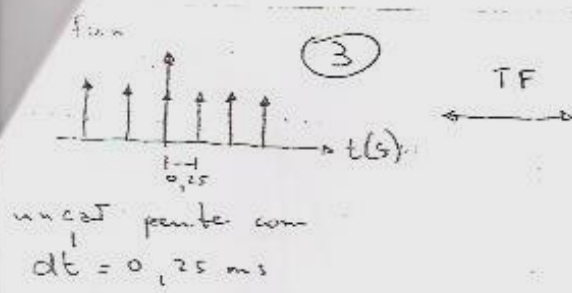


$f_{\max} = 5 \text{ Hz}$

função amostrada com $dt = 0,25 \text{ ms}$

$$f_N = \frac{1}{2 \cdot dt} = \frac{1}{2 \cdot 0,25} = \frac{1}{0,5} = \boxed{2 \text{ Hz}}$$

Como $f_N < 5 \text{ Hz}$, tem-se que o correto é falsamento!

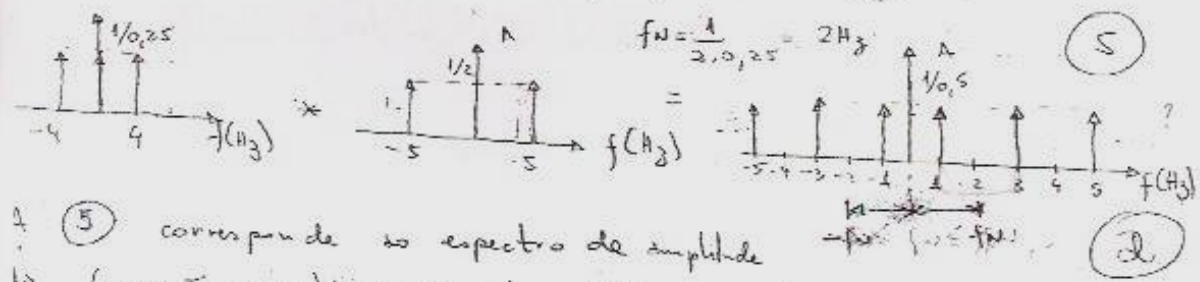


① : ③ \xrightarrow{TF} ② \times ④

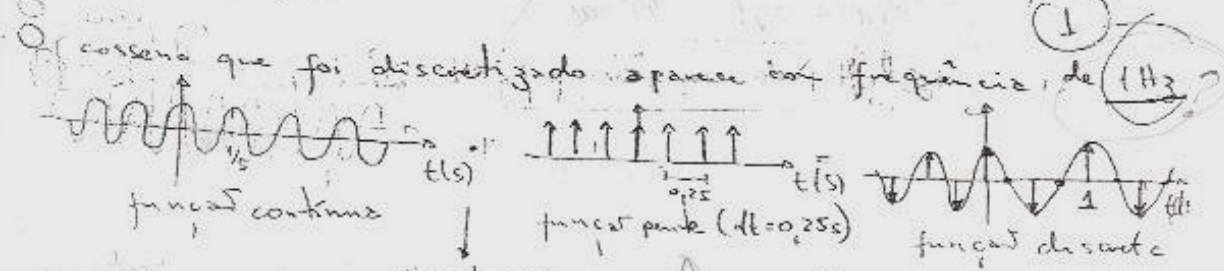
|| ||

função discreta \xrightarrow{TF} espectro de amplitude da função discretizada com dt

Fazendo a convolução de ② com ④ obtemos o espectro de amplitude da função discretizada.

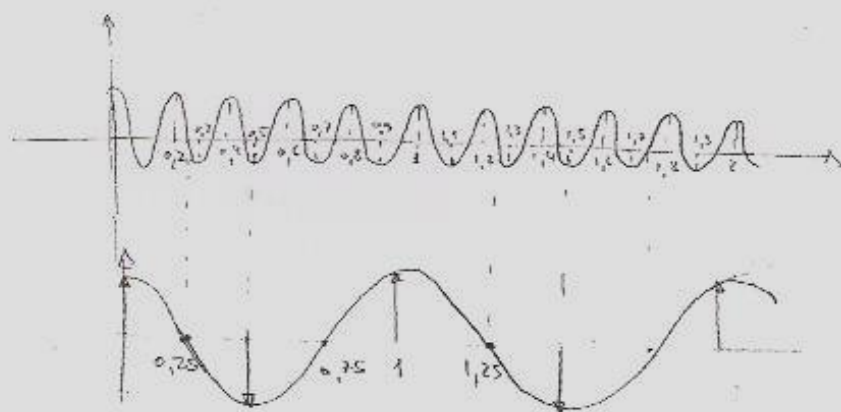
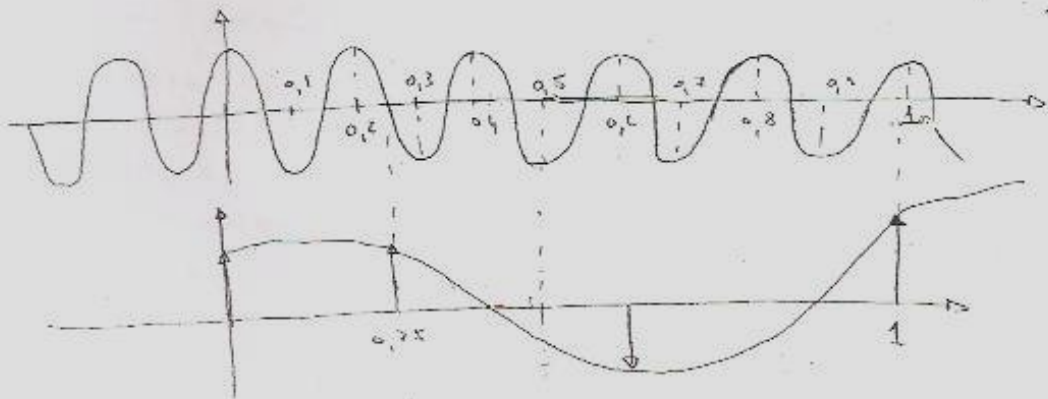


A ⑤ corresponde ao espectro de amplitude da função contínua do item (a) discretizada com um $dt = 0,25$, como pode ser observado no desenho, a ⑤ é função periódica na frequência.



Considerando a frequência do cosseno = 5 Hz:

$$T = \frac{1}{f} \Rightarrow dt_{\max} = 0,1s, \quad (1) \quad f_a = \frac{1}{dt_{\max}} = \frac{1}{0,1} = 10 \text{ Hz}$$



↖ coseno de $f = 5 \text{ Hz}$ discretizado con
 $dt = 0,25 \text{ s}$

15

⑤

⑤

④

20

$$y_t \rightarrow y_f$$

$$y_f = B_f e^{i\theta_{yf}}$$

- volca

$$S_f' = X_f \cdot Y_f$$

$$B_f e^{i\theta_{y_f}} = A_f \cdot B_f \cdot e^{i(\theta_{x_f} + \theta_{y_f})}$$

f)

Logo

(1)

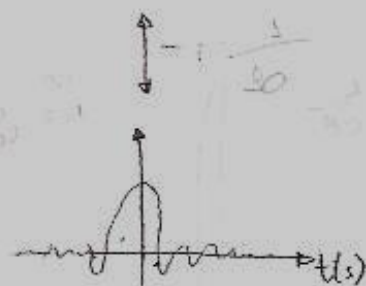
$$= \Theta_x f + \Theta_y f$$

Parte II

domínio da frequência, o espectro de amplitude pode ser multiplicado pela função caixa (box) centrada na origem, - altura 1 e largura igual a 180 Hz, ou seja, - frequência $-90 \text{ Hz} < f < 90 \text{ Hz}$, assim, todas as frequências menores que -90 Hz e maiores que 90 Hz seriam eliminadas (zeradas).

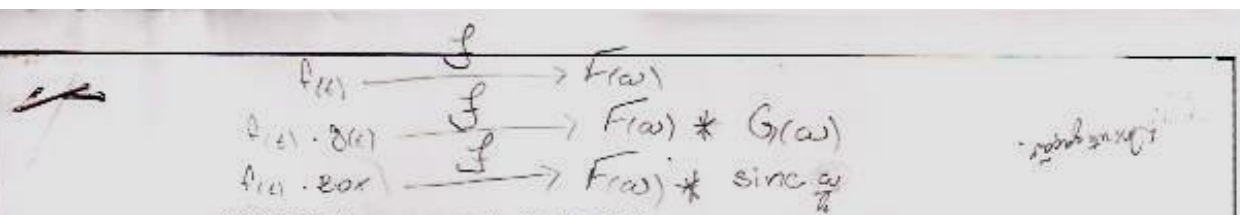
1º domínio do tempo o que deveria ser feito é a convolução do sinal amostrado pela função $\text{sinc}(t)$, onde $\text{sinc}(t) = \frac{\sin(\pi t)}{\pi t}$ (definido entre $-\frac{1}{90} \leq t \leq \frac{1}{90}$ s) que é a transformada de Fourier da caixa (box) citada acima.

2º espectro de fase do filtro deve ser sempre igual a zero para não alterar o espectro de fase do sinal.



a função caixa, que multiplicada ao espectro de amplitude do sinal amostrado zero as frequências menores que -90 Hz e maiores que 90 Hz .

a função $\text{sinc}(t)$, que convoluída com o sinal amostrado zero os períodos menores que $-1/90$ e maiores que $1/90$.



Nome: Marco Antônio Scarpavilan Nº USP: 6818267

☒ Um sinal que possui um espectro de amplitude de banda limitada entre 100 e 300Hz foi amostrado com um intervalo de amostragem no tempo (dt) igual a 2ms. O intervalo foi adequado para amostrar o sinal?

☐ Se sim: explique porque. ☒ Se não: explique qual intervalo você usaria.

☒ Seja a função no tempo: $\cos(10\pi t)$

☒ Considere a Transformada de Fourier e desenhe o espectro de amplitude dessa função contínua.

☒ Se essa função for discretizada com um intervalo de amostragem no tempo (dt) igual a 0,25 s, qual a frequência de Nyquist (f_N)?

☒ Se ocorrer falseamento de frequência para $dt=0,25$ s; explique para que frequência foi falseada a frequência de 5Hz.

☒ Desenhe um período do espectro da função $\cos(10\pi t)$ discretizada com $dt=0,25$ s.

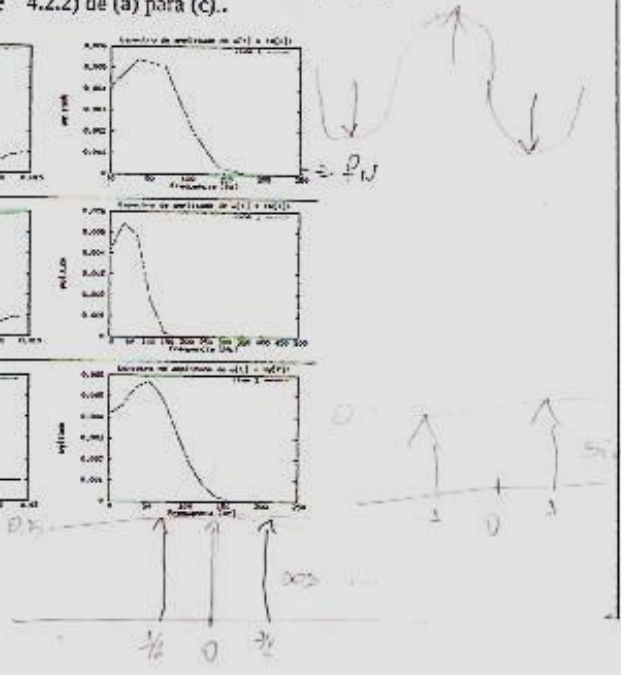
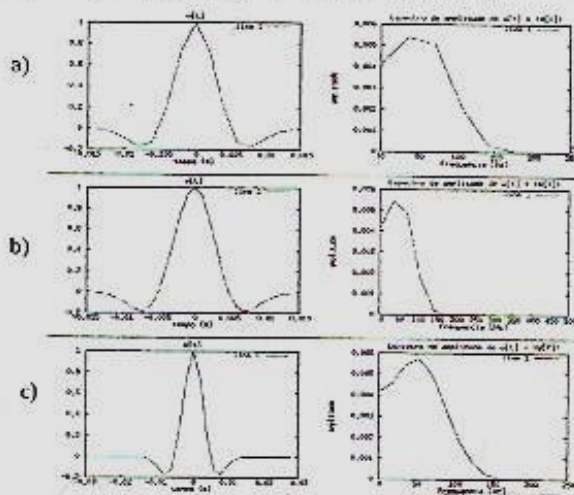
☒ Uma vez utilizado um intervalo de amostragem inadequado, existindo falseamento de frequência, é possível utilizar a teoria da amostragem para interpolar o sinal para um intervalo menor e recuperar o sinal original corretamente?

☒ Observe os gráficos abaixo:

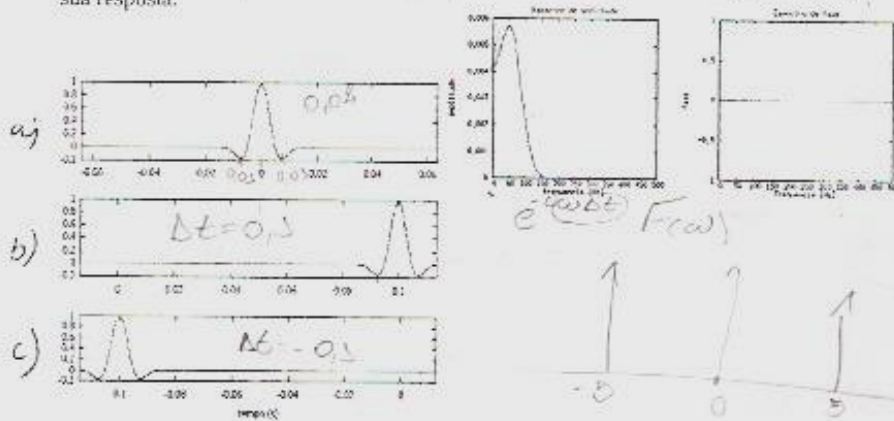
Obs.: No domínio da frequência está representada apenas a metade positiva do espectro da Transformada de Fourier

☒ Quais os valores do intervalo de amostragem (ou de discretização) nos domínios do tempo (dt) e da frequência (df) para cada uma das situações (a), (b) e (c)?

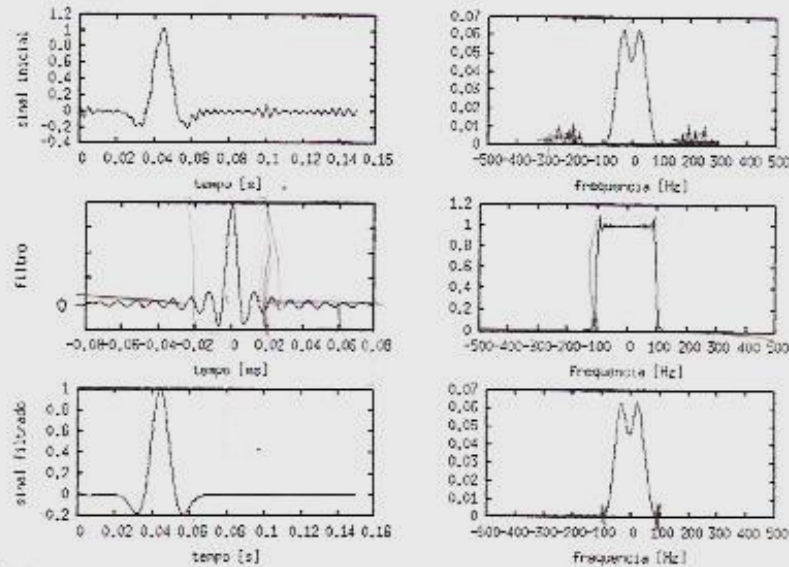
☒ Analise o que mudou na amostragem do sinal no domínio do tempo e comente sobre a consequência dessa mudança no cálculo do espectro de amplitude (Explique conceitualmente): 4.2.1) de (a) para (b) e 4.2.2) de (a) para (c).



5) Os sinais da figura abaixo possuem o mesmo intervalo de discretização e número de amostras no domínio do tempo. Esboce graficamente o que muda nos espectros de amplitude e de fase dos sinais em (b) e (c) em relação aos espectros de (a). E explique sua resposta.



6) A Figura abaixo ilustra um processo de filtragem de frequência corta-alta:



- 9.1) Explique como o filtro é aplicado ao sinal no domínio da frequência.
- 9.2) Explique como o filtro é aplicado ao sinal diretamente no domínio do tempo.
- 9.3) Qual a fórmula analítica do operador de filtragem no domínio do tempo?
- 9.4) Como o operador de filtragem no domínio do tempo pode ser modificado para atenuar as oscilações do seu espectro.



Como o sinal possui um espectro de amplitude de banda limitada entre 100 e 300 Hz temos que $f_{max} = 300 \text{ Hz}$. Portanto com um intervalo de discretização dt igual a $2 \cdot 10^{-3} \text{ s}$ a frequência de Nyquist $f_n = \frac{1}{2 \cdot dt} = \frac{1}{4 \cdot 10^{-3}} = 250 \text{ Hz}$.

Para não haver falsamento $f_n \geq f_{max}$. Neste caso $f_n < f_{max}$, portanto haverá falsamento e o intervalo utilizado não é adequado. Para melhorar o resultado devemos utilizar $f_n \geq f_{max} \Rightarrow$

$$\Rightarrow \frac{1}{2 \cdot dt} \geq 300 \Rightarrow \boxed{dt \geq \frac{1}{600} \text{ s}}$$

02- $f(t) = \cos(10\pi t)$ $\omega = 10\pi$
 $2\pi f \cdot 10\pi \Rightarrow f = 5 \text{ Hz}$

2.1)-

Como $\cos(10\pi t)$ é uma função par temos que $b_k = 0$. $\therefore c_k = \frac{1}{2}(a_k - i b_k)$; $1 c_k = \frac{1}{2} a_k$

$a_1 = 1$, $a_0 = 0$



2.2)- Resposta dada na folha a parte.

2.2 - $\Delta t = 0,25\text{s}$

Temos que a frequência de Nyquist é dada por $f_N = \frac{1}{2\Delta t}$; portanto $f_N = \frac{1}{0,5} = 2\text{Hz}$

2.3 - Temos que neste caso $f_N < f_{\text{max}}$; portanto haverá falsamento.

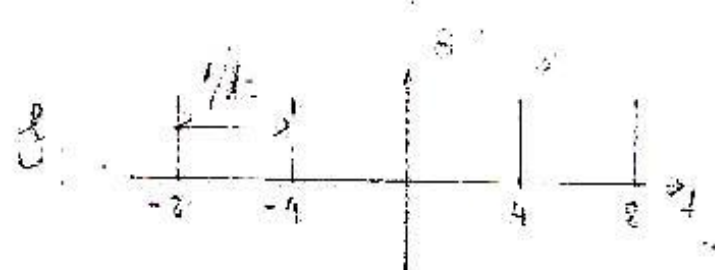
Realizemos uma interpretação gráfica disso:

→ Domínio do Tempo



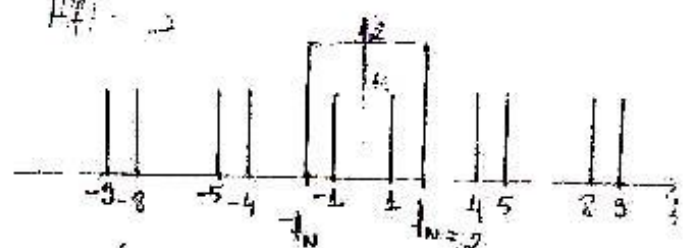
→ função porta

→ Domínio da frequência



$$f_s(t) = F(f) * \delta(t)$$

$$F_s(f) = \dots$$



De acordo com a figura de $F(f)$ vemos que haverá falsamento por $f_N < f_{\text{max}}$.

2) - Resposta Realizada na 2.3 gráficos de $H(f)$.

3) - Sim, tem-se realizado a modulação do sinal com uma função seno para poder recuperar o sinal original.

4) -

1.1 - Situação a: $dt_a = \frac{1}{2f_a} = \frac{1}{2.250} = 2.10^{-3} \text{ s}$

$$df_a = \frac{1}{T_{max}} = \frac{1}{0.015} \approx 66,66 \text{ Hz}$$

• Situação b: $dt_b = \frac{1}{2f_b} = \frac{1}{2.500} = 10^{-3} \text{ s}$

$$df_b = \frac{1}{T_{max}} = \frac{1}{0.015} \approx 66,66 \text{ Hz}$$

* Situação c: $dt_c = \frac{1}{2f_c} = \frac{1}{2.250} = 2.10^{-3} \text{ s}$

$$df_c = \frac{1}{T_{max}} = \frac{1}{0.015} \approx 66,66 \text{ Hz}$$

2 -

4.2.1 - de (a) para (b) :

Neste caso temos que $dt_a > dt_b$, e que mostra no domínio do tempo uma função mais suave e no domínio da frequência temos o mesmo dt porém o intervalo de amostragem é maior.

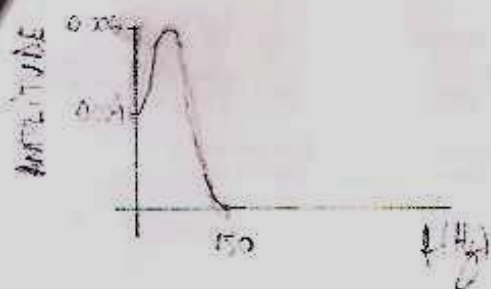
4.2.2 - de (a) para (c) :

Neste caso temos que $dt_a = dt_c$ e o que muda é o valor de dt ($dt_a > dt_c$). No domínio da frequência a função em c é mais suave devido ao dt ser maior que em a. Já no domínio do tempo, o que muda é o intervalo de amostragem que é maior em c do que em a.

5 - Temos que nos três gráficos o espectro de amplitude não irá mudar, portanto o gráfico de b e c não:

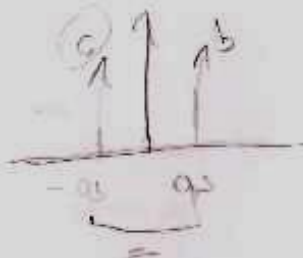
VIRE →

Espectro de amplitude b e c:



(b + c)

Neste caso o espectro de fase



(b)



(c)

Ob-

6.1 - Ele anula todos as frequências indesejadas multiplicando-se por a função causa pela função inicial no domínio da frequência.

6.2 - Realizando-se uma convolução do filtro com o sinal inicial.

6.3 - É a função sinc que é:

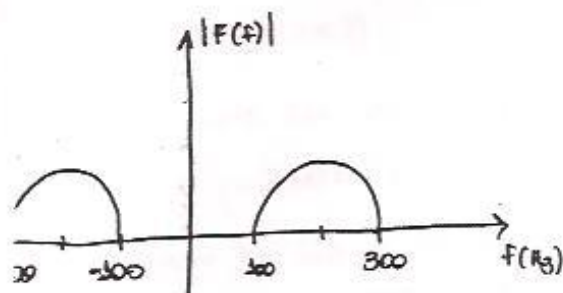
$$\text{sinc} = \frac{2A \cdot f_c \cdot \sin(2\pi f_c t)}{2\pi f_c t}$$

6.4 - Aumentar a frequência.

Trabalho 1/2007 - Processamento de Sinais Digitais

Parte I

1. $\Delta t = 2\text{ms}$



Espectro de amplitude

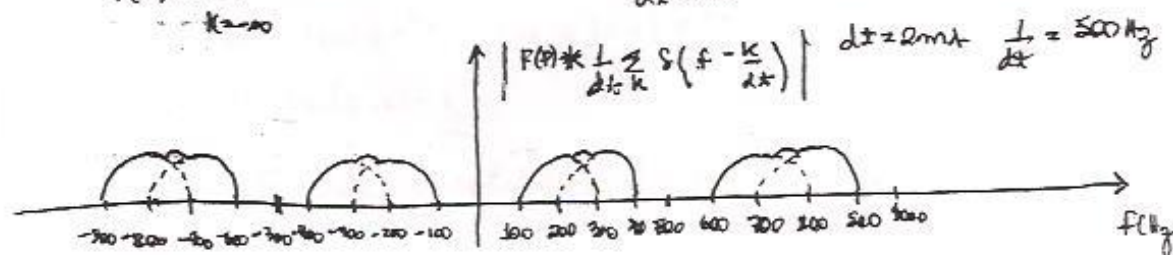
O equivalente matemático da amostragem é a multiplicação da função contínua $f(t)$ por um trem de impulsos $\sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - k\Delta t)$, Δt é o intervalo de amostragem.

Esta multiplicação no domínio do tempo equivale a uma convolução no domínio da frequência.

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - k\Delta t) \Leftrightarrow F(f) * \frac{1}{\Delta t} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(f - \frac{k}{\Delta t}\right)$$

$$\frac{1}{T} \geq 2f_c$$

$$800 \geq 4000$$



Note que houve uma sobreposição dos gráficos, o que gera um falso espectro de amplitude.

A frequência de Nyquist (F_N) desta amostragem é $F_N = \frac{1}{2\Delta t} = 250\text{Hz}$. Para que este falsamento da frequência não ocorra, a frequência de Nyquist deve ser tal que: $F_N \geq f_{\text{máx}}$, $f_{\text{máx}}$ = máxima frequência da função.

Como houve falsamento, o sinal foi mal amostrado pois o sinal não pode ser ~~recuperado~~ recuperado a partir do espectro de amplitude do sinal discreto.

$$f = 5\text{Hz}, T = \frac{1}{f} = 0.2\text{s}, \omega = 2\pi f = 10\pi \text{ rad/s}$$

$$\text{amplitude} = 1$$

(a) Determine o espectro de amplitude da função contínua.

$$f(t) = \cos(10\pi t)$$

$f(t)$ pode ser escrita como série de Fourier.

Os coeficientes c_k da série complexa são: $c_{\pm k} = \frac{1}{2}(a_k \mp i b_k)$

Como b_k são os termos que correspondem aos senos, $b_k = 0$.

$$\cos(10\pi t) = 1 \cdot \overset{a_1}{\cos}\left(\overset{k}{1} \cdot \overset{\omega}{2\pi \cdot 5} \cdot t\right)$$

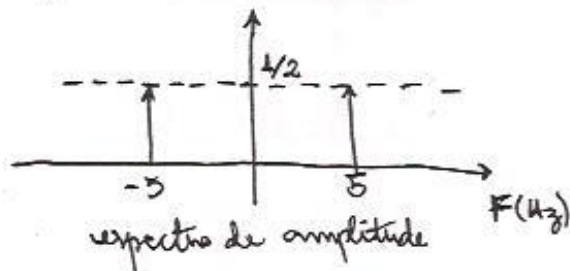
Logo, $a_1 = 1$ e $a_k = 0$ para qualquer $k \neq 1$.

Assim, $f(t)$ pode ser escrita como: $f(t) = c_1 e^{i\omega_1 t} + c_{-1} e^{-i\omega_1 t}$

$$c_1 = |c_1| e^{i\theta_1} \text{ e } c_{-1} = |c_{-1}| e^{-i\theta_{-1}}$$

$$|c_1| = |c_{-1}| = \frac{1}{2}$$

O espectro de amplitude de $f(t)$ é $|c_k|$



Determinar o espectro de amplitude da função discretizada com um intervalo de amostragem no tempo igual a $0,25s$:

$$[-F_N, F_N]$$

$$f = 5\text{Hz}, T = 0,2\text{s}, \omega = 50\pi \text{ rad/s}, \text{amplitude} = 1, dt = 0,25$$

~~$f_t = f(t) \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - 0,25k)$~~

$$f_t = f(t) \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - 0,25k) \Leftrightarrow F(f) = F(f) * \frac{1}{0,25} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(f - \frac{k}{0,25}\right)$$

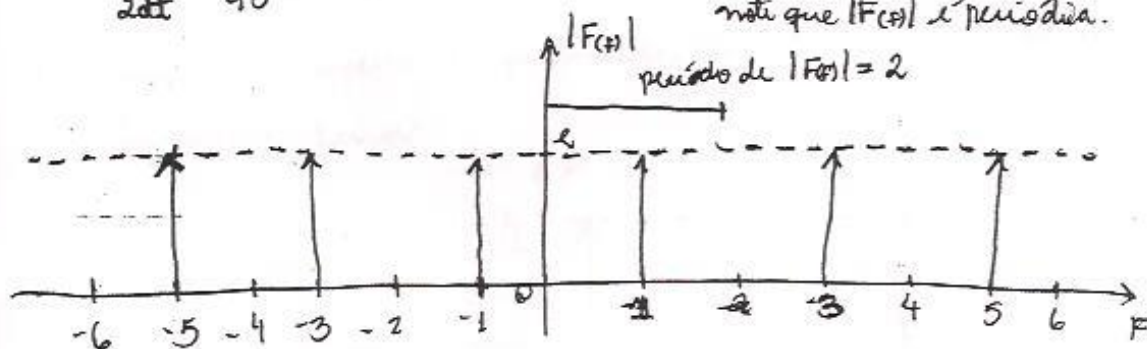
O espectro de amplitude da função discretizada (f_t) é $|F(f)|$:

$$[-2, 2]$$

$$F_N = \frac{1}{2dt} = \frac{1}{0,5} = 2\text{Hz}$$

Como $f_{\text{max}} > F_N$, houve aliasamento.

note que $|F(f)|$ é periódica.



Como $\sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(f - k/0,25)$ é uma função periódica, a convolução com $F(f)$ resulta em uma função periódica.

(a) O sinal é periódico. Isso é evidenciado no espectro de amplitude, pois este é composto de 2 picos, um em $f = 10 \text{ kHz}$ e outro em $f = 100 \text{ kHz}$. Este sinal deve ser uma composição de funções senóides e/ou cossenóides com frequências 10 kHz e 100 kHz .

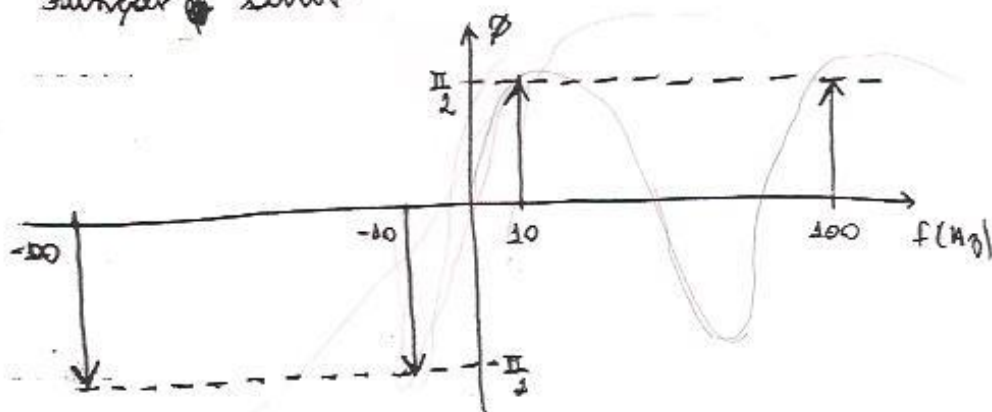
$$f(t) \approx 0,5 \cdot e^{i \frac{10 \cdot 2\pi}{\omega_0} t + \phi_1} + 0,04 e^{i \frac{10 \cdot 100 \cdot 2\pi}{\omega_0} t + \phi_2}$$

Aparentemente 10 kHz é a frequência fundamental.

Obs: Trata-se de duas funções senos, uma com $f_1 = 100 \text{ kHz}$ e outra com $f_2 = 10 \text{ kHz}$, sendo que esta possui uma amplitude maior que aquela.

(b) Como é o aspecto de fase desse sinal?

Funções de senos



(c) Qual o intervalo de amostragem do sinal no domínio do tempo?
A frequência máxima vista no espectro de amplitude é 100 kHz

$$f_N = \frac{1}{2\Delta t} \Rightarrow \Delta t = \frac{1}{2f_N} = \frac{1}{2 \cdot 100} = 1 \text{ ms}$$

Portanto, o intervalo de amostragem do sinal no domínio do tempo é 1 ms .

$$f(t-a) \longleftrightarrow F(f) e^{-i2\pi fa}$$

$$f(t) \longleftrightarrow F(f)$$

$$g(t) = f(t-a)$$

$$G(f) = \int_{-\infty}^{\infty} g(t) \cdot e^{-i2\pi ft} dt = \int_{-\infty}^{\infty} f(t-a) \cdot e^{-i2\pi ft} dt$$

$$\frac{t}{t-a} = \lambda \Rightarrow t = \lambda + a \Rightarrow dt = d\lambda$$

$$t \rightarrow \infty \Rightarrow \lambda \rightarrow \infty$$

$$t \rightarrow -\infty \Rightarrow \lambda \rightarrow -\infty$$

$$G(f) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\lambda) \cdot e^{-i2\pi f(\lambda+a)} d\lambda = \left[\int_{-\infty}^{\infty} f(\lambda) \cdot e^{-i2\pi f\lambda} d\lambda \right] \cdot e^{-i2\pi fa}$$

$$G(f) = F(f) \cdot e^{-i2\pi fa}$$

$$\text{Comme } f(t-a) \longleftrightarrow G(f)$$

$$\text{Par suite : } f(t-a) \longleftrightarrow F(f) \cdot e^{-i2\pi fa}$$

$$x_t \leftrightarrow x_f = A_f e^{i\theta_{x_f}}$$

$$y_t \leftrightarrow y_f = B_f e^{i\theta_{y_f}}$$

Qual o espectro de amplitude e de fase do sinal $s_t = x_t * y_t$?

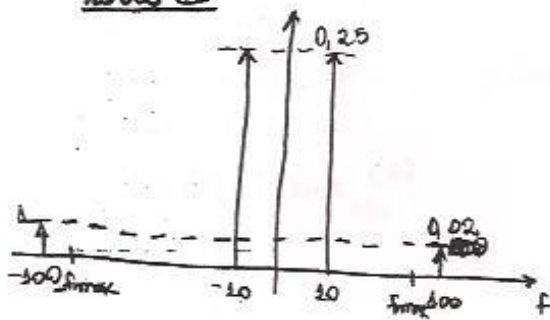
$$s_t = x_t * y_t \longleftrightarrow S_f = X_f \cdot Y_f = C_f e^{i\theta_{s_f}}$$

$$S_f = A_f e^{i\theta_{x_f}} \cdot B_f e^{i\theta_{y_f}} = \underbrace{A_f B_f}_{C_f} \cdot e^{i(\theta_{x_f} + \theta_{y_f})}$$

$$\theta_{s_f}$$

Logo, o espectro de amplitude de s_t é dado por: $C_f = A_f \cdot B_f$
e o espectro de fase de s_t é dado por: $\theta_{s_f} = \theta_{x_f} + \theta_{y_f}$

Parte II



Para eliminar as frequências acima de f_{\max} , o espectro deve ser multiplicado por $\text{box}_{2f_{\max}}(f)$, que é o espectro de amplitude do filtro. Como o espectro de fase do filtro será somado ao do sinal, $\phi_{\text{filtro}} = 0$.

A função $\text{box}_{2f_{\max}}$ no domínio da frequência corresponde a uma função sinc no domínio do tempo.

$$\text{box}_{2f_{\max}}(f) \leftrightarrow 2f_{\max} \text{sinc}(2\pi f_{\max} t)$$

Como a função $\text{box}_{2f_{\max}}(f)$ é real, $\phi \equiv 0$.

Logo, a função sinc satisfaz as condições de ser o filtro.

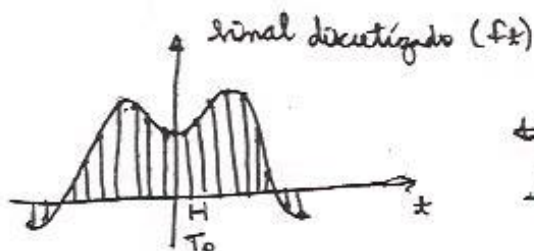
Para filtrar no domínio do tempo:

$$f_t * 2f_{\max} \text{sinc}(2\pi f_{\max} t)$$

- Amostragem de um sinal contínuo: como as amplitudes que não foram registradas podem ser recuperadas (interpoladas) a partir da teoria da amostragem?

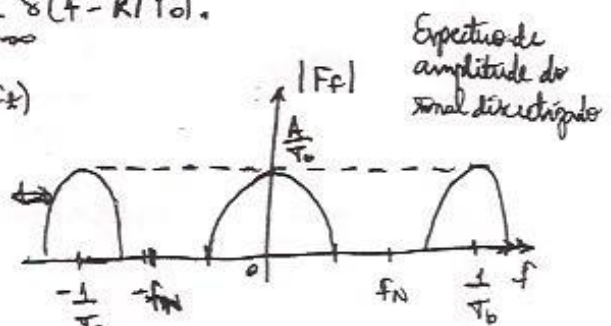
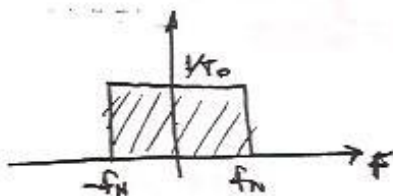
Quando um sinal é amostrado, matematicamente ele é multiplicado por $\sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kT_0)$ (train de impulsos).

Então, no domínio da frequência ocorre a conversão do espectro do sinal com $\frac{1}{T_0} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(f - k/T_0)$.



De F_s é possível obter o espectro do sinal $F(f)$:

$$F_s = F(f) \cdot T_0 \text{ box}_{2f_N}(f)$$



note que há um fator $1/T_0$ multiplicado por $A = \text{amplitude do sinal}$

Utilizando a Transformada inversa de Fourier:

$$f(t) = F_s * T_0 2f_N \text{ sinc}(2\pi f_N t)$$

Assim, se houve fidelidade na amostragem, o sinal contínuo pode ser recuperado.

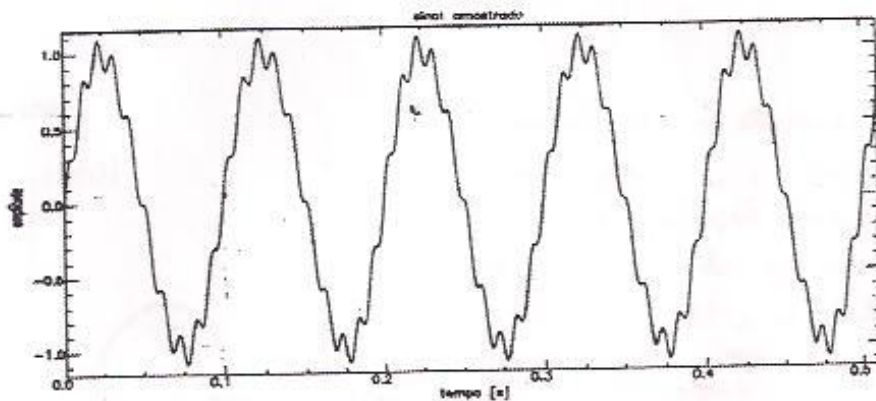


FIGURA 1

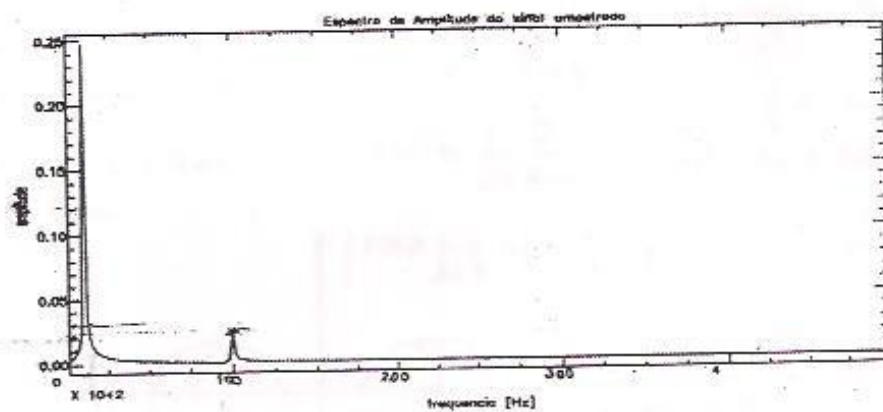


FIGURA 2

PARTE II

Nas próximas aulas aprenderemos filtros de frequência. Vocês já aprenderam todas as ferramentas necessárias para realizar a filtragem, tentem perceber como seria possível eliminar a componente de 100Hz das Figuras 1 e 2.

Primeiro analisem como o filtro é aplicado no domínio da frequência. Qual seria o processo matemático a ser realizado no domínio da frequência, ou seja: como seria o espectro de amplitude do filtro e qual a conta a ser efetuada para zerar as frequências acima de 90Hz, e como seria o espectro de fase do filtro para não alterar o espectro de fase do sinal.

Em seguida descreva como o mesmo processo pode ser realizado diretamente no domínio do tempo.

$$\frac{1}{200} - \frac{1}{200} = 0,5 \cdot 0,05 = 0,025$$