



ESCOLA POLITÉCNICA DA
UNIVERSIDADE DE SÃO PAULO

Departamento de Engenharia de Sistemas Eletrônicos
PSI - EPUSP

PSI 3214
LABORATÓRIO DE INSTRUMENTAÇÃO ELÉTRICA

Experiência 03:
Análise de Fourier de Sinais Periódicos

Profa. Elisabete Galeazzo
Antonio Sandro Verri
Dennis Cabrera Garcia

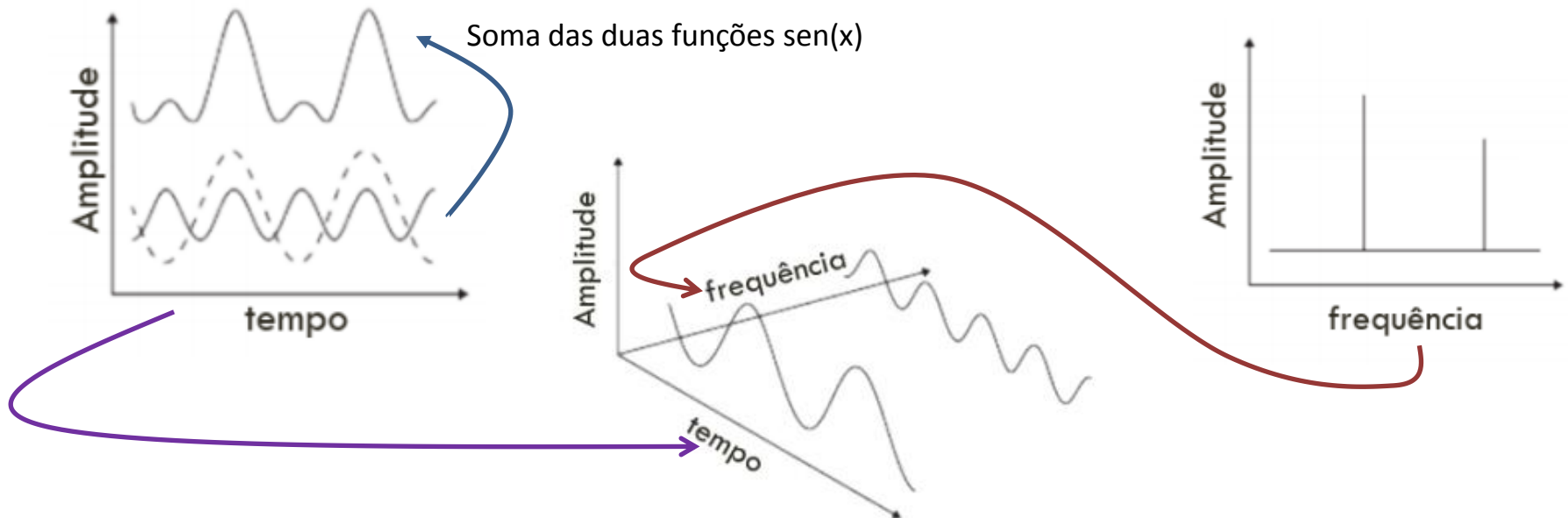
Representação dos sinais no domínio do tempo e da frequência

2 maneiras distintas de visualizar o mesmo sinal

Levam a uma compreensão mais clara do comportamento do sinal

Domínio do tempo:
A abscissa é expressa em tempo

Domínio da frequência:
A abscissa é expressa em frequência



Sinais elétricos

tensão ($v(t)$) ou a corrente ($i(t)$) são grandezas que podem ser:

→ Variáveis no tempo

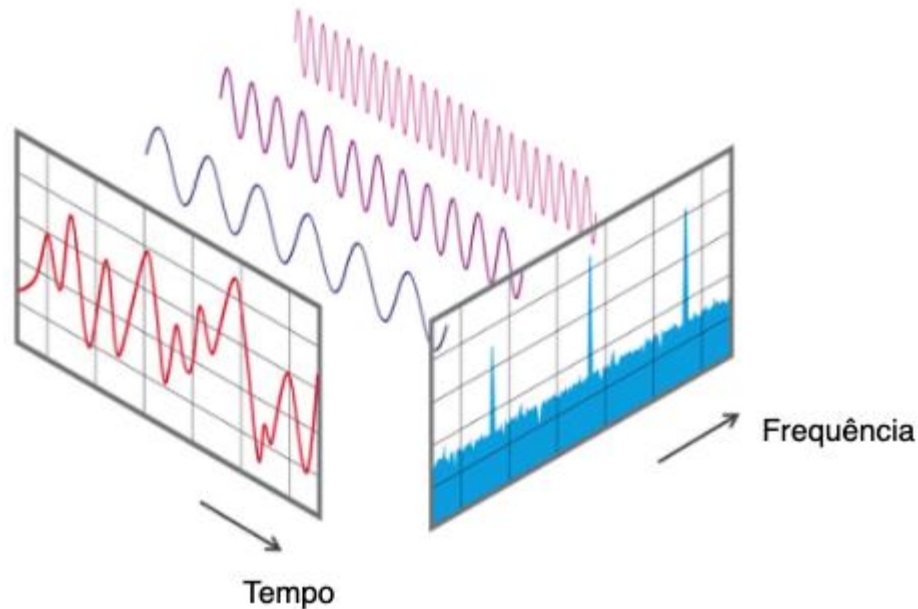
→ Variáveis na frequência

Domínio do tempo

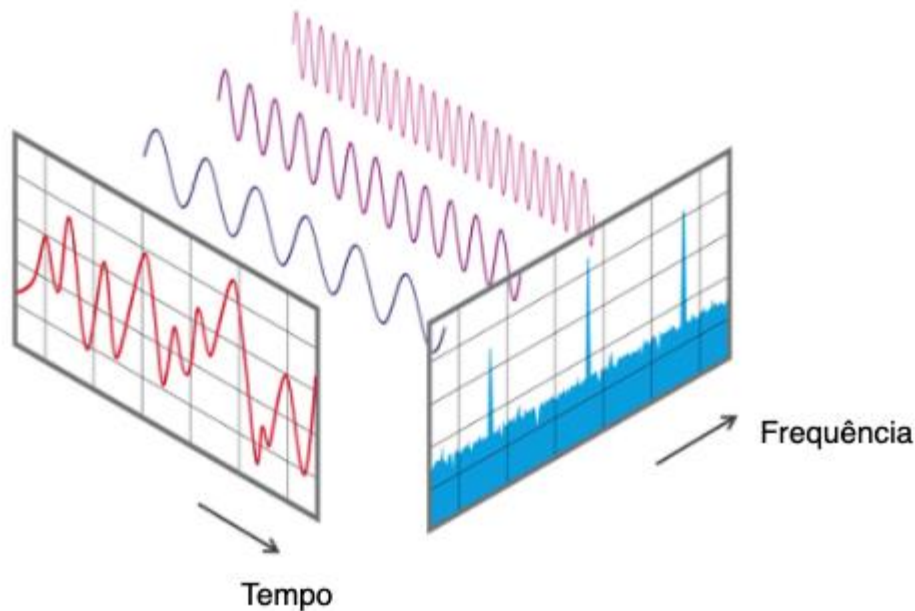
Variável independente → **tempo**

Domínio da frequência = Espectro

Variável independente → **frequência**



Sinais: decomposição em senóides



Senóides são sinais simples
→ definidos por amplitude,
frequência e fase;

. Espectro em frequência de
uma senóide é uma única
raia.

Altura da raia é igual à
amplitude do sinal;

Sinal periódico qualquer pode ser representado por uma série de ondas senoidais, com frequências múltiplas de uma frequência fundamental, cada qual com uma amplitude e fase distintas.

ANÁLISE DE FOURIER

- A análise de Fourier é uma família de técnicas matemáticas baseadas na decomposição de sinais em senóides.

POR QUE DECOMPOSIÇÃO DE SINAIS EM SENÓIDES É INTERESSANTE PARA ANÁLISE DE CIRCUITOS????

SENOIDES QUE ENTRAM NUM SISTEMA LINEAR, SAEM COMO SENÓIDES (COM AMPLITUDES E FASES ALTERADAS POSSIVELMENTE), MAS MANTÊM A FREQUÊNCIA ORIGINAL!!!

Classificação dos sinais

✓ **Sinais contínuos**



$x(t)$ onde t pode assumir qualquer valor real

ou

discretos



$x[n]$ onde $n \in \{\dots-3,-2,-1,0,1,2,3\dots\}$

✓ **Sinais periódicos** ou aperiódicos

Análise de Fourier (decomposição de funções em senoides):

Sinais contínuos e periódicos:



Série de Fourier

Sinais contínuos e aperiódicos:



Transformada de Fourier

Sinais discretos e aperiódicos:



Transformada de Fourier de Tempo Discreto (DTFT)

Sinais discretos e periódicos:



Transformada Discreta de Fourier (TDF)

Família do sinais digitalizados!

Séries de Fourier

EXEMPLOS: $f(x)$ e $s(t)$ são **funções contínuas e periódicas no tempo**,

Sinais contínuos e periódicos:



Série de Fourier

$$f(x) = a_0 + a_1 \text{sen}(x) + a_2 \text{sen}(2x) + a_3 \text{sen}(3x) + \dots \\ + b_1 \cos(x) + b_2 \cos(2x) + b_3 \cos(3x) + \dots$$

$$s(t) = a(0) + \sum_{n=1}^{\infty} a(n) \cos(n\omega_o t) + b(n) \sin(n\omega_o t)$$

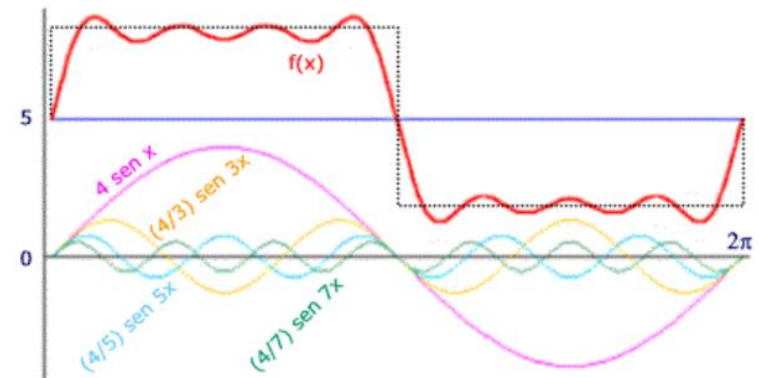
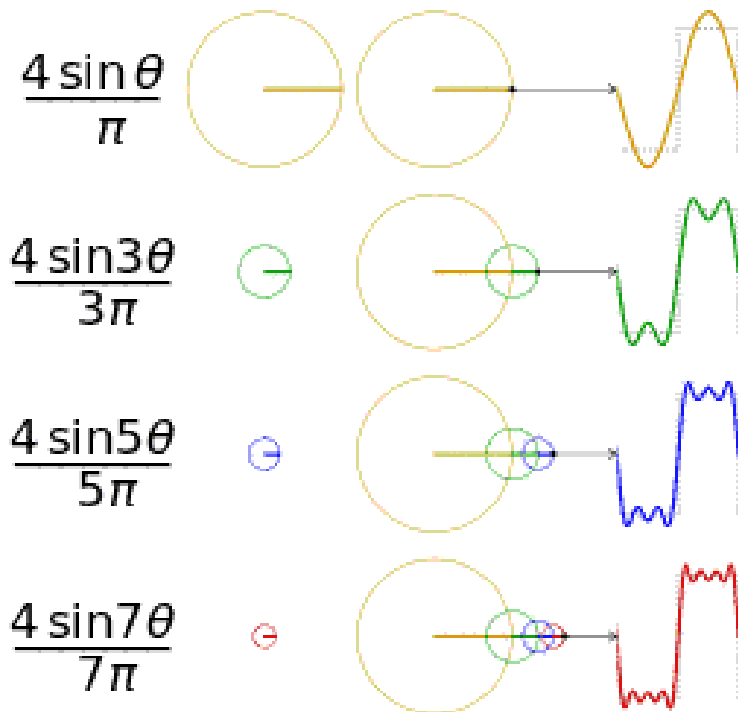
$$a(0) = \frac{1}{T} \int_0^T s(t) dt \quad a_n = \frac{2}{T} \int_0^T s(t) \cos(n\omega_o t) dt \quad b_n = \frac{2}{T} \int_0^T s(t) \sin(n\omega_o t) dt$$

$$\omega_o = \frac{2\pi}{T}$$

Exemplo:

$F(x) \approx$ sinal retangular

$$f(x) = 5 + (4)\text{sen } x + (4/3)\text{sen } 3x + (4/5)\text{sen } 5x + (4/7)\text{sen } 7x + \dots$$



Sinais discretizados

Para ser possível efetuar processamento digital dos sinais:

→ As informações (sinais) devem ser discretizadas;

→ As informações devem ser finitas.

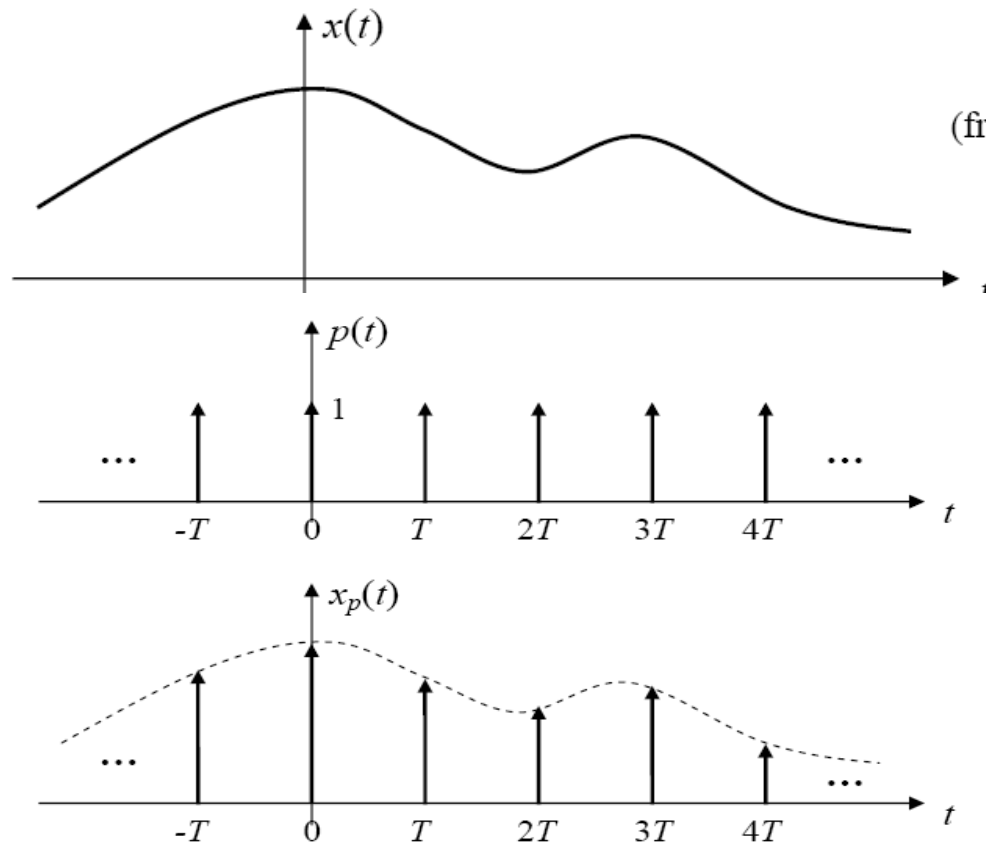
. Os conceitos de sinais contínuos no tempo devem ser adaptados para um domínio discreto

. Discretizar um sinal = amostrar o sinal
(utilizando-se um dado período entre amostras ou frequência de amostragem)

Conceitos básicos de amostragem (revisão no Exp.2)

- A discretização dos dados limita a máxima frequência observável
- Existe uma relação entre o intervalo entre amostras e a frequência máxima do sinal, dada pelo critério de Nyquist:
- $f_{\max} < f_a/2$

Como discretizar um sinal contínuo?



$$\omega_s = \frac{2\pi}{T}$$

(freq. de amostragem)

APÓS AMOSTRAGEM DE UM SINAL $s(t)$, OBTÉM-SE UMA SEQUÊNCIA DISCRETA DE SINAIS:

$S(K) = (S_0, S_1, S_2, \dots, S_{N-1})$;
ONDE N É O N^o DE AMOSTRAS

“... Computador trabalha com amostras do sinal (ou seja, sinais discretos...)”

Série de Fourier na Forma Trigonométrica

- $s(t)$ é uma função contínua e periódica no tempo, logo:

$$s(t) = A(0) + \sum_{n=1}^{\infty} A(n) \cos(n\omega_o t) + B(n) \sin(n\omega_o t)$$

$$A(0) = \frac{1}{T} \int_0^T s(t) dt$$

$$A_n = \frac{2}{T} \int_0^T s(t) \cos(n\omega_o t) dt$$

$$B_n = \frac{2}{T} \int_0^T s(t) \sin(n\omega_o t) dt$$

$$\omega_o = \frac{2\pi}{T}$$

Série de Fourier na Forma Complexa

$$s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{jn\omega_o t}$$

$$c_n = \frac{1}{T} \int_0^T s(t) e^{-jn\omega_o t} dt$$

A partir da Série de Fourier na Forma Complexa...

- $s(t)$ passa a ser uma função discreta e periódica no tempo, representada por N amostras e igualmente espaçadas de T_a , temos:

$$S[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n}$$

$$c_n = \frac{1}{T} \int_0^T s(t) \cdot e^{-jn\omega_o t} dt \approx$$

$$\frac{1}{T} \sum_{k=0}^{N-1} s(kT_a) e^{-jk\omega_o n T_a} \cdot T_a$$

$$= \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} s(kT_a) e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$$

$T = N \cdot T_a$; T_a = período entre amostras

$$\frac{T}{T_a} = N$$

$$\omega_o T_a = 2\pi \cdot \frac{T_a}{T} = 2\pi \cdot \frac{1}{N}$$

TRANSFORMADA DE FOURIER DE SINAIS ELÉTRICOS PERIÓDICOS : aplicar T.D.F

T.D.F. é a principal ferramenta que se utiliza em processamento digital de sinais

PARA DISCRETIZAR OS SINAIS CONTÍNUOS, É NECESSÁRIO:

- 1) **OPERAÇÃO DE JANELAMENTO:** SELECIONAR UM INTERVALO DE DURAÇÃO FINITA DO SINAL
- 2) **OPERAÇÃO DE AMOSTRAGEM:** TOMAR AMOSTRAS DE UM SINAL CONTÍNUO

- A T.D.F. efetua uma representação do sinal no domínio da frequência,
- O sinal é composto por amplitudes em raias espectrais específicas.

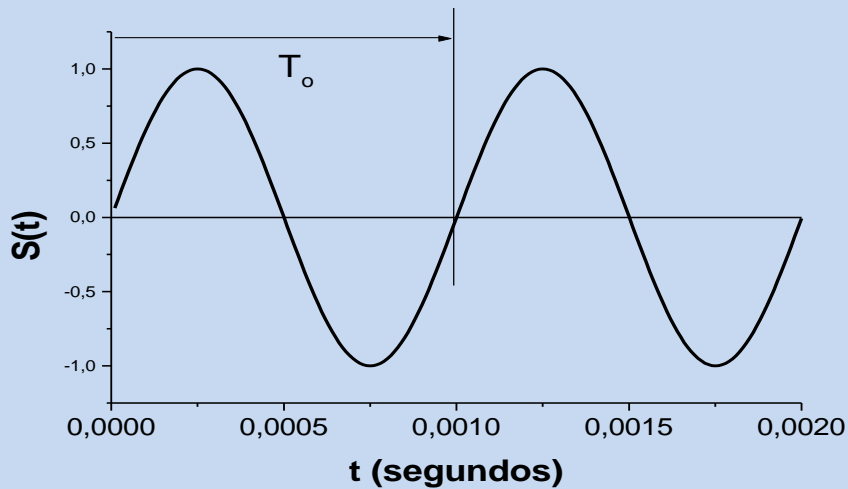
Como efetuar a T.D.F. pelo computador:

- *O sinal sob análise, que tem duração infinita, precisa ser amostrado e levado ao computador;*
- *No software, o sinal precisa ser truncado num determinado intervalo. Chamamos esta operação de janelamento (T_d);*
- *Deve-se considerar que o sinal truncado se repete periodicamente.*
- *O intervalo entre amostras dentro da janela é denominado período de amostragem (T_a)(define-se também frequência de amostragem, (f_a)).*

Entendendo o espectro da TDF...

- . O sinal do espectro é composto por amplitudes de senos e cossenos apresentadas em raias espectrais.
- . A variável independente da TDF é representada por “**k**”, denominada índice (ou **raia**) **espectral** (**k** varia de **0** a **(N/2) - 1**)
- . **A resolução espectral (f_d)** é o intervalo entre duas raias consecutivas; ou seja, **k = 1** corresponde a $1 \times f_d$;
K = 2 corresponde a $2 \times f_d$...
- . O **número** de raias espectrais estará limitado pela **$f_a/2$**
- . A raia espectral correspondente ao valor **N/2** corresponderia à frequência **$f_a/2$** ;
- . Lembre-se: **f_d é a frequência do janelamento** ($T_d = 1/f_d$).

$$s(t) = \sin(2\pi \cdot 1000 \cdot t)$$



Exemplo:

Efetuar a TDF do sinal $s(t)$ indicado

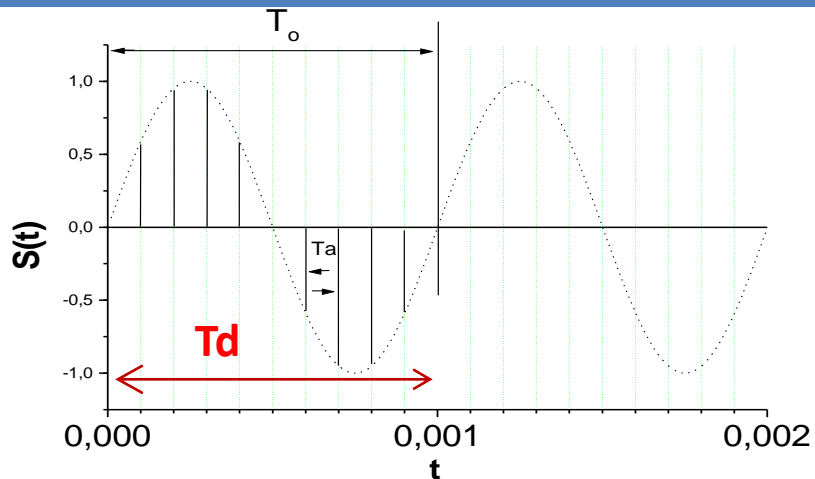


O espectro da TDF será:

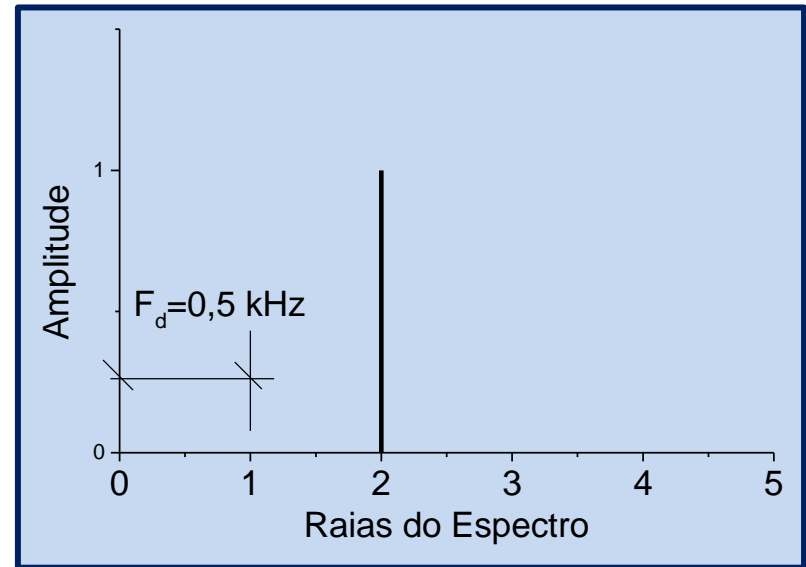


$$f_d = f_o = 1 \text{ kHz}$$

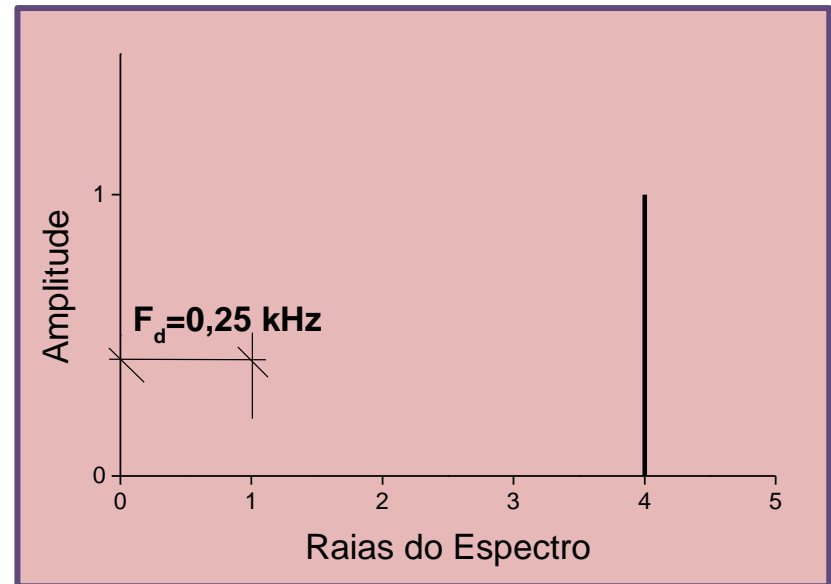
Truncando o sinal com $T_d = T_o$ e pegando 10 amostras neste intervalo, temos $f_a = 10 \text{ kHz}$:



Caso a escolha do período de
JANELAMENTO = 2 ms
Ou seja: ($T_d = 2 \times T_o$) $\rightarrow f_d = 0,5$ kHz

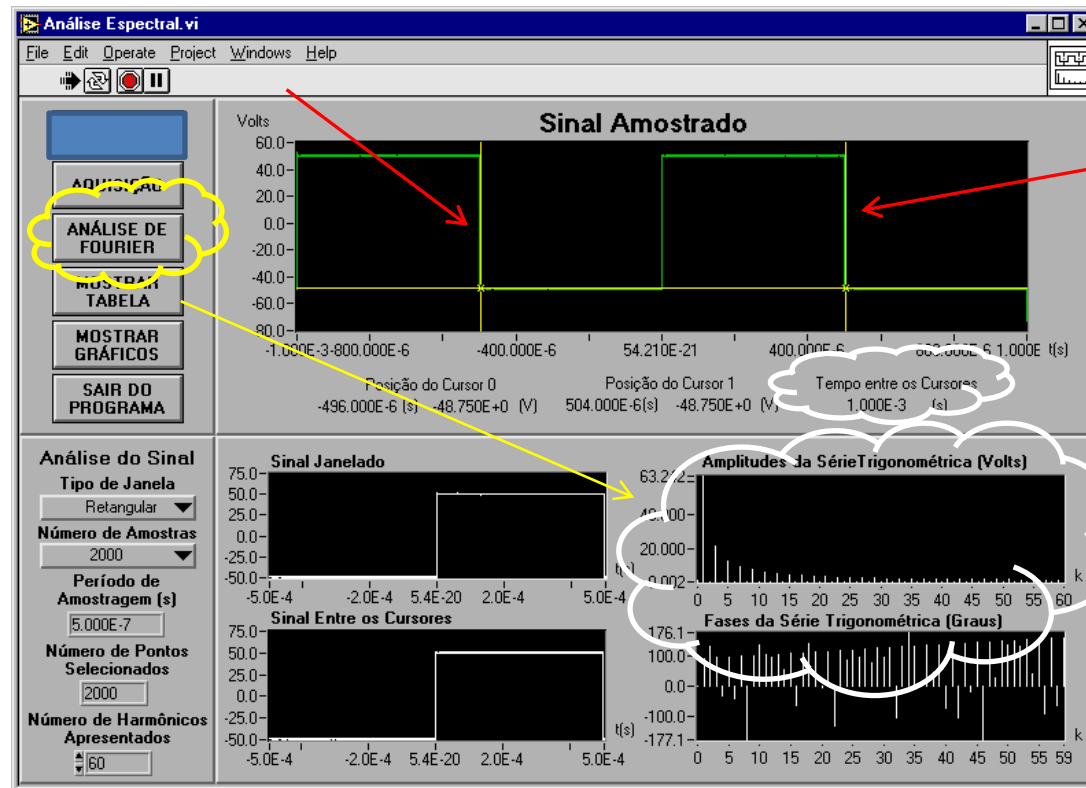


Caso a escolha do período de
JANELAMENTO = 4 ms;
ou seja: ($T_d = 4 \times T_o$) $\rightarrow f_d = 0,25$ kHz



CONCLUSÃO: Quanto > for o n^o de períodos, > será a resolução espectral

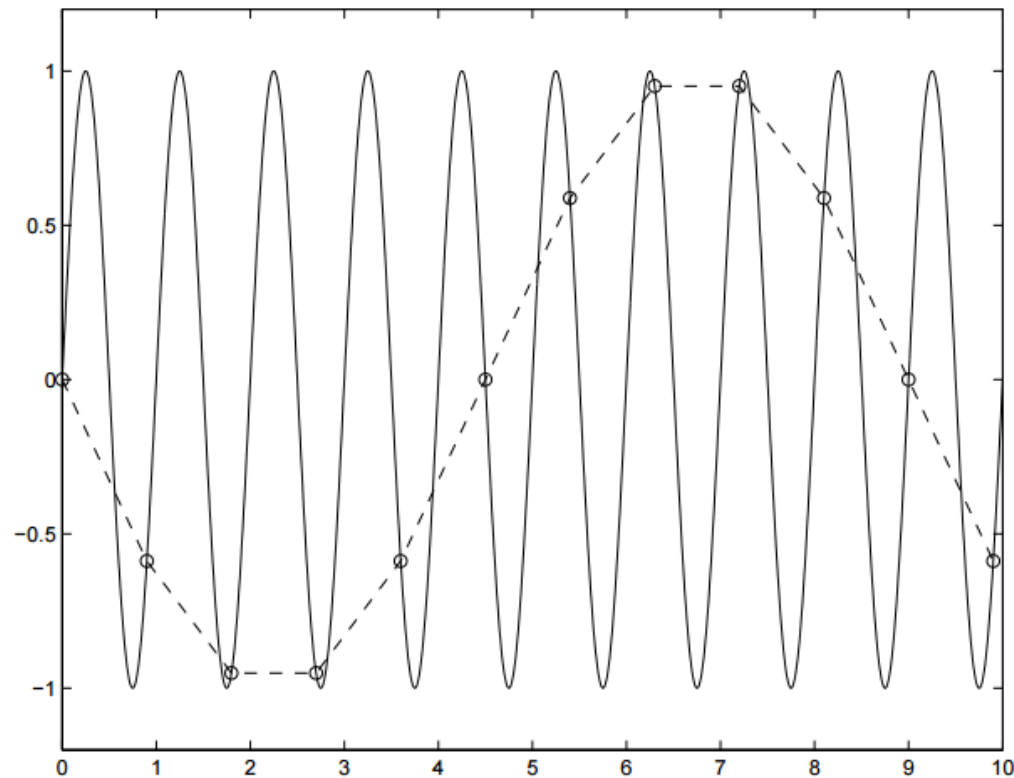
O procedimento para efetuar a TDF pelo computador é sempre o mesmo:



- 1) Ao janelar o sinal (truncá-lo), define-se a resolução espectral no domínio da frequência (f_d);
- 2) Ao truncar o sinal, define-se quantas amostras do sinal serão usadas para calcular os coeficientes da TDF.
- 3) Define-se com isso a frequência de amostragem e o número de raias espectrais que serão calculadas pela TDF.

Erro de Rebatimento

OCORRE → SUBAMOSTRAGEM DO SINAL

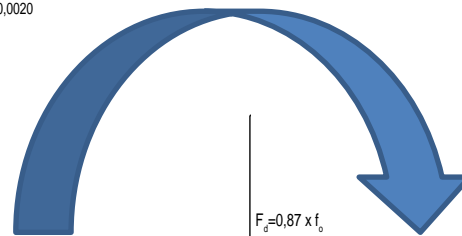
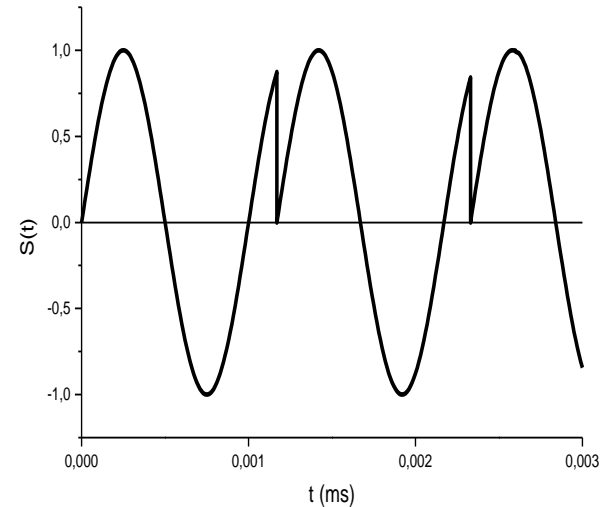
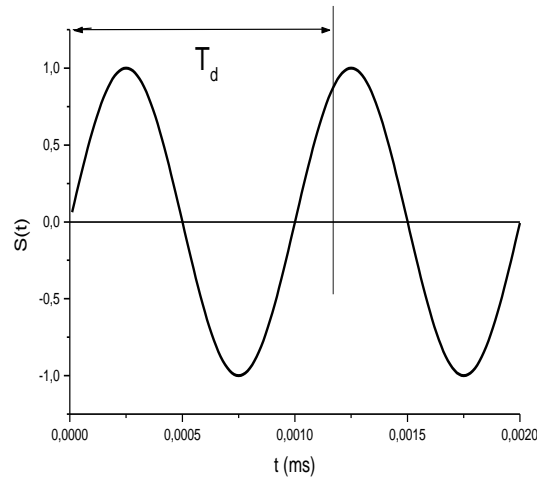


enquanto $f_{\text{amostragem}} > 2 \times f_{\text{max}}$ do sinal,
a informação poderá ser recuperada a partir das suas amostras

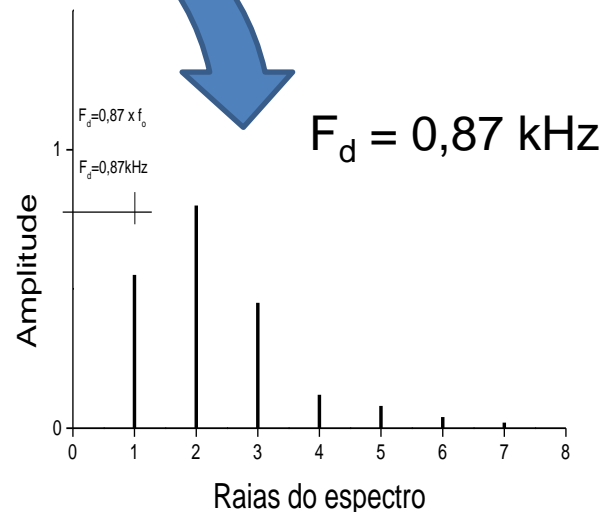
Efeito de vazamento



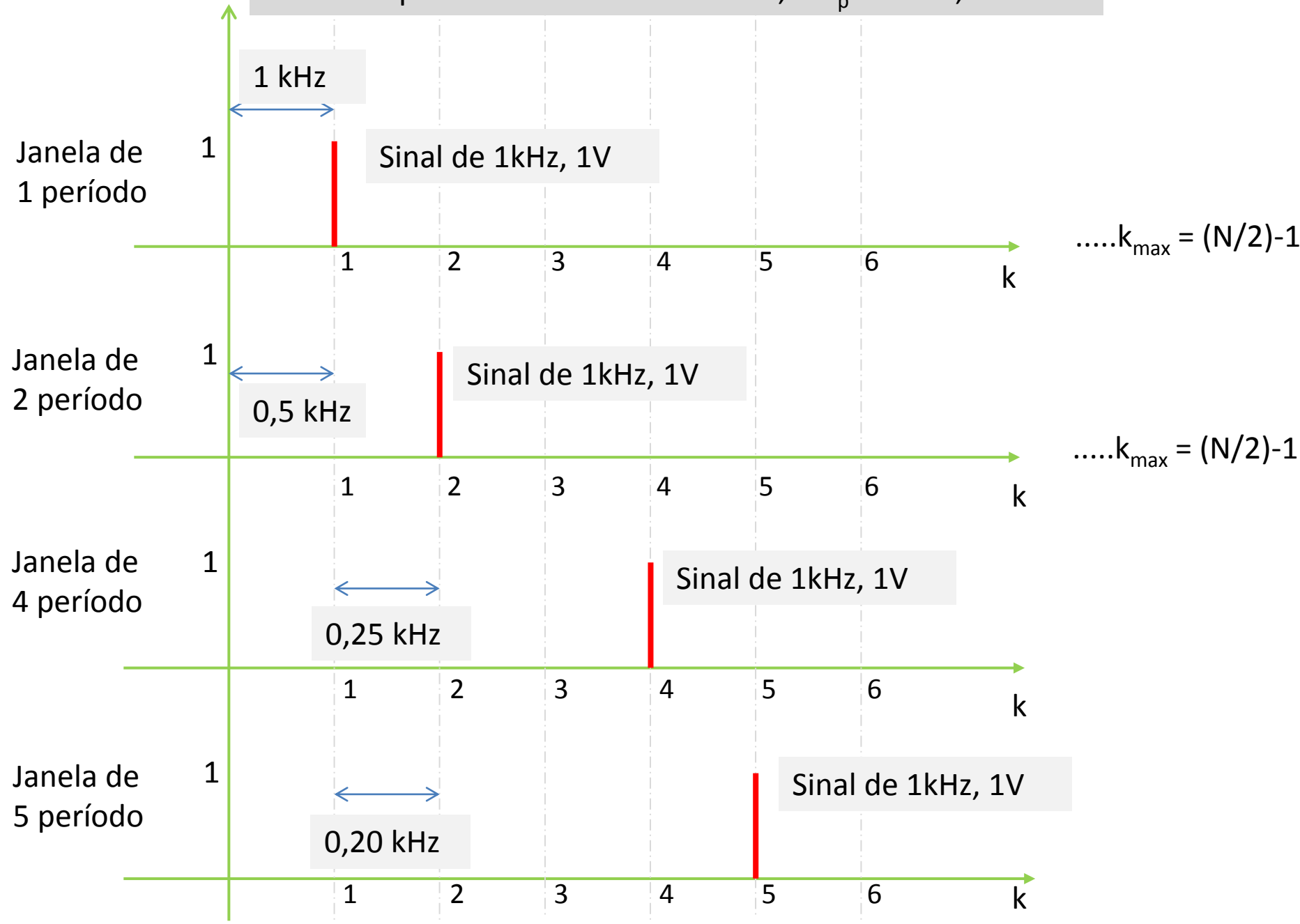
OCORRE → JANELAMENTO ≠ N^o EXATO DE PERÍODOS



Alargamento do espectro original devido ao alto conteúdo harmônico contido nas transições abruptas



Análise espectral de um sinal senoidal, 1 V_p e 1 kHz; N >>10



Sinal a ser amostrado com $f_a = 10$ kHz é composto pelas seguintes frequências: 7 kHz e 8 kHz

Sinais até $(f_a/2 - f_d)$ terão sua representação correta no espectro de frequências

Frequências acima de $f_a/2$ não atendem ao critério de Nyquist

