- Propriedades da Transformada de Fourier (DTFT)
 - Periodicidade É sempre periódica de período 2π , em contraste com a T. F. em tempo contínuo.
 - Linearidade $ax_1[n] + bx_2[n] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} aX_1(\Omega) + bX_2(\Omega)$
 - Simetrias Se x[n] é real então:
 - X(Ω)=X*(-Ω)
 - $Re[X(\Omega)] e |X(\Omega)|$ são funções pares
 - $\operatorname{Im}[X(\Omega)]$ e a fase de $X(\Omega)$ são funções impares
 - Atraso temporal $x[n-n_0] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} e^{-j\Omega n_0} X(\Omega)$ $e^{j\Omega_0 n} x[n] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} X(\Omega - \Omega_0)$
 - Diferença e soma

 $x[n] - x[n-1] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} (1 - e^{-j\Omega})X(\Omega) \qquad \sum_{m=-\infty}^{n} x[m] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} \frac{1}{1 - e^{-j\Omega}}X(\Omega) + \pi X(0) \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(\Omega - 2\pi k)$

58

Processamento de Sinal Carlos Lima (DEI-Universidade do Minho)

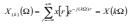
Propriedades da D. T. F. T.

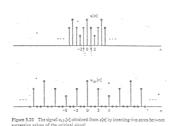
- Escalonamento no tempo e na frequência (x[an])
 - Não existe pelo menos no sentido tradicional pois n é inteiro e a terá que ser inteiro. Por exemplo x[2n] não é uma versão "acelerada" do sinal mas simplesmente as suas amostras de índice par. No entanto define-se

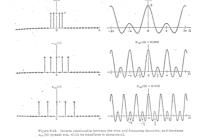
$$x_{(k)}[n] = \begin{cases} x[n/k], n - \acute{e} - m\'ultiplo - de - k \\ 0, otherwise \end{cases}$$

$$X_{(k)}(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x_{(k)} [n] e^{-j\Omega n} = \sum_{r=-\infty}^{+\infty} x_{(k)} [rk] e^{-j\Omega rk}$$

$$x_{(k)}[n] \leftarrow T. F.$$
 $X(k\Omega)$







Processamento de

rlos Lima (DEI-Universidade do Minho)

59

–Dualidade: Não se verifica. Mostre a relação seguinte e compare com a DTFT de uma seq. finita.

$$\frac{w}{\pi} \sin c \left(\frac{wn}{\pi}\right) \qquad \underbrace{\text{T. F.}}_{-w} \qquad \underbrace{\qquad \qquad }_{\Omega}$$

-Derivação na frequência:

erivação na irequencia:

$$\frac{dX(\Omega)}{d\Omega} = -\sum_{n=-\infty}^{+\infty} jnx[n]e^{-j\Omega n} \qquad nx[n] \xrightarrow{T. F.} j\frac{dX(\Omega)}{d\Omega}$$

- Relação de Parseval
$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} |x[n]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{\mathbb{R}} |X(\Omega)|^2 d\Omega$$
Sinais periódicos
$$\frac{1}{N} \sum_{n=-\infty} |x[n]|^2 = \sum_{n=-\infty} |a_k|^2$$

Convolução: Muito importante na análise de sistemas LTI discretos

$$h[n] = x[n] * h[n]$$
 \leftarrow T. F. $Y(\Omega) = X(\Omega)H(\Omega)$

Propriedades da D. T. F. T.

- Exemplo 1: Determine a resposta de um sistema LTI discreto no tempo a um sinal genérico $\hat{x}[n]$ sabendo que a sua resp. a impulso é $h[n] = \delta[n-n_0]$.
 - a) No domínio do tempo

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k]\delta[n-n_0-k] = x[n-n_0]$$

b) No domínio da freq. aplicando as propriedades da convolução e desl. no tempo

$$H(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta[n - n_0] e^{-j\Omega n_0} = e^{-j\Omega n_0} \qquad Y(\Omega) = X(\Omega)H(\Omega) = e^{-j\Omega n_0}X(\Omega) \quad \longleftarrow \quad y[n] = x[n - n_0]$$

- Exemplo 2: Determine a resposta, de um sistema LTI discreto no tempo cuja resp. a impulso é $h[n] = \alpha^n u[n]$, a $x[n] = \beta^n u[n]$.

$$Y(\Omega) = \frac{1}{1 - \beta e^{-\beta \Omega}}$$

$$Y(\Omega) = X(\Omega)H(\Omega) = \frac{1}{(1 - \alpha e^{-\beta \Omega})(1 - \beta e^{-\beta \Omega})} = \frac{\alpha}{1 - \alpha e^{-\beta \Omega}} + \frac{-\beta}{1 - \beta e^{-\beta \Omega}} + \frac{-\beta}{1 - \beta e^{-\beta \Omega}}$$

$$y[n] = \frac{\alpha}{\alpha - \beta} \alpha^n u[n] - \frac{\beta}{\alpha - \beta} \beta^n u[n] = \frac{1}{\alpha - \beta} \left[\alpha^{n+1} u[n] - \beta^{n+1} u[n] \right]$$

- Exemplo 3: Repita o exemplo 2 para o caso em que α=β.

$$Y(\Omega) = \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}\right)^{2} \qquad Y(\Omega) = \frac{j}{\alpha} e^{j\Omega} \frac{d}{d\Omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}\right) \qquad \alpha^{n} u[n] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} \qquad \frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}$$

$$(n+1)\alpha^{n+1} u[n+1] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} \qquad j e^{j\Omega} \frac{d}{d\Omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}\right) \qquad n\alpha^{n} u[n] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} \qquad j \frac{d}{d\Omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}\right)$$

$$y[n] = (n+1)\alpha^{n} u[n+1] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} \qquad \frac{j}{\alpha} e^{j\Omega} \frac{d}{d\Omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}\right) = \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}\right)^{2} \qquad y[n] = (n+1)\alpha^{n} u[n]$$

$$y[n] = (n+1)\alpha^n u[n+1] \xrightarrow{T. F.} \qquad \frac{j}{\alpha} e^{j\Omega} \frac{d}{d\Omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}\right) = \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\Omega}}\right) \qquad \qquad y[n] = (n+1)\alpha^n u[n]$$

Propriedades da D. T. F. T.

Sistemas discretos LTI e equações diferença

$$H(\Omega) = \frac{Y(\Omega)}{X(\Omega)} = \frac{\sum_{k=0}^{M} b_k e^{-jk\Omega}}{\sum_{k=0}^{N} a_k e^{-jk\Omega}}$$

- Exemplo: Qual é h[n] e H(Ω) do sistema descrito por

$$y[n] - \frac{3}{4}y[n-1] + \frac{1}{8}y[n-2] = 2x[n]$$

$$H(\Omega) = \frac{Y(\Omega)}{X(\Omega)} = \frac{2}{1 - \frac{3}{4}e^{-j\Omega} + \frac{1}{8}e^{-j2\Omega}} = \dots = \frac{4}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\Omega}} - \frac{2}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\Omega}}$$

$$h[n] = 4\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] - 2\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$

- Exemplo: Considere o sistema LTI com resposta a impulso $h[n]=(1/2)^nu[n]$. Utilize a DTFT para determinar a resposta do sistema ao sinal $x[n]=(n+1)(1/4)^nu[n]$. Das tabelas temos

$$(n+1)\alpha^{n}u[n] \xrightarrow{\mathbf{T. F.}} \frac{j}{\alpha}e^{j\Omega}\frac{d}{d\Omega}\left(\frac{1}{1-\alpha e^{-j\Omega}}\right) = \left(\frac{1}{1-\alpha e^{-j\Omega}}\right)^{2}$$

$$X(\Omega) = \frac{1}{\left(1-\frac{1}{4}e^{-j\Omega}\right)^{2}}$$

$$Y(\Omega) = X(\Omega)H(\Omega) = \frac{1}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\Omega}\right)\left(1 - \frac{1}{4}e^{-j\Omega}\right)^{2}} = \frac{4}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\Omega}} + \frac{-2}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\Omega}} + \frac{-1}{\left(1 - \frac{1}{4}e^{-j\Omega}\right)^{2}}$$

$$y[n] = 4\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] - 2\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n] - (n+1)\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$

64

Processamento de Sinal Carlos Lima (DEI-Universidade do Minho)

Propriedades da D. T. F. T.

- Problemas para resolução em casa
 - Repita o exemplo anterior para

1)
$$x[n]=(3/4)^nu[n]$$

2)
$$x[n]=(-1)^n$$

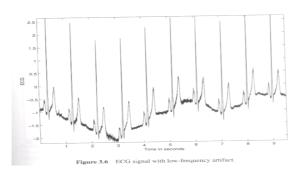
65

Processamento de Sinal Carlos Lima (DEI-Universidade do Minho

- Interferência de movimentos musculares em ECG' s.

Causas: Movimentos do tronco (tosse, respiração, movimentos de pernas ou braços, ... Variações de temperatura, fenómenos eléctricos (polarização dos amplificadores, étc,..)

Consequências: Dificuldade de análise do ST



Propriedades da D. T. F. T.

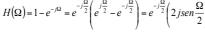
- Eliminação de interferências de baixa frequência com o derivador

$$\frac{dx(t)}{dt} \quad \stackrel{\mathbf{T. F.}}{\longleftarrow} \quad jwX(w)$$

$$x[n]-x[n-1] \stackrel{\mathbf{T. F.}}{\longleftarrow} (1-e^{-j\Omega})X(\Omega)$$

$$H(\Omega) = 1 - e^{-j\Omega} = e^{-j\frac{\Omega}{2}} \left(e^{j\frac{\Omega}{2}} - e^{-j\frac{\Omega}{2}} \right) = e^{-j\frac{\Omega}{2}} \left(2jsen\frac{\Omega}{2} \right)$$

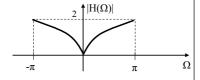






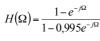






- Uma função de transferência mais apropriada às características do ECG.

Conteúdo espectral significativo em baixas frequências (0,5-1Hz)



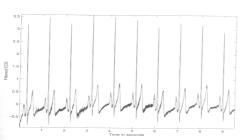


Figure 3.28 Result of processing the ECG signal with low-frequency noise shown in Figure 3.6, using the filter to remove base-line wander as in Equation 3.47. (Compare with the results in Figures 3.24 and 3.25.)

ith the