

### PROCESSAMENTO DIGITAL DE SINAIS

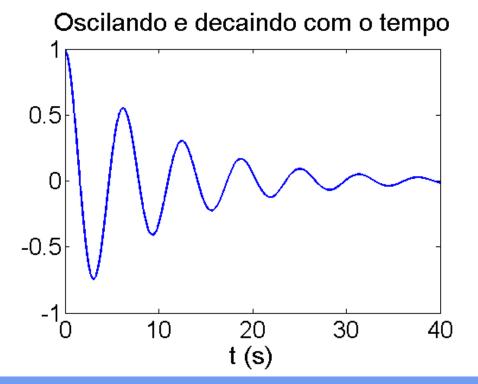
Prof. Claudio Coutinho

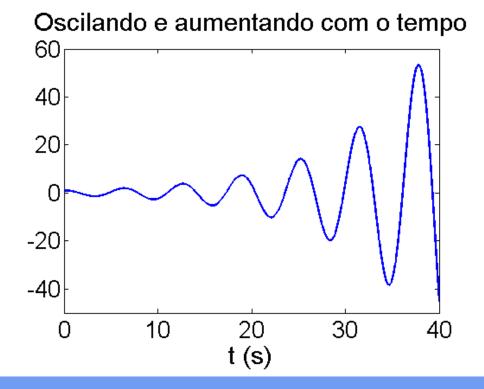
## Aula 11

Transformada Z

- No tempo contínuo, utilizamos a Transformada de Laplace para definir a convergência (estabilidade) de um sistema
- No tempo discreto, sua correspondente é a Transformada Z
- Do estudo de Sinais e Sistemas, sabe-se que a Transformada de Fourier não existe para todos os sinais
- A análise da chamada Região de Convergência (ROC) nos permite analisar a sua existência ou não, assim como a estabilidade ou não da saída do sistema.

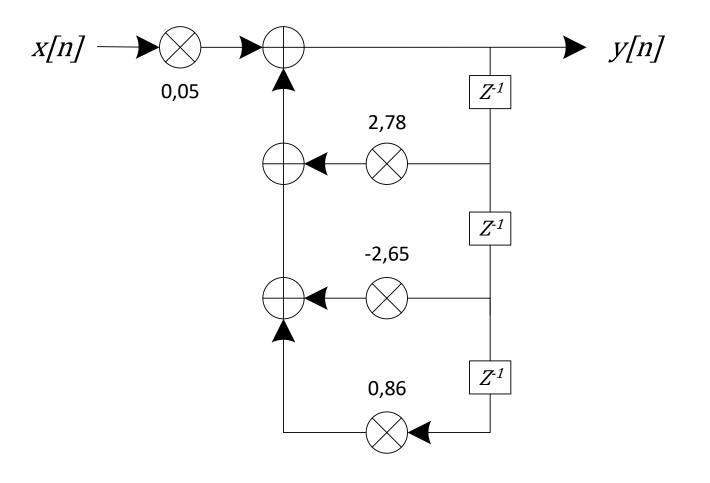
 A verificação da estabilidade de um sistema é feita a partir da detecção de oscilações crescentes ou decrescentes em um sinal





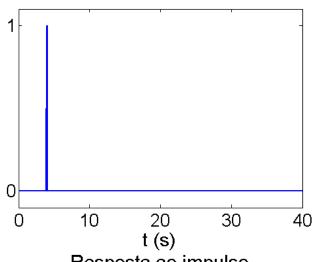
$$y[n] = 0.05x[n] + 2.78y[n-1] - 2.65y[n-2] + 0.86y[n-3]$$

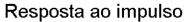
 Ao analisarmos sistemas com feedback, através da sua resposta ao impulso, podemos ter uma ideia da estabilidade ou não.

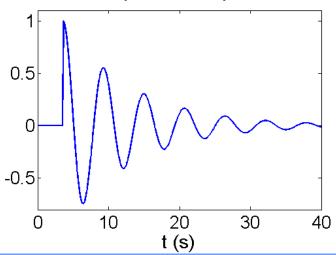


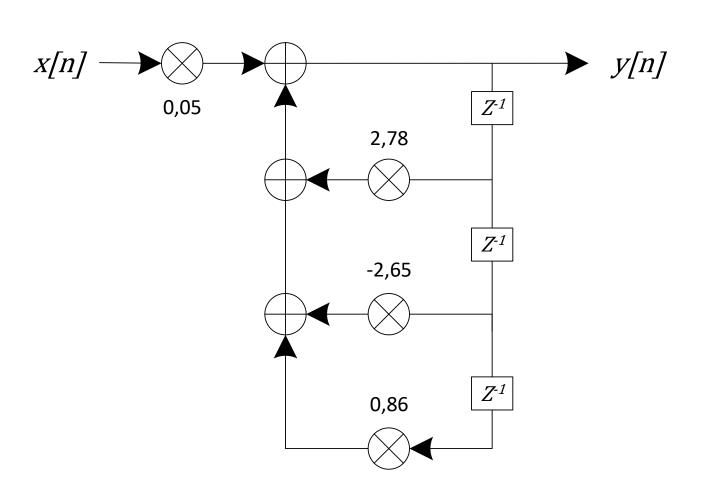
y[n] = 0.05x[n] + 2.78y[n-1] - 2.65y[n-2] + 0.86y[n-3]

Impulso de entrada

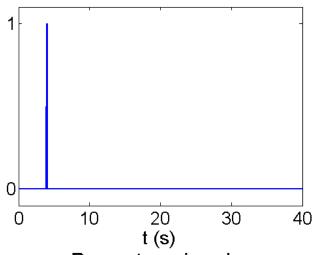




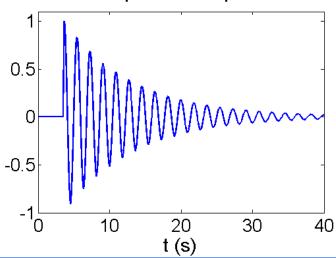




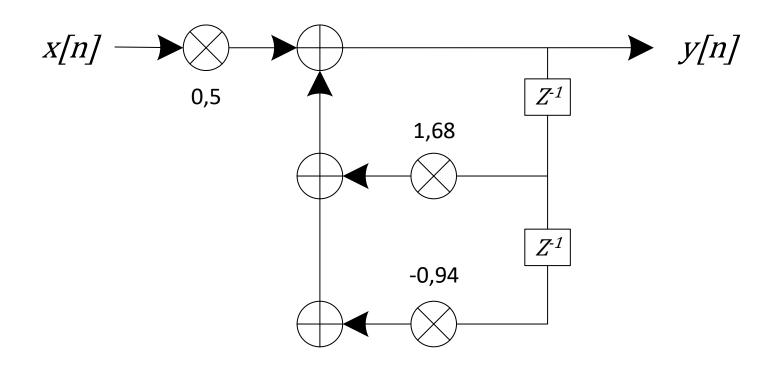
Impulso de entrada



Resposta ao impulso



$$y[n] = 0.5x[n] + 1.68y[n-1] - 0.94y[n-2]$$



### A Transformada Z

• A Transformada de Fourier Discreta é dada por:

$$X[m] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j2\pi mn}$$

• Utilizando a representação padrão, temos:

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\omega n}$$

### A Transformada Z

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\omega n}$$

• Enquanto que a Transformada Z é dada por:

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

## Notação

$$X(z) = \sum_{n = -\infty}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

• Onde z é uma variável complexa e a aplicação da Transformada pode ser expressa pelo operador  $\mathcal{Z}\{\cdot\}$ , ou seja:

$$\mathcal{Z}\{x[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n} = X(z)$$

Podemos também usar a notação

$$x[n] \stackrel{\mathcal{Z}}{\leftrightarrow} X(z)$$

## Relação com Fourier

• Há claramente uma relação entre as duas transformadas:

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\omega n}$$

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

• Se substituirmos z por  $e^{j\omega}$ , então a Transformada Z é "reduzida" à transformada de Fourier.

## Relação com Fourier

• Em outras palavras: caso a Transformada de Fourier exista, é simplesmente a Transformada Z com  $z=e^{j\omega}$ 

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\omega n}$$

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

• Ou seja, |z| = 1

## Relação com Fourier

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

Mais genericamente, podemos definir

$$z = re^{j\omega}$$

• A transformada passa, então, a ser

$$X(re^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n](re^{j\omega})^{-n}$$

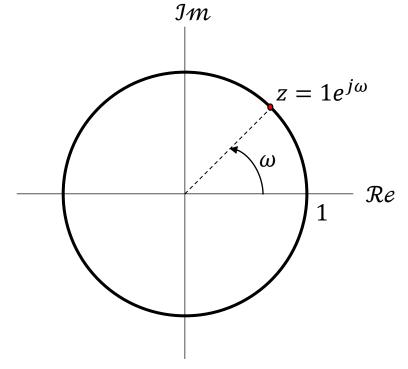
# A variável complexa z

• Prosseguindo:

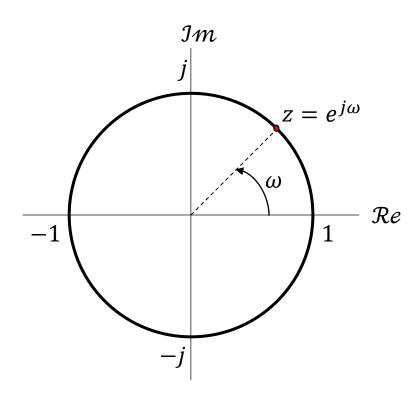
$$X(re^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} (x[n]r^{-n})e^{-j\omega n}$$

• Ou seja, pode ser entendida como a Transformada de Fourier do produto da sequência original com a sequência exponencial  $r^{-n}$  (se r=1, a equação se torna a Transformada de Fourier)

 Como A Transformada Z é uma função de uma variável complexa, é coerente interpretá-la usando o plano complexo Z



ullet Se caminharmos pelo círculo unitário, temos os seguintes valores de z



• 
$$z = 1 (\omega = 0)$$

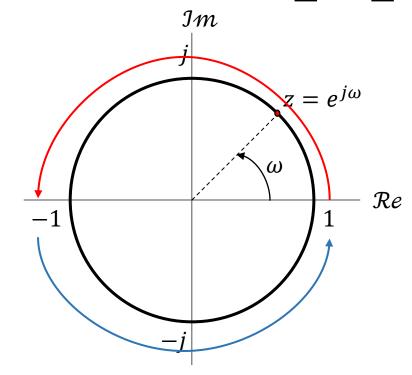
• 
$$z = j (\omega = \pi/2)$$

• 
$$z = -1(\omega = \pi)$$

• 
$$z = -j (\omega = 3\pi/2)$$

• Entretanto, o intervalo de análise válido para a observação da Transformada de Fourier ocorre entre  $0 \le \omega \le \pi$ 

Se continuarmos caminhando pelo círculo unitário, seria o equivalente a analisar a Transformada de Fourier no intervalo  $\pi \leq \omega \leq 2\pi$  ou, mais especificamente,  $-\pi \leq \omega \leq 0$ 



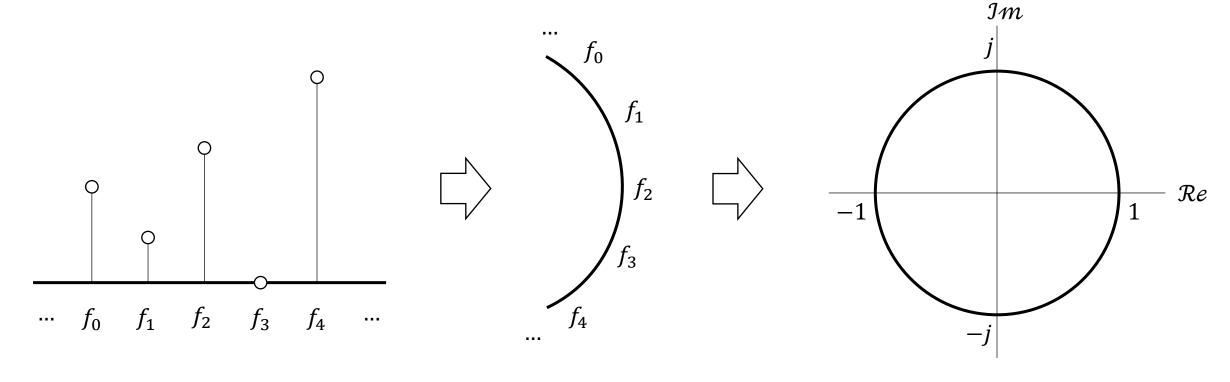
• 
$$z = 1 (\omega = 0)$$

• 
$$z = j (\omega = \pi/2)$$

• 
$$z = -1(\omega = \pi)$$

• 
$$z = -j (\omega = \frac{3\pi}{2})$$

• Seria como se "dobrássemos" o eixo de frequências do espectro ao redor do círculo unitário



## Convergência

- A Transformada de Fourier não converge para todos os sinais
- Da mesma forma, a Transformada Z não converge para todos os sinais para todos os valores de z
- Por essa razão, para cada sequência em particular, existe um conjunto de valores de z para os quais a sequência converge
- Esse conjunto de valores é chamado de *Região de Convergência*

## Convergência

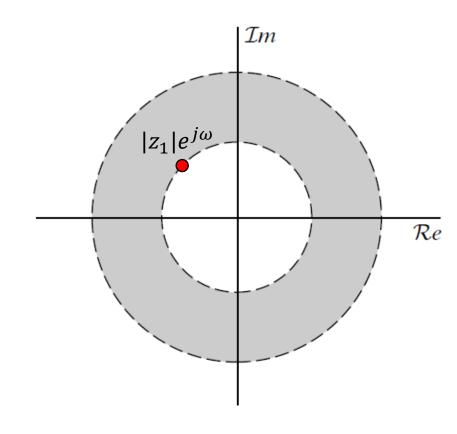
• Se a sequência de entrada é *absolutamente somável*, ou seja, se a Transformada de Fourier converge para uma função contínua de  $\omega$ , considerando a soma do módulo da sequência, então temos a relação:

$$|X(re^{j\omega})| \le \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]r^{-n}| < \infty$$

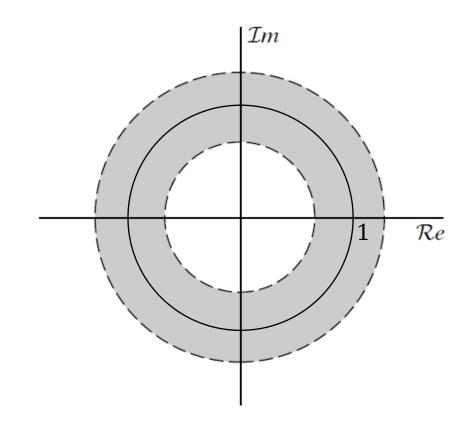
• Chamada de condição de convergência da Transformada Z

- Com essa relação, podemos mostrar que a Transformada Z pode convergir mesmo quando a Transformada de Fourier não converge
- Por exemplo, para Fourier, a sequência de entrada x[n] = u[n] não é absolutamente somável
- Entretanto, a sequência  $r^{-n}u[n]$  é absolutamente somável se r>1
- Isso significa que a Transformada Z do degrau unitário existe para uma ROC r=|z|>1

- Dessa ideia, concluímos que a convergência da Transformada Z depende apenas de z (seus valores)
- Ou seja, se um valor de z, digamos,  $z_1$ , promove a convergência da Transformada Z, então todos os pontos no plano com  $|z_1|$  também promovem.
- Eles estarão localizados em um círculo ao redor da origem.



- A ROC possui limites interior e exterior.
- O seu limite interior pode expandir até a origem
- O seu limite exterior pode expandir até infinito
- Lembre-se: se a ROC compreender o círculo unitário, então a Transformada de Fourier existe



- A Transformada Z é muito mais útil quando a sua soma infinita pode ser expressa em forma fechada, isto é, quando pode ser expressa como uma simples fórmula matemática.
- Dentre as relações mais importantes, estão aquelas em que X(z) é igual a uma função racional dentro da ROC, isto é,:

$$X(z) = \frac{P(z)}{Q(z)}$$

• Onde P(z) e Q(z) são polinômios em z

$$X(z) = \frac{P(z)}{Q(z)}$$

- Em geral, os valores de z para os quais X(z) = 0 são chamado **zeros** de X(z), e os valores de z para os quais X(z) tende ao infinito são os **polos** e X(z).
- Na equação acima, os zeros são as raízes do numerador e os polos são as raízes do denominador.

## Exemplo

- Considere o sinal  $x[n] = \alpha^n u[n]$ . Encontre sua forma fechada e sua ROC.
- Então, a sua transformada Z é dada por

$$X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} \alpha^n z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} (\alpha z^{-1})^n$$

• Para a sua convergência, precisamos que:

$$\sum_{n=0}^{\infty} |\alpha z^{-1}|^n < \infty$$

# Exemplo - ROC

• Então, na ROC, os valores de z para os quais

$$|\alpha z^{-1}| < 1$$

Ou

$$|\alpha/z| < 1$$

Ou

$$\frac{|\alpha|}{|z|} < 1$$

Ou seja,

$$|z| > |\alpha|$$

## Exemplo – Forma fechada

• Podemos, então, rearranjar a relação para:

$$\sum_{n=0}^{\infty} (\alpha z^{-1})^n = \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{\alpha}{z}\right)^n$$

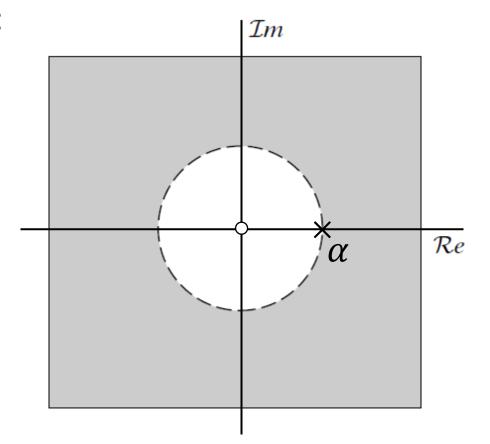
Aplicamos a relação da uma PG:

$$\sum_{i \equiv 0}^{n} \lambda^{i} = \frac{1 - \lambda^{n+1}}{1 - \lambda}$$

$$\sum_{n=0}^{i \equiv 0} \left(\frac{\alpha}{z}\right)^{n} = \frac{1 - (\alpha/z)^{\infty}}{1 - (\alpha/z)}, |z| > |\alpha| = \frac{1}{1 - \alpha z^{-1}} = \frac{z}{z - \alpha}$$

## Exemplo - ROC

• Então, a ROC será:



$$|z| > |\alpha|$$

Dizemos que  $\alpha$  é um **polo** de X(z), pois quando  $|z| = |\alpha|$ ,  $X(z) \rightarrow \infty$ . E 0 é um **zero**.

## Exemplo

- E a Transformada de Fourier?
- Para  $\alpha = 1$ , x[n] = u[n]
- E

$$X(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}}, |z| > 1$$

• E para  $|\alpha| < 1$ , a Transf. de Fourier existe:

$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}}$$

## Exemplo

• Para  $|\alpha|>1$ , A Transf. de Fourier não é definida, pois a ROC não inclui o círculo unitário ( $|z|>|\alpha|$ )