Sinais e Sistemas

ET45A

Prof. Eduardo Vinicius Kuhn

kuhn@utfpr.edu.br Curso de Engenharia Eletrônica Universidade Tecnológica Federal do Paraná



Slides adaptados do material gentilmente cedido pelo <u>Prof. José C. M. Bermudez</u> do Departamento de Engenharia Elétrica da Universidade Federal de Santa Catarina.

Sinais e sistemas em tempo discreto

Sinal Analógico: Amplitude pode assumir qualquer valor

Sinal Digital: Amplitude restrita a valores discretos

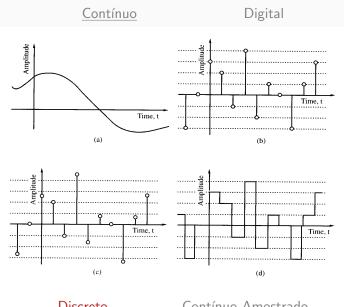
Sinal Contínuo: Definido para qualquer valor da variável

independente

<u>Sinal Discreto:</u> Definido apenas para valores discretos da

variável independente

Agora, focamos o nosso estudo sobre sinais e sistemas de tempo discreto...

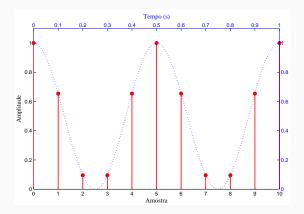


Contínuo Amostrado Discreto

- Um sinal de tempo discreto é basicamente uma sequência de números.
- Na prática, sinais de tempo discreto são comumente encontrados em
 - Estudos populacionais
 - Mercado financeiro
 - Dentre outras aplicações...
- Sinais de tempo discreto s\(\tilde{a}\) tamb\(\tilde{m}\) obtidos como resultado da amostragem de sinais de tempo cont\(\tilde{n}\)uo.
- Com respeito a notação, adota-se $x(n) \ \forall n \in \mathbb{Z}$
- Na literatura, é usual expressar a variável independente entre colchetes (i.e., x[n]) no caso de sinais discretos.

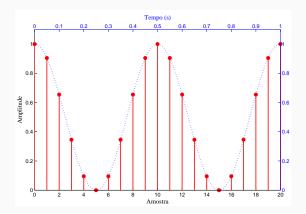
Exemplo do processo de amostragem:

- Sinal contínuo $x(t) = \cos^2(2\pi t)$
- Sinal discreto (amostrado) $x(n) = \cos^2(2\pi nT_s)$
- Período de amostragem $T_s = 0.10 \, \mathrm{s} \, (f_s = 10 \, \mathrm{Hz})$



Exemplo do processo de amostragem:

- Sinal contínuo $x(t) = \cos^2(2\pi t)$
- Sinal discreto (amostrado) $x(n) = \cos^2(2\pi nT_s)$
- Período de amostragem $T_s = 0.05 \, \mathrm{s} \, (f_s = 20 \, \mathrm{Hz})$



Objetivos

- Revisar as formas de classificação de sinais, modelos úteis de sinais e operações envolvendo sinais.
- Discutir sobre a periodicidade de uma senoide de tempo discreto.
- Revisitar a classificação de sistemas a partir da relação de entrada e saída bem como da resposta ao impulso.
- Adaptar a operação de convolução para sinais e sistemas de tempo discreto.
- Relembrar aspectos relacionados a interconexão de sistemas.

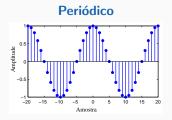
Adequar o ferramental desenvolvido até aqui para lidar com sinais e sistemas de tempo contínuo para o caso de tempo discreto.

Sinais periódicos ou aperiódicos:

ullet Um sinal é dito periódico (com período fundamental N_0) se

$$x(n) = x(n+N_0), \quad \forall n \text{ e } N_0 \in \mathbb{Z}^+$$

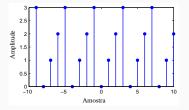
• Um sinal é dito aperiódico quando não existe um valor de $N_0 \in \mathbb{Z}^+$ que satisfaça a definição.

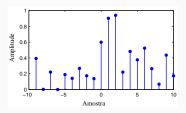




Exemplo: Determine se os seguintes sinais são periódicos ou aperiódicos, especificando o período fundamental N_0 :

- i) Periódico $[x(n) = x(n+N_0), \forall n \text{ e } N_0 \in \mathbb{Z}]$
- ii) Aperiódico $[x(n) \neq x(n+N_0), \forall n \text{ e } N_0 \in \mathbb{Z}]$

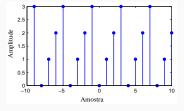




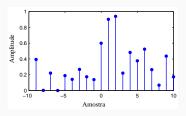
O caso de exponenciais complexas será discutido à frente.

Exemplo: Determine se os seguintes sinais são periódicos ou aperiódicos, especificando o período fundamental N_0 :

- i) Periódico $[x(n) = x(n + N_0), \forall n \text{ e } N_0 \in \mathbb{Z}]$
- ii) Aperiódico $[x(n) \neq x(n+N_0), \forall n \text{ e } N_0 \in \mathbb{Z}]$



Resposta: Periódico $(N_0 = 4)$.



Resposta: Aperiódico.

O caso de exponenciais complexas será discutido à frente.

Sinais causais, não causais e anti-causais:

• Um sinal é dito causal se

$$x(n) = 0, \quad n < 0$$

• Um sinal é dito não causal se

$$x(n) \neq 0, \quad n < 0 \quad \mathrm{e} \quad n \geq 0$$

• Um sinal é dito anti-causal se

$$x(n) \neq 0, \quad n < 0 \quad \text{e} \quad x(n) = 0, \quad n \ge 0$$

Exemplo: Classifique os seguintes sinais como:

- i) Causal [x(n) = 0, n < 0]
- ii) Não causal $[x(n) \neq 0, n < 0 \text{ e } n \geq 0]$
- iii) Anti-causal $[x(n) \neq 0, \quad n < 0 \quad \text{e} \quad x(n) = 0, \quad n \geq 0]$
- (a) x(n) = u(n)

(b)
$$x(n) = u(-n-5)$$

(c)
$$x(n) = e^{-|n|}$$

(d)
$$x(n) = e^n u(n+1)$$

(e)
$$x(n) = u(n-10) - u(n-15)$$

Exemplo: Classifique os seguintes sinais como:

- i) Causal [x(n) = 0, n < 0]
- ii) Não causal $[x(n) \neq 0, n < 0 \text{ e } n \geq 0]$
- iii) Anti-causal $[x(n) \neq 0, \quad n < 0 \quad \text{e} \quad x(n) = 0, \quad n \geq 0]$
- (a) x(n) = u(n)

Resposta: Causal

- (b) x(n) = u(-n-5)
 - Resposta: Anti-causal
- (c) $x(n) = e^{-|n|}$ Resposta: Não causal
- (d) $x(n) = e^n u(n+1)$
 - Resposta: Não causal
- (e) x(n) = u(n 10) u(n 15)**Resposta:** Causal

Sinais pares e ímpares:

• Um sinal é dito par se

$$x(n) = x(-n)$$

• Um sinal é dito ímpar se

$$x(n) = -x(-n)$$





Componentes par e ímpar de um sinal:

Qualquer sinal pode ser decomposto em parte par e ímpar, i.e.,

$$x(n) = x_{\text{par}}(n) + x_{\text{impar}}(n)$$

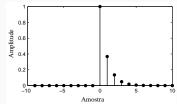
onde

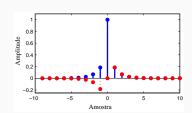
$$x_{\mathrm{par}}(n) = \frac{x(n) + x(-n)}{2}$$

е

$$x_{\text{impar}}(n) = \frac{x(n) - x(-n)}{2}$$

Exemplo: $x(n) = e^{-n}u(n)$





Sinais de energia e de potência:

Um sinal é dito de energia se

$$E_x = \sum_{n = -\infty}^{\infty} |x(n)|^2 < \infty$$

Exemplos: Sinais determinísticos e/ou aperiódicos.

• Um sinal é dito de potência se

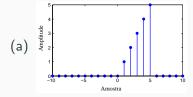
$$P_x = \lim_{N \to \infty} \frac{1}{N} \sum_{n = \langle N \rangle} |x(n)|^2 < \infty$$

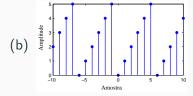
Exemplos: Sinais aleatórios e/ou periódicos.

Para sinais periódicos, P_x é calculada apenas em um período.

Exemplo: Verifique se os seguintes sinais são de

- i) Energia $[E_x < \infty]$
- ii) Potência $[P_x < \infty]$





Exemplo: Verifique se os seguintes sinais são de

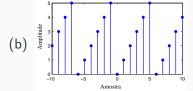
i) Energia $[E_x < \infty]$

$$[E_x < \infty]$$

ii) Potência
$$[P_x < \infty]$$

Amostra

Resposta: $E_x = 55$

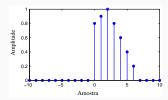


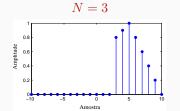
Resposta: $P_x = 55/6$

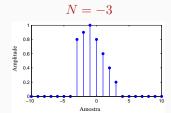
Deslocamento no tempo: Para tal, faz-se

$$y(n) = x(n - N)$$

Exemplo:

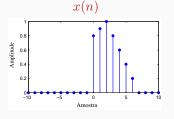


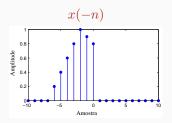




Reversão no tempo: Tal operação é realizada sobre a variável independente fazendo

$$y(n) = x(-n)$$





Na reversão temporal, o eixo y (vertical) é fixo.

Reversão no tempo com deslocamento: Essa operação é dada por

$$y(n) = x(k-n)$$

Para determinar x(k-n), considera-se

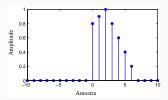
- $1^{\underline{a}}$ forma (k > 0):
 - i) Desloca-se x(n) para a esquerda por k unidades (avanço), obtendo z(n) = x(n+k).
 - ii) Faz-se a reversão no tempo, produzindo z(-n)=x(-n+k)
- $2^{\underline{a}}$ forma (k > 0):
 - i) Faz-se a reversão no tempo, obtendo z(n) = x(-n).
 - ii) Desloca-se z(n) para direita k unidades (atraso), produzindo z(n-k)=x(-n+k).

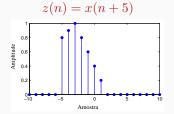
Operação muito utilizada no cálculo da convolução discreta.

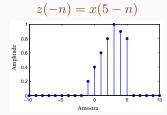
Exemplo: Reversão no tempo com deslocamento

$$y(n) = x(5-n)$$

1^a forma:



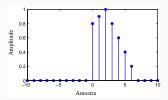


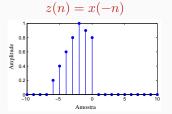


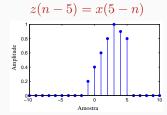
Exemplo: Reversão no tempo com deslocamento

$$y(n) = x(5-n)$$

2ª forma:







Alteração da taxa de amostragem:

$$y(n) = x(Kn), \quad K \in \mathbb{Z}$$

• Decimação (K > 1):

$$y(n) = x(Kn) \quad \longrightarrow \quad x(0), \; x(K), \; x(2K), \; x(3K), \ldots$$

A decimação equivale a reduzir a taxa de amostragem.

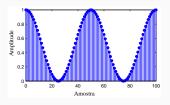
• Interpolação (K < 1):

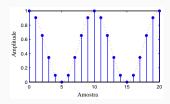
$$y(n) = x(Kn) \longrightarrow \begin{cases} x(n/L), & n = 0, \pm L, \pm 2L, \dots \\ 0, & \text{caso contrário.} \end{cases}$$

A interpolação equivale a aumentar a taxa de amostragem.

Exemplo: Decimação de um sinal

$$y(n) = x(5n)$$



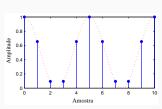


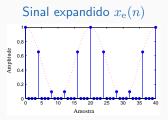
Observações:

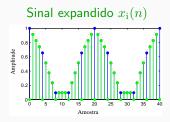
- A decimação do sinal equivale a aumentar o período de amostragem, i.e., $T_{\rm s}=0,01~{\rm s}\longrightarrow T_{\rm s}'=5T_{\rm s}=0,05~{\rm s}.$
- ullet Note que aumentando $T_{
 m s}$, o número total de amostras produzidas em um dado intervalo reduz pelo mesmo fator.

Exemplo: Interpolação de um sinal

$$y(n) = x(n/4)$$

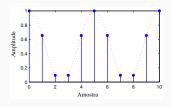


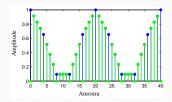




Exemplo: Interpolação de um sinal

$$y(n) = x(n/4)$$



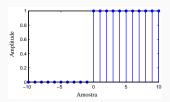


Observações:

- A interpolação do sinal equivale a reduzir o período de amostragem, i.e., $T_{\rm s}=0,1\,{\rm s}\longrightarrow T_{\rm s}'=T_{\rm s}/L=0,025\,{\rm s}$
- ullet Note que reduzindo $T_{
 m s}$, o número total de amostras produzidas em um dado intervalo aumenta pelo mesmo fator.
- Observe o erro de estimação devido à interpolação.

1) Degrau unitário

$$u(n) = \begin{cases} 1, & n \ge 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases}$$

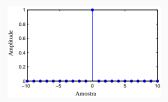


Observações:

- Útil quando deseja-se que um sinal comece em n=0 (causal).
- O que ocorre quando x(n) = u(-n)?

2) Função impulso

$$\delta(n) = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & n \neq 0 \end{cases}$$

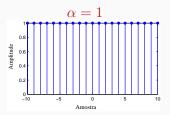


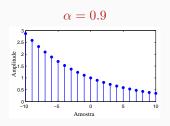
Observações:

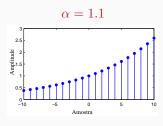
- ullet Função delta de Dirac $\delta(t)$
- ullet Função delta de Kronecker $\delta(n)$

3) Exponencial discreta

$$x(n) = \alpha^n, \quad \alpha \in \mathbb{R}$$







Exemplo: Esboce
$$x(n) = \alpha^n u(n)$$
 para $\alpha = e^{a+jb}$

(a)
$$a < 0 \ e \ b \neq 0$$

(b)
$$a > 0$$
 e $b \neq 0$

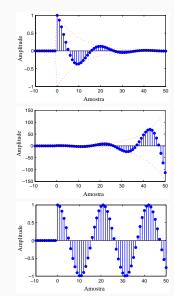
(c)
$$a = 0 \ e \ b \neq 0$$

Exemplo: Esboce $x(n) = \alpha^n u(n)$ para $\alpha = e^{a+jb}$

(a)
$$a < 0$$
 e $b \neq 0$ \Longrightarrow

(b)
$$a > 0$$
 e $b \neq 0$ \Longrightarrow

(c)
$$a = 0$$
 e $b \neq 0$ \Longrightarrow



Modelos úteis de sinais

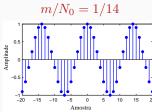
4) Senóide discreta

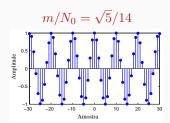
$$x(n) = C\cos(\omega_0 n + \theta), \quad \omega_0 \in \mathbb{R}$$

onde

- ullet Amplitude C
- Frequência discreta ω_0 (rad/amostra)
- $\omega_0/2\pi = m/N_0$ (ciclos/amostra) \leftarrow com m e $N_0 \in \mathbb{Z}$
- Fase inicial θ (rad)

Exemplo:
$$x(n) = \cos[2\pi(m/N_0)n]$$





Modelos úteis de sinais

Demonstração #1: Para verificar a periodicidade de senóides discretas, considere inicialmente que

$$x(n) = e^{+j\omega_0 n}$$

Então, assumindo que x(n) é periódico (com período N_0), tem-se

$$x(n) = x(n \pm N_0)$$

$$= e^{+j\omega_0(n\pm N_0)}$$

$$= e^{+j\omega_0n}e^{\pm j\frac{2\pi m}{N_0}N_0}$$

$$= e^{+j\omega_0n}\underbrace{e^{\pm j2\pi m}}_{=1 \forall m \in \mathbb{Z}}$$

$$= e^{+j\omega_0n}$$

Portanto, é possível concluir que x(n) é periódico se m e $N_0 \in \mathbb{Z}$.

(Apresentar exemplos no MATLAB!)

Modelos úteis de sinais

Demonstração #2: Para verificar a não unicidade de senoides discretas, considere inicialmente que

$$x(n) = e^{+j\omega_0 n}$$

Em seguida, fazendo $\omega_0 = \omega_0 \pm 2\pi m$, verifica-se que

$$e^{+j\omega_0 n} = e^{+j(\omega_0 \pm 2\pi m)n}$$

$$= e^{+j\omega_0 n} \underbrace{\pm j2\pi mn}_{=1 \forall \{m,n\} \in \mathbb{Z}}$$

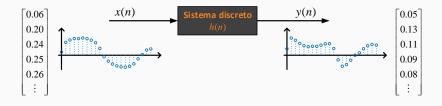
$$= e^{+j\omega_0 n}$$

Portanto, em contraste com senoides de tempo contínuo, uma senoide discreta com frequência ω_0 é idêntica a outras com frequência $\omega_0 \pm 2\pi m$ com $m \in \mathbb{Z}$.

(Discutir sobre as implicações na TZ e na TFTD!)



Sistemas



Observações:

- Entrada x(n) e saída y(n) são sinais de tempo discreto.
- A resposta ao impulso h(n) é de tempo discreto.
- Realiza operações sobre a entrada para produzir a saída desejada.
- Os sistemas podem ser
 - Recursivos
 - Não-recursivos
- Sistemas de tempo discreto ou sistemas discretos!

Assim como no caso de sistemas de tempo contínuo, sistemas de tempo discreto podem ser classificados como

- 1) Linear ou não linear
- 2) Variante ou invariante no tempo
- 3) Causal ou não causal
- 4) Estável ou instável
- 5) Com ou sem memória
- 6) Inversível ou não inversível

Tais classificações baseiam-se no comportamento observado na entrada x(n) e na saída y(n) do sistema, i.e., na relação entrada x(n) e saída y(n) do sistema.

1) Linearidade: Um sistema é dito linear quando ele respeita o princípio da superposição, i.e., satisfaz as propriedades da aditividade e homogeneidade.

Para exemplificar, considere que



Então, se o sistema é linear, tem-se

$$Ax_1(n) + Bx_2(n)$$
Sistema discreto
$$h(n)$$

$$Ay_1(n) + By_2(n)$$

2) Invariância no tempo: Um sistema é considerado invariante no tempo quando um deslocamento sobre x(n) resulta em um deslocamento (igual) em y(n).

Para exemplificar, considere que



Então, se o sistema é invariante no tempo, tem-se

$$x(n-n_0)$$
 Sistema discreto
$$y(n-n_0)$$

$$h(n)$$

Em contraste, sistemas variantes no tempo não obedecem a relação discutida.

3) Causalidade: Um sistema é dito ser causal quando sua saída y(n), em um dado instante n_0 , depende apenas de amostras do sinal de entrada no instante n_0 e/ou em instantes passados.

Para exemplificar, considere que



Então, verifica-se que

- o sistema **é causal (não antecipativo)** quando y(n) depende apenas de x(n), x(n-1), x(n-2), ... \leftarrow (instantes passados) ou
- o sistema é não causal (antecipativo) quando y(n) depende apenas de x(n+1), x(n+2), ... \leftarrow (instantes futuros)

4) Estabilidade: Um sistema é estável se, para uma entrada limitada, a saída do sistema também é limitada (finita).

Para exemplificar, considere que



Então, fazendo $x(n) = B \operatorname{com} |B| < \infty$, tem-se

$$\lim_{n \to \infty} |y(n)| \to |K| \, |B| < \infty$$

Logo, o sistema é estável do ponto de vista entrada-saída (BIBO estável). Em contraste, quando $\lim_{n \to \infty} |y(n)| \to \infty$, o sistema é dito instável.

5) Memória: Um sistema é dito sem memória se sua saída y(n), para qualquer instante de tempo $n=n_0$, depende apenas de entradas no mesmo instante n_0 .

Para exemplificar, considere que



Então, fazendo $n=n_0$, um sistema é

- sem memória se $y(n_0) = F[K, x(n_0)]$; e
- com memória se $y(n_0) = F[x(n), y(n)] \text{ com } n \neq n_0.$

Em sistemas sem memória, y(n) depende apenas de K e/ou x(n).

6) Invertibilidade: Um sistema é dito inversível quando existe um sistema inverso que pode ser colocado em cascata a fim de se obter um sistema identidade.

Para exemplificar, considere que



Então, se



o sistema é inversível. Em contraste, se x(n) não pode ser obtido a partir de y(n), tem-se que o sistema é não inversível.

Exemplo: Classifique os sistemas descritos pelas seguintes relações de entrada x(n) e saída y(n).

(a)
$$y(n) = 0.5[x(n-1) + x(-n+1)]$$

(b)
$$y(n) = 0,5x(n)$$

Exemplo: Classifique os sistemas descritos pelas seguintes relações de entrada x(n) e saída y(n).

- (a) y(n) = 0.5[x(n-1) + x(-n+1)]
 - i) Linear
 - ii) Variante no tempo
 - iii) Não causal
 - iv) Estável
 - v) Com memória
 - vi) Inversível (???)
- (b) y(n) = 0.5x(n)
 - i) Linear
 - ii) Invariante no tempo
 - iii) Causal
 - iv) Estável
 - v) Sem memória
 - vi) Inversível

Como descrever <u>matematicamente</u> a relação de entrada x(n) e saída y(n) de um sistema discreto?

$$x(n)$$
 Sistema discreto $y(n)$ $h(n)$

• Equação linear de diferenças

$$a_N y(n+N) + \dots + a_0 y(n) = b_N x(n+N) + \dots + b_0 x(n)$$

• Resposta ao impulso h(n)

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$

• Função de transferência H(z)

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)}$$

Estabelecer paralelo com sistemas contínuos.

Forma geral de uma equação linear de diferenças:

$$\sum_{k=0}^{N} a_k y(n-k) = \sum_{k=0}^{M} b_k x(n-k)$$

Então, manipulando a expressão acima, tem-se

$$a_N y(n+N) + a_{N-1} y(n+N-1) + \dots + a_1 y(n+1) + a_0 y(n) =$$

 $b_M x(n+M) + b_{M-1} x(n+M-1) + \dots + b_1 x(n+1) + b_0 x(n)$

Logo,

$$y(n) = \frac{1}{a_0} \left[\sum_{k=0}^{M} b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^{N} a_k y(n-k) \right]$$

É importante enfatizar que equações de diferenças possibilitam descrever sistemas discretos lineares!

Forma geral de uma equação linear de diferenças:

$$y(n) = \frac{1}{a_0} \left[\sum_{k=0}^{M} b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^{N} a_k y(n-k) \right]$$

Observações:

- A saída y(n) é obtida como uma combinação linear de
 - entradas em diferentes instantes de tempo x(n), x(n-1),... e
 - ullet saídas em diferentes instantes de tempo y(n-1), y(n-2),....
- A ordem da equação de diferenças é dada por max(N, M).
- Essas equações de diferenças são facilmente implementáveis como algoritmos computacionais.
- Tais algoritmos podem ser executados em computadores, microcontroladores e/ou DSPs.

Exemplo: Calcule y(n) para

$$y(n) - 0,5y(n - 1) = x(n)$$

com
$$y(-1) = 0$$
 e $x(n) = u(n)$.

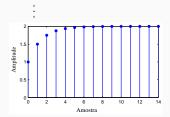
Exemplo: Calcule y(n) para

$$y(n) - 0,5y(n - 1) = x(n)$$

com y(-1) = 0 e x(n) = u(n).

Resposta: Visto que y(n) = x(n) + 0.5y(n-1), tem-se

$$n = 0$$
 \Rightarrow $y(0) = x(0) + 0.5y(-1) = 1$
 $n = 1$ \Rightarrow $y(1) = x(1) + 0.5y(0) = 1, 5$
 $n = 2$ \Rightarrow $y(2) = x(2) + 0.5y(1) = 1, 75$





Como já discutido, a **resposta de sistemas lineares** pode ser expressa como

$$y(n) = y_{\rm zs}(n) + y_{\rm zi}(n)$$

onde

$$y_{\mathrm{zi}}(n) \longrightarrow \mathsf{Resposta}$$
 à entrada zero

$$y_{\rm zs}(n) \longrightarrow {\sf Resposta}$$
 ao estado zero

i) Resposta à entrada zero:



Exemplo:
$$y(n) = x(n) + a_1 y(n-1)$$

i) Resposta à entrada zero:

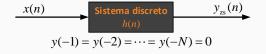


Exemplo:
$$y(n) = x(n) + a_1 y(n-1)$$

 $n = 0 \implies y_{zi}(0) = a_1 y_{zi}(-1)$
 $n = 1 \implies y_{zi}(1) = a_1 y_{zi}(0) = a_1^2 y_{zi}(-1)$
 $n = 2 \implies y_{zi}(2) = a_1 y_{zi}(1) = a_1^3 y_{zi}(-1)$
:

Note que a resposta do sistema a entrada zero depende apenas de condições internas (condições iniciais).

ii) Resposta ao estado zero:



Exemplo:
$$y(n) = x(n) + a_1 y(n-1)$$

ii) Resposta ao estado zero:

Sistema discreto
$$y_{zs}(n)$$

$$y(-1) = y(-2) = \cdots = y(-N) = 0$$

Exemplo:
$$y(n) = x(n) + a_1 y(n-1)$$

 $n = 0 \implies y_{zs}(0) = x(0) + a_1 y_{zs}(-1) = x(0)$
 $n = 1 \implies y_{zs}(1) = x(1) + a_1 y_{zs}(0) = x(1) + a_1 x(0)$
 $n = 2 \implies y_{zs}(2) = x(2) + a_1 y_{zs}(1) = x(2) + a_1 x(1) + a_1^2 x(0)$
:

Note que a resposta do sistema a entrada externa depende apenas de x(n), isto é, $y(-1) = y(-2) = \cdots = 0$.

iii) Resposta completa:

$$y(n) = y_{\mathrm{zi}}(n) + y_{\mathrm{zs}}(n)$$

Então, substituindo $y_{zi}(n)$ e $y_{zs}(n)$, obtém-se

$$n = 0 \implies y(0) = y_{zi}(0) + y_{zs}(0)$$

$$= a_1 y_{zi}(-1) + x(0)$$

$$n = 1 \implies y(1) = y_{zi}(1) + y_{zs}(1)$$

$$= a_1^2 y_{zi}(-1) + x(1) + a_1 x(0)$$

$$n = 2 \implies y(2) = y_{zi}(2) + y_{zs}(2)$$

$$= a_1^3 y_{zi}(-1) + x(2) + a_1 x(1) + a_1^2 x(0)$$

$$\vdots$$

Embora a solução iterativa seja útil em certas situações, é interessante obter uma solução analítica para y(n) dado x(n).

$$x(n) = \delta(n)$$
 Sistema discreto $h(n)$

A resposta ao impulso h(n) é obtida aplicando um impulso $\delta(n)$ a entrada do sistema e considerando condições iniciais nulas [i.e., $h(-1) = \cdots = h(-N) = 0$].

$$x(n) = \delta(n) \implies h(n) = \frac{b_0}{a_0}\delta(n) + h_c(n)u(n)$$

- Se o sistema é causal, então h(n) = 0 para n < 0!
- Para n = 0, h(n) pode ter um valor não nulo.
- Para n > 0, a resposta do sistema é constituída apenas pelos modos característicos.

Exemplo: Considerando o método iterativo, obtenha h(n) para

$$y(n) = x(n) + a_1 y(n-1)$$

Exemplo: Considerando o método iterativo, obtenha h(n) para

$$y(n) = x(n) + a_1 y(n-1)$$

Resposta: Para $x(n) = \delta(n)$, tem-se

$$h(n) = \delta(n) + a_1 h(n-1)$$

Logo, lembrando que $h(-1) = \cdots = h(-N) = 0$,

$$n = 0 \implies h(0) = \delta(0) + a_1 h(-1) \implies h(0) = 1$$

$$n = 1 \implies h(1) = \delta(1) + a_1 h(0) \implies h(1) = a_1$$

$$n = 2 \implies h(2) = \delta(2) + a_1 h(1) \implies h(2) = a_1^2$$
:

Portanto, por inspeção verifica-se que

$$h(n) = a_1^n u(n)$$

Exemplo: Considerando o método iterativo, obtenha h(n) para

$$y(n) - 0.6y(n-1) - 0.16y(n-2) = 5x(n)$$

Exemplo: Considerando o método iterativo, obtenha h(n) para

$$y(n) - 0.6y(n-1) - 0.16y(n-2) = 5x(n)$$

Resposta: Para $x(n) = \delta(n)$, tem-se

$$n = 0 \implies h(0) = 5\delta(0) + 0, 6h(-1) + 0, 16h(-2)$$

$$= 5$$

$$n = 1 \implies h(1) = 5\delta(1) + 0, 6h(0) + 0, 16h(-1)$$

$$= 3$$

$$n = 2 \implies h(2) = 5\delta(2) + 0, 6h(1) + 0, 16h(0)$$

$$= 2, 6$$

Contudo, o método iterativo nem sempre resulta em uma solução fechada para h(n).

Como obter uma solução fechada para h(n)?

Primeiramente, a expressão que descreve a relação de entrada x(n) e saída y(n) é reescrita utilizando o operador de avanço E como

$$y(n+2) - 0.6y(n+1) - 0.16y(n) = 5x(n+2)$$
$$(E^2 - 0.6E - 0.16)y(n) = 5E^2x(n)$$

Logo, o polinômio característico pode ser escrito como

$$E^{2} - 0.6E - 0.16 = (E + 0.2)(E - 0.8)$$

Então,

$$h(n) = [c_1(-0,2)^n + c_2(0,8)^n]u(n)$$

restando apenas determinar c_1 e c_2 em h(n).

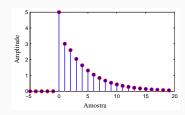
Para determinar c_1 e c_2 , faz-se

$$\begin{cases} n=0 & \Longrightarrow & h(0) = 5 \\ n=1 & \Longrightarrow & h(1) = 3 \end{cases} \implies \begin{cases} c_1+c_2 = 5 \\ c_1(-0,2)+c_2(0,8) = 3 \end{cases}$$

Portanto,

$$h(n) = [(-0,2)^n + 4(0,8)^n]u(n)$$

Graficamente:





Como determinar y(n) para uma entrada arbitrária?

Primeiramente, considere que

$$x(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)\delta(n-k)$$

Então, devido a linearidade e invariância no tempo de h(n), tem-se

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) \delta(n-k) \implies \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) h(n-k)$$

Logo, o somatório de convolução é obtido como

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$

1) Para um sistema LIT,



2) Então, devido a invariância no tempo, tem-se



3) Agora, devido a linearidade,



4) Novamente, devido a linearidade, obtém-se

$$x(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)\delta(n-k)$$

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$
Sistema discreto
$$h(n)$$



Portanto, a partir da resposta ao impulso h(n) do sistema, é possível determinar a saída y(n) para uma entrada arbitraria x(n) através de

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$

É importante destacar que o somatório de convolução é usualmente expresso utilizando a notação compacta, i.e.,

$$x(n) * h(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$

Propriedades da convolução:

1) Comutatividade:

$$x_1(n) * x_2(n) = x_2(n) * x_1(n)$$

Distributividade:

$$x_1(n) * [x_2(n) + x_3(n)] = x_1(n) * x_2(n) + x_1(n) * x_3(n)$$

3) Associatividade:

$$x_1(n) * [x_2(n) * x_3(n)] = [x_1(n) * x_2(n)] * x_3(n)$$

Propriedades da convolução:

4) Deslocamento:

$$x_1(n) * x_2(n) = c(n) \implies x_1(n-p) * x_2(n-q) = c(n-p-q)$$

5) Convolução com um impulso:

$$x(n) * \delta(n) = x(n)$$

6) Comprimento:

$$\underbrace{x_1(n)}_{L_1} * \underbrace{x_2(n)}_{L_2} = \underbrace{c(n)}_{L_1 + L_2 - 1}$$

Demonstração: Considere inicialmente que

$$c(n) = x_1(n) * x_2(n)$$

Então, para

$$y(n) = x_1(n-p) * x_2(n-q)$$

é possível verificar que

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x_1(k-p)x_2(n-k-q) \quad \longleftarrow \quad l = k-p$$
$$= \sum_{l=-\infty}^{\infty} x_1(l)x_2(n-l-p-q)$$

Portanto,

$$y(n) = c(n - p - q)$$

Créditos: Oclécio Monaco Torrilhas Junior (2019/1).

Exemplo: Determine y(n) = x(n) * h(n) para

$$x(n) = (0,8)^n u(n)$$
 e $h(n) = (0,3)^n u(n)$

Exemplo: Determine y(n) = x(n) * h(n) para

$$x(n) = (0,8)^n u(n)$$
 e $h(n) = (0,3)^n u(n)$

Resposta: Substituindo x(n) e h(n) no somatório de convolução, obtém-se

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \underbrace{(0,8)^k u(k)}_{\neq 0, k \ge 0} \underbrace{(0,3)^{n-k} u(n-k)}_{\neq 0, n-k \ge 0 \to k \le n}, \quad n \ge 0$$

$$= (0,3)^n \sum_{k=0}^n \left(\frac{0,8}{0,3}\right)^k, \quad n \ge 0$$

$$\Rightarrow y(n) = 2[(0,8)^{n+1} - (0,3)^{n+1}]u(n)$$

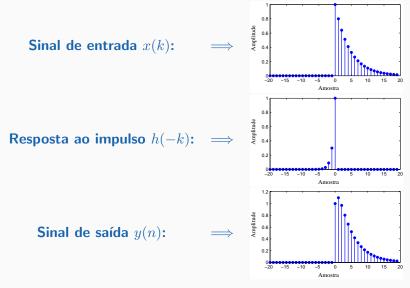
Somatório de convolução:

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$

Procedimento gráfico da convolução:

- 1) Inverta h(k) para produzir h(-k).
- 2) Desloque h(-k) por n unidades para obter h(n-k), lembrando que
 - Para n > 0, o deslocamento é para a direita (atraso).
 - Para n < 0, o deslocamento é para a esquerda (avanço).
- 3) Então, multiplique x(k) por h(n-k) e some todos os produtos para obter y(n), repetindo para cada valor de n na faixa de $-\infty$ a ∞ .

Procedimento gráfico:



Exemplo: Determine y(n) = x(n) * h(n) para

$$x(n) = u(n)$$
 e $h(n) = u(n)$

Exemplo: Determine y(n) = x(n) * h(n) para

$$x(n) = u(n)$$
 e $h(n) = u(n)$

Resposta: Substituindo x(n) e h(n) no somatório de convolução, obtém-se

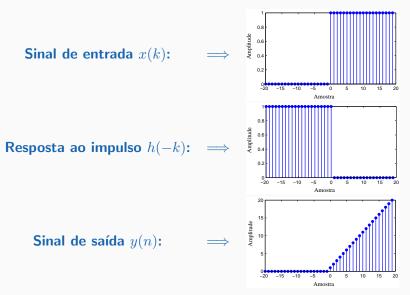
$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \underbrace{u(k)}_{k \ge 0} \underbrace{u(n-k)}_{k \le n}, \quad n \ge 0$$

$$= \sum_{k=0}^{n} 1, \quad n \ge 0$$

$$\Rightarrow y(n) = (n+1)u(n)$$

Procedimento gráfico:



1) Causalidade: Dado que

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)h(n-k)$$
$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k)$$

um sistema é dito causal se

$$y(n) = 0, \quad n < 0$$

Então, considerando

$$x(n) = 0, \quad n < 0$$

verifica-se que

$$h(n) = 0, \quad n < 0$$

2) Estabilidade (BIBO): Dado que

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k)$$

é possível inferir que

$$|y(n)| = \left| \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k) \right|$$

$$\leq \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h(k)||x(n-k)|$$

Então, assumindo que $|x(n-k)| < \infty$, verifica-se que o sistema é BIBO estável se

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h(k)| < \infty$$

3) Memória: Partindo de

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k)$$

e assumindo que

$$h(n) = K\delta(n)$$

é possível verificar que o sistema é sem memória

$$y(n) = Kx(n) \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(k)$$
$$= Kx(n).$$

Caso a resposta ao impulso tenha um formato diferente, é possível demonstrar que o sistema tem memória.

Exemplo: A partir de h(n), determine se o sistema é

- i) Causal
- ii) Estável
- iii) Sem memória

(a)
$$h(n) = (0,8)^n u(n)$$

(b)
$$h(n) = 2^n u(-n)$$

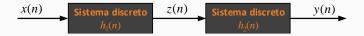
(c)
$$h(n) = nu(n)$$

(d)
$$h(n) = 2^n[u(n) - u(n-1)]$$

Exemplo: A partir de h(n), determine se o sistema é

- i) Causal
- ii) Estável
- iii) Sem memória
- (a) $h(n) = (0,8)^n u(n)$ Resposta: Causal, estável, com memória
- (1) 1 () 200 ()
- (b) $h(n) = 2^n u(-n)$ Resposta: Anti-causal, estável, com memória
- (c) h(n) = nu(n)Resposta: Causal, instável, com memória
- (d) $h(n) = 2^n[u(n) u(n-1)]$
 - Resposta: Causal, estável, sem memória

Interconexão de sistemas em cascata/série:



Assim,

$$z(n) = x(n) * h_1(n) \iff y(n) = z(n) * h_2(n)$$

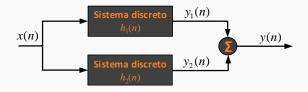
Portanto, pela propriedade associativa, tem-se

$$y(n) = x(n) * [h_1(n) * h_2(n)]$$

ou ainda

$$h(n) = h_1(n) * h_2(n)$$

Interconexão de sistemas em paralelo:



Assim,

$$y_1(n) = x(n) * h_1(n) \iff y_2(n) = x(n) * h_2(n)$$

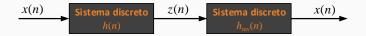
Portanto, pela propriedade distributiva, tem-se

$$y(n) = y_1(n) + y_2(n) = x(n) * [h_1(n) + h_2(n)]$$

ou ainda

$$h(n) = h_1(n) + h_2(n)$$

Interconexão com sistema inverso:



Assim,

$$z(n) = x(n) * h(n) \iff y(n) = z(n) * h_{inv}(n)$$

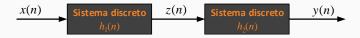
Portanto, pela propriedade associativa, tem-se

$$y(n) = z(n) * h_{inv}(n) = x(n) * [h(n) * h_{inv}(n)]$$

ou ainda

$$h(n) * h_{inv}(n) = \delta(n)$$

Exemplo: Considerando que



determine a resposta do sistema completo dado que

$$z(n) = \sum_{k=-\infty}^{n} x(k)$$
 e $y(n) = z(n) - z(n-1)$

Exemplo: Considerando que

Sistema discreto
$$b_1(n)$$
 Sistema discreto $b_2(n)$ Sistema discreto $b_2(n)$

determine a resposta do sistema completo dado que

$$z(n) = \sum_{k=-\infty}^{n} x(k)$$
 e $y(n) = z(n) - z(n-1)$

Resposta: Primeiramente, determina-se $h_1(n)$ e $h_2(n)$, i.e.,

$$z(n) = \sum_{k=-\infty}^{n} x(k) \implies h_1(n) = u(n)$$

е

$$y(n) = x(n) - x(n-1)$$
 \Longrightarrow $h_2(n) = \delta(n) - \delta(n-1)$

Logo, visto que

$$y(n) = z(n) * h_2(n)$$

= $[x(n) * h_1(n)] * h_2(n)$
= $x(n) * [h_1(n) * h_2(n)]$

tem-se

$$h(n) = h_1(n) * h_2(n)$$

$$= u(n) * [\delta(n) - \delta(n-1)]$$

$$= u(n) - u(n-1) \Rightarrow h(n) = \delta(n)$$

Consequentemente,

$$y(n) = x(n) * h(n) \Rightarrow y(n) = x(n)$$

Portanto, o sistema inverso de $h_1(n)$ ("integrador") é $h_2(n)$ ("diferenciador") e vice-versa.

Resumo e discussão

Resumo e discussão

- Classificação de sinais: Energia, potência, periódico, causal...
- Modelos úteis de sinais: Impulso, degrau unitário, exponencial discreta...
- Operações elementares: Atraso, reversão, alteração de taxa de amostragem...
- Uma senoide discreta é periódica caso m/N_0 seja racional, i.e., m e $N_0 \in \mathbb{Z}$.
- Classificação de sistemas: Linear, invariante no tempo, causal, estável e sem memória
- Resposta ao impulso: Causalidade, estabilidade, memória
- Convolução discreta
- Interconexão de sistemas: Cascata/série e paralelo

Para a próxima aula

Para revisar e fixar os conceitos apresentados até então, recomenda-se a seguinte leitura:

B.P. Lathi, Sinais e Sistemas Lineares, $2^{\underline{a}}$ ed., Porto Alegre, RS: Bookman, $2008 \longrightarrow (pp. 287)$

Para a próxima aula, favor realizar a leitura do seguinte material:

B.P. Lathi, Sinais e Sistemas Lineares, $2^{\underline{a}}$ ed., Porto Alegre, RS: Bookman, $2008 \longrightarrow (Capítulo 5)$

Até a próxima aula... =)