

DCA 0118 – Processamento Digital de Sinais

Tópico 1: Sinais e sistemas discretos

Tiago Barros ¹

¹tbarros@dca.ufrn.br

Departamento de Engenharia de Computação e Automação (DCA)
Centro de Tecnologia (CT)
Universidade Federal do Rio Grande do Norte (UFRN)

2022.1

Tópico 1 – Programa

Conteúdo

- ① Sinais de tempo discreto;
- ② Sistemas de tempo discreto;
 - 2.1 Sistemas sem memória;
 - 2.2 Sistemas lineares;
 - 2.3 Sistemas invariantes no tempo;
 - 2.4 Sistemas causais;
 - 2.5 Sistemas estáveis;
- ③ Sistemas lineares invariantes no tempo (SLIT);
- ④ Propriedades de SLIT;
- ⑤ Equações a diferenças lineares de coeficientes constantes (EDLCC);

Bibliografia

Livro texto

Oppenheim, A.V. e Schafer, R.W., 2012. Processamento em tempo discreto de sinais. 3ª ed.-São Paulo: Pearson Education do Brasil.

- Capítulo 2:
 - Seções 2.0, 2.1, 2.2, 2.3, 2.4, 2.5.

Material complementar

- Lathi, B. P., Sinais e Sistemas Lineares.
- Oppenheim, A.V. e Willsky, A. S., Sinais e Sistemas.

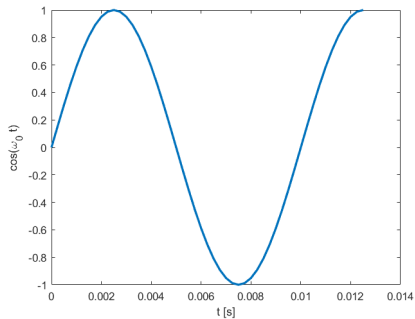
Sinais

Sinais:

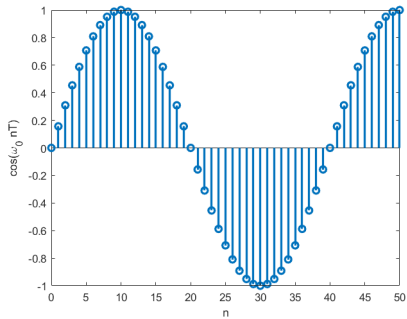
- Transmitem informação;
- Captados por sensores;
- Representados matematicamente:
 - funções de uma ou mais variáveis independentes;
- Variável independente (por exemplo, tempo):
 - contínua;
 - discreta;
- Sinal discreto no tempo:
 - sequências discretas;
- Amplitudes contínuas ou discretas:
 - sinais digitais possuem amplitudes e variáveis livres discretas;

Sinais

Sinal contínuo no tempo:



Sinal discreto no tempo:



Sinais

Sinais discretos \longrightarrow sequências

Sequências discretas

Sequência de números em x , n -ésimo número é representado por $x[n]$:

$$x = \{x[n]\}, \quad -\infty < n < \infty, \quad n \text{ inteiro.}$$

Sinais

Amostragem periódica de sinal analógico $x_a(t)$:

$$x[n] = x_a(nT), \quad -\infty < n < \infty$$

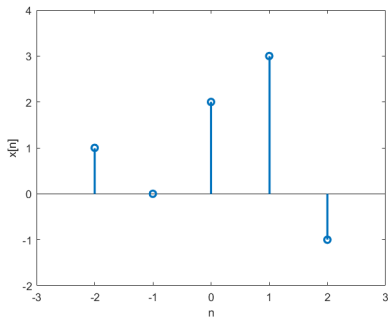
- T é período de amostragem;
- f_s é frequência de amostragem:

$$f_s = \frac{1}{T}.$$

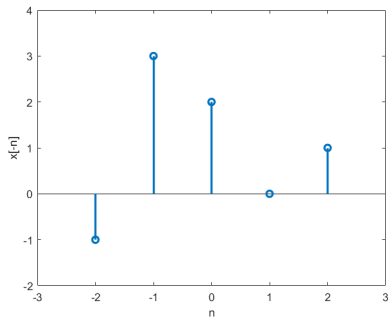
- $x[n]$ é definido apenas para números inteiros (indefinido para valores não inteiros de n).

Operações com sinais: Reflexão em torno do eixo-y (*flipping*)

$$x[n]$$

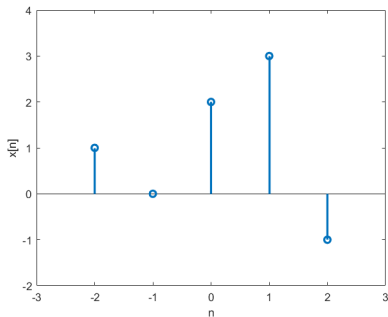


$$x[-n]$$

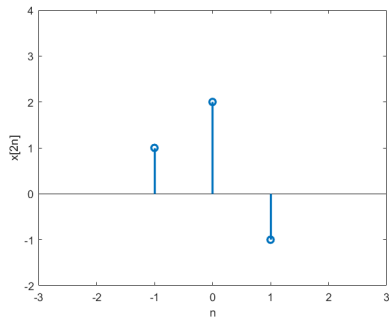


Operações com sinais: Escalonamento (*scaling*)

$x[n]$

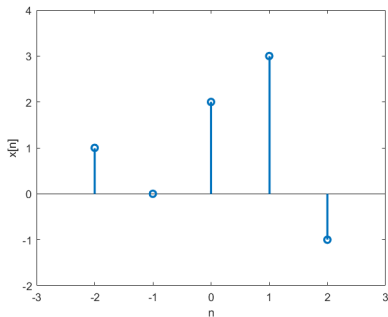


$x[2n]$ (compressão – amostras são perdidas)

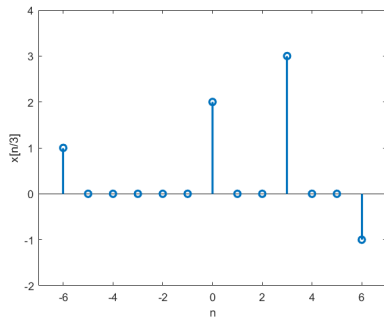


Operações com sinais: Escalonamento (*scaling*)

$x[n]$



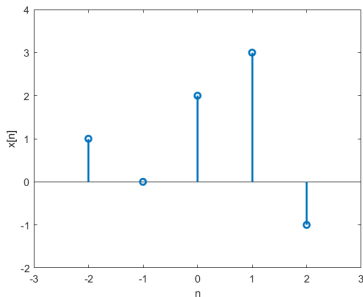
$x[n/3]$ (expansão – sinal é expandido)



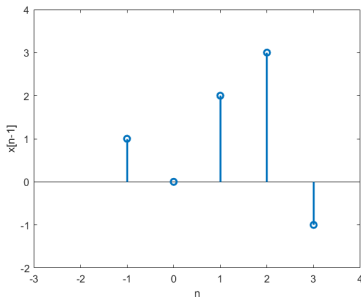
Operações com sinais: Deslocamento (*shifting*)

$x[n - n_0]$ ($n_0 > 0$: atraso – desloca para direita; $n_0 < 0$: avanço – desloca para esquerda)

$x[n]$



$x[n - 1]$



Operações com sinais: exemplo

$$x[-2n + 3]?$$

Desloca, reflete, escala.

$$z[n] = x[n + 3],$$

$$w[n] = z[-n],$$

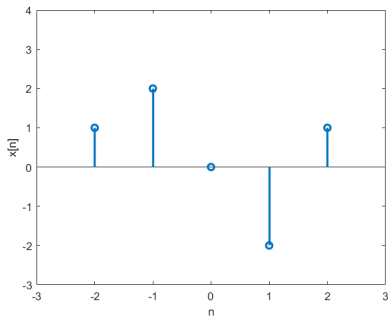
$$y[n] = w[2n].$$

Caminho contrário:

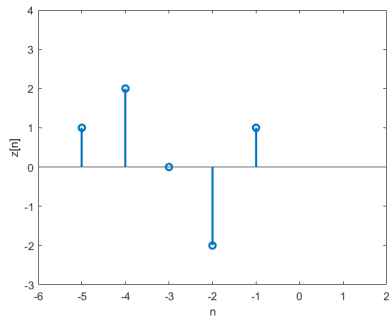
$$\begin{aligned} y[n] &= w[2n] \\ &= z[-2n] \\ &= x[-2n + 3]. \end{aligned}$$

Operações com sinais: exemplo

$$x[n]$$

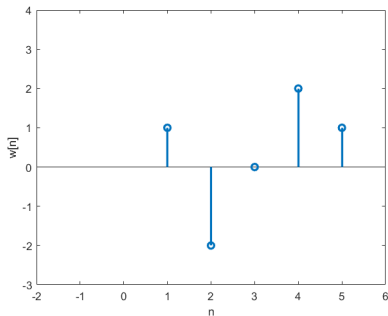


$$z[n] = x[n + 3]$$

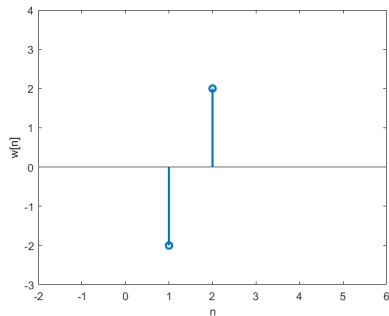


Operações com sinais: exemplo

$$w[n] = z[-n]$$



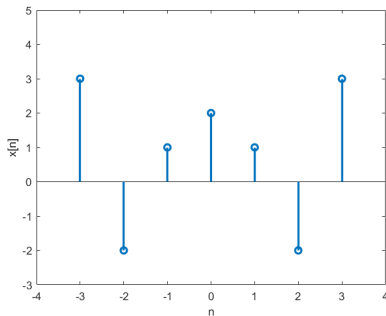
$$y[n] = w[2n] = x[-2n + 3]$$



Propriedade da simetria – sinais pares e ímpares

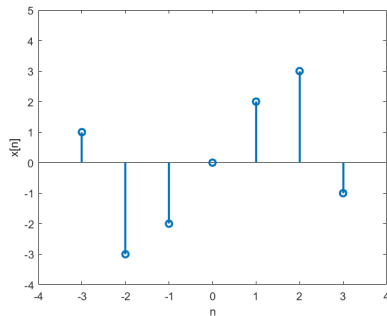
Par:

$$x[n] = x[-n]$$



Ímpar:

$$x[n] = -x[-n] \quad (x[0] = -x[0] = 0)$$



Propriedade da simetria – sinais pares e ímpares

Todo sinal possui uma parte par e uma parte ímpar:

$$x_e[n] = \frac{1}{2} (x[n] + x[-n]);$$

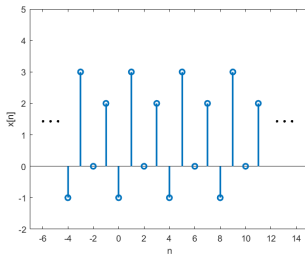
$$x_o[n] = \frac{1}{2} (x[n] - x[-n]);$$

$$x[n] = x_e[n] + x_o[n].$$

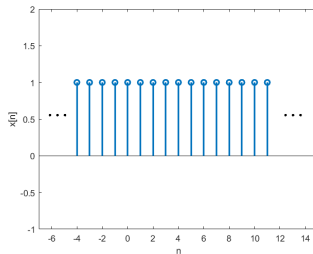
Propriedade da periodicidade

$$x[n] = x[n + N]$$

$$N = 4$$

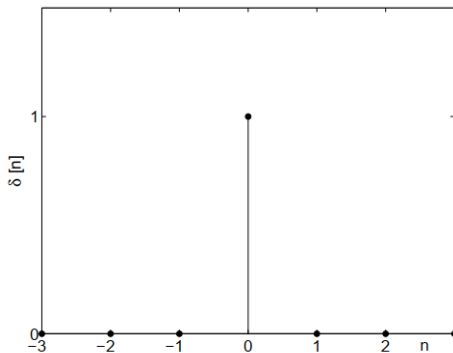


$$N = 1$$



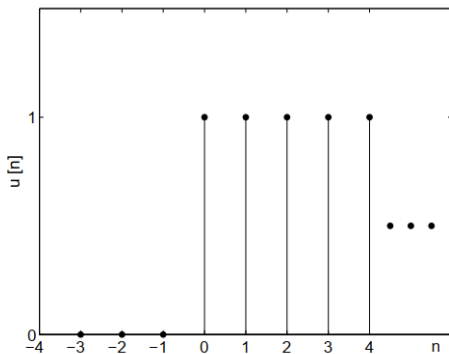
Sinais especiais – Sequência amostra unitária (função delta)

$$\delta[n] = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & n \neq 0. \end{cases}$$



Sinais especiais – Sequência degrau unitária

$$u[n] = \begin{cases} 1, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0. \end{cases}$$



Sinais especiais – Relação entre $u[n]$ e $\delta[n]$

- Tempo contínuo:
 - $u(t)$ e $\delta(t)$ se relacionam por meio de integrais e derivadas;
- Tempo discreto:
 - $u[n]$ e $\delta[n]$ se relacionam por meio de somas e diferenças;

De forma intuitiva:

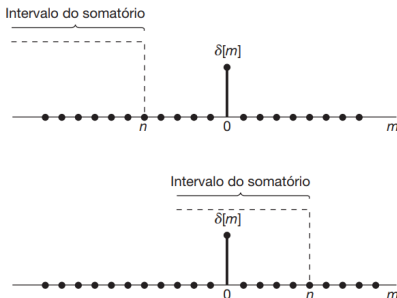
$$\begin{aligned}u[n] &= \delta[n] + \delta[n-1] + \delta[n-2] + \cdots \\&= \sum_{k=0}^{\infty} \delta[n-k]\end{aligned}$$

Sinais especiais – Relação entre $u[n]$ e $\delta[n]$

Pode-se relacionar $u[n]$ e $\delta[n]$ de outra maneira:

$$u[n] = \begin{cases} 1, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0. \end{cases}$$

$$= \sum_{m=-\infty}^n \delta[m].$$



Sinais especiais – Relação entre $u[n]$ e $\delta[n]$

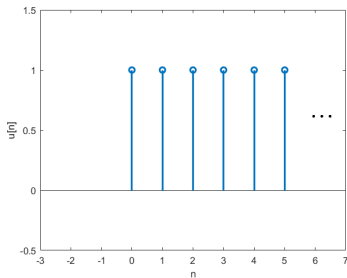
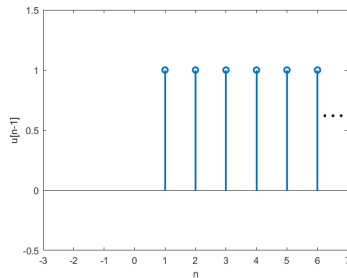
Relembrando, para o caso contínuo (integral):

$$u(t) = \int_{\tau=-\infty}^t \delta(\tau) d\tau.$$

Analogia, para o caso discreto (somatório):

$$u[n] = \sum_{m=-\infty}^n \delta[m].$$

Sinais especiais – Relação entre $u[n]$ e $\delta[n]$

 $u[n]$  $u[n - 1]$ 

$$\delta[n] = u[n] - u[n - 1]$$

Sinais especiais – Relação entre $u[n]$ e $\delta[n]$

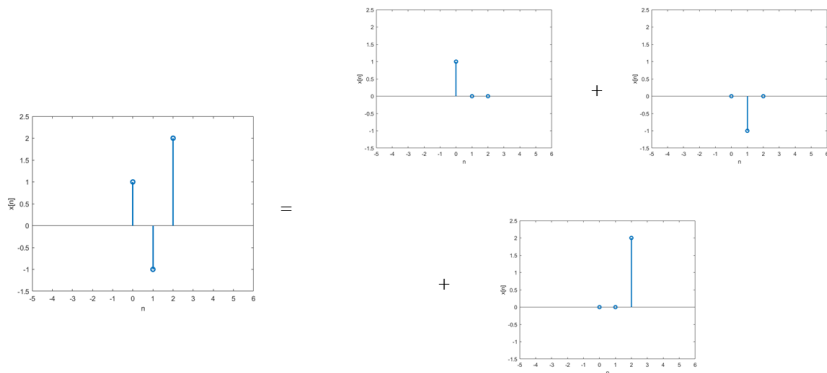
Relembrando, para o caso contínuo (derivada):

$$\delta(t) = \frac{d}{dt}u(t).$$

Analogia, para o caso discreto (equação a diferenças):

$$\delta[n] = u[n] - u[n - 1].$$

Construindo sequências a partir de sequências amostra unitária



Construindo sequências a partir de sequências amostra unitária

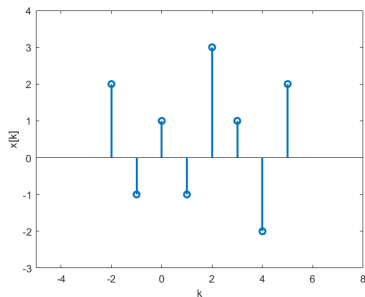
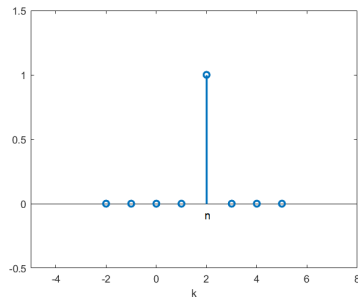
$$x[n] = 1\delta[n] - 1\delta[n-1] + 2\delta[n-2].$$

Generalizando:

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[n-k].$$

Propriedade de amostragem da função $\delta[n]$

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[k-n] = x[n].$$

 $x[k]$  $\delta[k-n]$ 

Revisão de números complexos

Coordenadas cartesianas (ou retangulares):

$$z = x + jy;$$

- $j = \sqrt{-1}$;
- Parte real: $\text{Re}(z) = x$;
- Parte imaginária: $\text{Im}(z) = y$;

Revisão de números complexos

Coordenadas polares:

$$z = re^{\theta};$$

- $r = |z|$: módulo ou magnitude de z ;
- $\theta = \angle z$: fase ou ângulo de z ;

Revisão de números complexos

Relação entre diferentes representações: identidade de Euler:

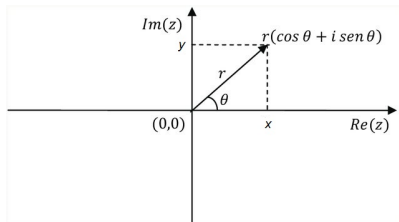
$$e^{j\theta} = \cos\theta + j\sin\theta.$$

De onde obtém-se:

$$\cos\theta = \frac{1}{2} (e^{j\theta} + e^{-j\theta})$$

$$\sin\theta = \frac{1}{2j} (e^{j\theta} - e^{-j\theta})$$

Revisão de números complexos – Representação geométrica



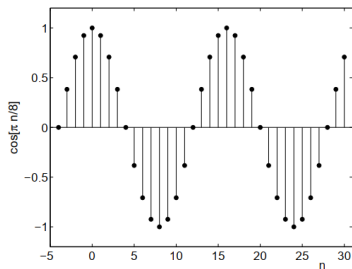
$$z = x + jy = re^{j\theta}$$

$$r = \sqrt{x^2 + y^2}, \quad \theta = \tan^{-1}(y/x);$$
$$x = r\cos\theta, \quad y = r\sin\theta.$$

Sinais especiais – Sequência senoidal

$$x[n] = A \cos(\omega_0 n + \phi), \text{ para todo } n,$$

- A e $\phi \in \mathbb{R}$ representam a amplitude e fase;
- $\omega_0 \in \mathbb{R}$ representa a frequência (digital);



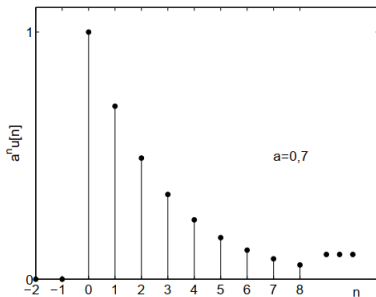
Sequência para $A = 1$; $\omega_0 = \pi/8$ e $\phi = 0$.

Sinais especiais – Sequência exponencial

Sequência exponencial real:

$$x[n] = a^n u[n],$$

para a constante real e $|a| < 1$.



Sinais especiais – Sequência exponencial complexa

Sequência exponencial complexa:

$$\begin{aligned}x[n] &= \beta e^{(\alpha + j\omega_0)n}, \text{ para todo } n, \\ \beta &= Ae^{j\phi}.\end{aligned}$$

- β : amplitude complexa;
 - A : amplitude real;
 - ϕ : fase da exponencial;
- α : fator de amortecimento;
 - $\alpha \neq 0$: fator exponencial de alteração de amplitudes;
 - $\alpha = 0$: sequência exponencial complexa periódica;
- ω_0 : frequência;

Sinais especiais – Sequência exponencial complexa

Pode ser escrita como:

$$\begin{aligned}x[n] &= Ae^{\alpha n} \left[e^{j(\omega_0 n + \phi)} \right] \\&= Ae^{\alpha n} [\cos(\omega_0 n + \phi) + j\sin(\omega_0 n + \phi)].\end{aligned}$$

Sequências senoidais:

$$\begin{aligned}\cos(\omega_0 + \phi) &= \frac{1}{2} \left(e^{j(\omega_0 + \phi)} + e^{-j(\omega_0 + \phi)} \right) \\ \sin(\omega_0 + \phi) &= \frac{1}{2j} \left(e^{j(\omega_0 + \phi)} - e^{-j(\omega_0 + \phi)} \right)\end{aligned}$$

Periodicidade em sinais discretos – Sequência senoidal

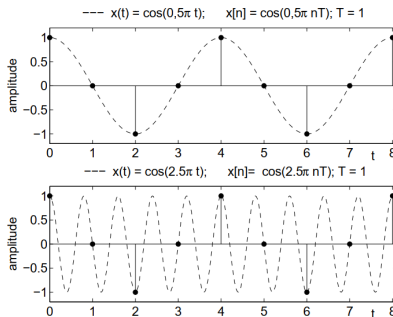
Diferenças entre sequências senoidais e sinais senoidais contínuos no tempo

- ω_0 (frequência digital): tem dimensão de radiano, pois n é adimensional (alguns autores utilizam radiano/amostra);
- Sequências senoidais com frequências ω_0 e $\omega_0 + 2\pi k$ (para k inteiro) são indistinguíveis entre si;

Periodicidade em sinais discretos – Sequência senoidal

Característica de sequência senoidal (discreta):

$$\begin{aligned}x[n] &= A \cos[(\omega_0 + 2\pi k)n + \phi], \quad k \text{ inteiro} \\ &= A \cos(\omega_0 n + \phi).\end{aligned}$$



Periodicidade em sinais discretos – Sequência senoidal

Sequências senoidais

Sequências senoidais não necessariamente são periódicas;

Lembrando que sequência é periódica com período N se

$$x[n] = x[n + N], \text{ para qualquer } n.$$

Tem-se que

$$\begin{aligned} x[n] &= A \cos[\omega_0 n + \phi] \\ &= A \cos[\omega_0 (n + N) + \phi] \end{aligned}$$

somente se $N\omega_0 = 2\pi l$, para $l = kn$ inteiro, ou seja, $N = 2\pi l / \omega_0$.

Periodicidade em sinais discretos – Sequência senoidal

Exemplo

Determine o menor período N para a sequência abaixo ser periódica

$$x[n] = \cos\left(\frac{4\pi}{5}n\right)$$

$$N\frac{4\pi}{5} = 2\pi l \longrightarrow N = \frac{5}{2}l.$$

Resposta: N deve ser inteiro, logo $x[n]$ é periódico para $l = 2$ com $N = 5$.

Periodicidade em sinais discretos – Sequência exponencial

O que acontece quando somamos 2π à ω_0 ?

$$e^{j(\omega_0+2\pi)n} = e^{j\omega_0 n} e^{j2\pi n}.$$

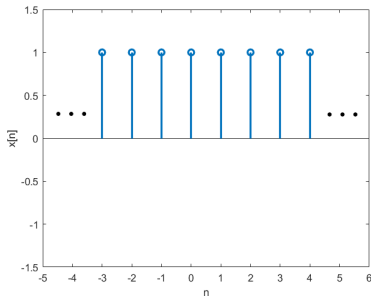
Como n é inteiro, $e^{j2\pi n} = 1$. Logo

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

Significado: sinais de tempo discreto possuem variações de frequência apenas entre 0 e 2π .

Periodicidade em sinais discretos – Sequência exponencial

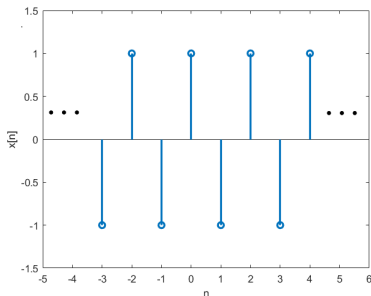
$$\omega_0 = 0,$$
$$e^{j0n} = 1.$$



Baixa frequência.

Periodicidade em sinais discretos – Sequência exponencial

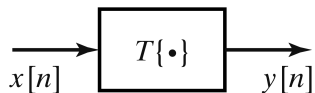
$$\omega_0 = \pi \longrightarrow e^{j\pi n} = \begin{cases} 1, & n \text{ par}, \\ -1, & n \text{ ímpar}. \end{cases}$$



Alta frequência.

Sistemas de tempo discreto

Sistemas: processam sinais para criar outros sinais;



$$\begin{aligned} x[n] &\longrightarrow y[n], \\ y[n] &= T\{x[n]\}, \end{aligned}$$

Exemplo: sistema média-móvel

$$\begin{aligned}y[n] &= \frac{1}{5} \sum_{k=-2}^2 x[n-k] \\&= \frac{1}{5} (x[n+2] + x[n+1] + x[n] + x[n-1] + x[n-2]).\end{aligned}$$

Tempo contínuo (equações diferenciais)

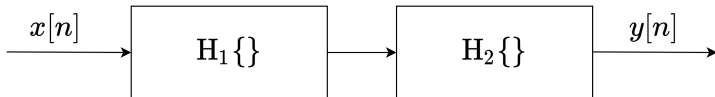
$$y'(t) + ay(t) = bx(t).$$

Tempo discreto (equações a diferenças)

$$y[n] + ay[n-1] = bx[n].$$

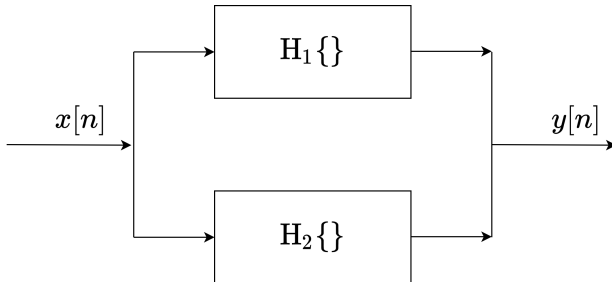
Conectando sistemas discretos

Serial/cascata



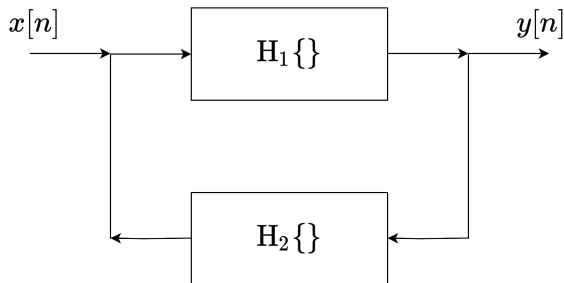
Conectando sistemas discretos

Paralelo



Conectando sistemas discretos

Realimentação (*feedback*)



Propriedades de sistemas discretos

2.1) Sistemas sem memória:

Um sistema é sem memória se saída $y[n]$ para cada valor de n depender apenas da entrada $x[n]$ no mesmo valor de n .

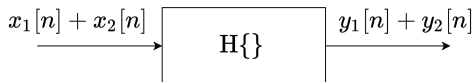
- $y[n] = (x[n])^2 \implies$ sem memória;
- $y[n] = x[n - n_0] \implies$ com memória se $n_0 > 0$ (atraso) ou $n_0 < 0$ (avanço);

Propriedades de sistemas discretos

2.2) Sistemas lineares:

Definidos pelas propriedades da aditividade e homogeneidade.

Propriedade da aditividade:



Para quaisquer entradas $x_1[n]$ e $x_2[n]$, tem-se:

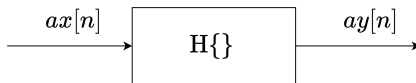
$$x_1[n] \longrightarrow y_1[n],$$

$$x_2[n] \longrightarrow y_2[n],$$

$$x_1[n] + x_2[n] \longrightarrow y_1[n] + y_2[n].$$

Propriedades de sistemas discretos

Propriedade da homogeneidade:



Se saída do sistema é da forma:

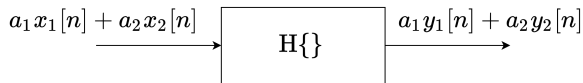
$$x[n] \longrightarrow y[n].$$

Sistema é homogêneo se, para qualquer constante a :

$$ax[n] \longrightarrow ay[n].$$

Propriedades de sistemas discretos

Sistemas lineares – aditividade e homogeneidade (princípio da superposição).



$$a_1 x_1[n] + a_2 x_2[n] \longrightarrow a_1 y_1[n] + a_2 y_2[n].$$

Propriedade deve ser verdade para quaisquer entradas $x_1[n]$ e $x_2[n]$.

Generalizando:

$$\sum_k a_k x_k[n] \longrightarrow \sum_k a_k y_k[n].$$

Propriedades de sistemas discretos

Exemplo

Determine se o sistema cuja saída é $H\{x[n]\} = y[n] = x[n] - 2x[n-1]$ é linear.

Sejam $x_1[n]$ e $x_2[n]$:

$$x_1[n] \longrightarrow y_1[n] = x_1[n] - 2x_1[n-1],$$

$$x_2[n] \longrightarrow y_2[n] = x_2[n] - 2x_2[n-1],$$

Propriedades de sistemas discretos

1) Aditividade – Analisar a resposta a entrada $z[n] = x_1[n] + x_2[n]$:

$$\begin{aligned} H\{z[n]\} &= z[n] - 2z[n-1] \\ &= x_1[n] + x_2[n] - 2x_1[n-1] - 2x_2[n-1] \\ &= (x_1[n] - 2x_1[n-1]) + (x_2[n] - 2x_2[n-1]) \\ &= y_1[n] + y_2[n] \end{aligned}$$

Aditividade OK.

Propriedades de sistemas discretos

2) Homogeneidade – Analisar a resposta a entrada $z[n] = ax_1[n]$:

$$\begin{aligned} H\{z[n]\} &= z[n] - 2z[n-1] \\ &= ax_1[n] - 2ax_1[n-1] \\ &= a(x_1[n] - 2x_1[n-1]) \\ &= ay_1[n] \end{aligned}$$

Homogeneidade OK.

Propriedades de sistemas discretos

3) Linearidade (pelo teorema da superposição) – Analisar a resposta a entrada $z[n] = a_1x_1[n] + a_2x_2[n]$:

$$\begin{aligned}H\{z[n]\} &= z[n] - 2z[n-1] \\&= a_1x_1[n] + a_2x_2[n] - 2a_1x_1[n-1] - 2a_2x_2[n-1] \\&= a_1(x_1[n] - 2x_1[n-1]) + a_2(x_2[n] - 2x_2[n-1]) \\&= a_1y_1[n] + a_2y_2[n].\end{aligned}$$

O sistema é linear.

Propriedades de sistemas discretos

Exemplo

Determine se o sistema cuja saída é $y[n] = 3x[n] + 5$ é linear.

Propriedades de sistemas discretos

Exemplo

Determine se o sistema cuja saída é $y[n] = 3x[n] + 5$ é linear.

Aditividade

$$x_1[n] \longrightarrow y_1[n] = 3x_1[n] + 5,$$

$$x_2[n] \longrightarrow y_2[n] = 3x_2[n] + 5,$$

Testando propriedade da aditividade:

$$z[n] = x_1[n] + x_2[n] \longrightarrow H\{z[n]\} = 3z[n] + 5$$

$$\longrightarrow 3(x_1[n] + x_2[n]) + 5$$

Propriedades de sistemas discretos

$$\begin{aligned}y_1[n] + y_2[n] &= 3x_1[n] + 3x_2[n] + 10 \\ &\neq H\{z[n]\}\end{aligned}$$

O sistema não é linear (pela propriedade da aditividade).

Formas de provar não linearidade – contraexemplo (basta falhar para um caso):

$$\begin{aligned}x_1[n] = 1 &\longrightarrow y_1[n] = 8, \\ x_2[n] = 2 &\longrightarrow y_2[n] = 11, \\ z[n] = x_1[n] + x_2[n] = 3 &\longrightarrow H\{z[n]\} = 14 \neq y_1[n] + y_2[n].\end{aligned}$$

Propriedades de sistemas discretos

2.3) Sistemas invariantes no tempo (ou invariantes no deslocamento):

São sistemas se comportam da mesma maneira, independente do instante de tempo em que a entrada é aplicada.

$$\begin{aligned}x[n] &\longrightarrow y[n], \\x[n - n_0] &\longrightarrow y[n - n_0]\end{aligned}$$

Propriedades de sistemas discretos

Exemplo

Verificar se $y[n] = x[n] - 2x[n-1]$ descreve um sistema invariante no tempo.

Fazendo $z[n] = x[n - n_0]$, o que acontece ao aplicarmos $z[n]$ ao sistema?

$$\begin{aligned} H\{z[n]\} &= z[n] - 2z[n-1] \\ &= x[n - n_0] - 2x[n-1 - n_0]. \end{aligned}$$

Propriedades de sistemas discretos

Para o sistema ser invariante no tempo, devemos ter $x[n - n_0] \longrightarrow y[n - n_0]$.
Calculando para o sistema do exemplo ($y[n] = x[n] - 2x[n - 1]$):

$$\begin{aligned}y[n - n_0] &= x[n - n_0] - 2x[n - n_0 - 1] \\&= z[n] - 2z[n - 1] \\&= H\{z[n]\}.\end{aligned}$$

Logo, o sistema é invariante no tempo.

Propriedades de sistemas discretos

Exemplo

Verificar se $y[n] = x[n^2]$ descreve um sistema invariante no tempo.

Fazendo $z[n] = x[n - n_0]$, o que acontece ao aplicarmos $z[n]$ ao sistema?

$$\begin{aligned} H\{z[n]\} &= z[n^2] \\ &= x[n^2 - n_0]. \end{aligned}$$

Propriedades de sistemas discretos

Verificando se $x[n - n_0] \longrightarrow y[n - n_0]$. Como $y[n] = x[n^2]$, temos:

$$\begin{aligned} y[n - n_0] &= x[(n - n_0)^2] \\ &= x[n^2 - 2nn_0 + n_0^2]. \end{aligned}$$

Logo, o sistema não é invariante no tempo.

Propriedades de sistemas discretos

2.4) Sistemas causais:

Um sistema é causal se sua saída para um instante n depende apenas de sua entrada até o instante n .

- $y[n] = x[n] - 2x[n - 1]$ é causal;
- $y[n] = x[n + 3]$ não é causal;

Reflexão:

- Todo sistema “real” é causal?

Propriedades de sistemas discretos

2.5) Sistemas estáveis:

Um sistema é estável no sentido entrada limitada saída limitada (BIBO, do inglês *bounded-input, bounded-output*) se toda sequência limitada de entrada produzir uma sequência limitada de saída.

$x[n]$ é entrada limitada se houver um valor fixo positivo e finito B_x tal que

$$|x[n]| \leq B_x < \infty, \text{ para todo } n.$$

Sistema é estável se para toda entrada limitada houver um valor fixo positivo e finito B_y tal que

$$|y[n]| \leq B_y < \infty, \text{ para todo } n.$$

Propriedades de sistemas discretos

Exemplo

Sistema $y[n] = (x[n])^2$.

Se $|x[n]| \leq B_x$ para todo n , então $|y[n]| = |x[n]|^2 \leq B_x^2$ para todo n . \implies sistema é estável.

Exemplo

Sistema $y[n] = \log_{10}(|x[n]|)$.

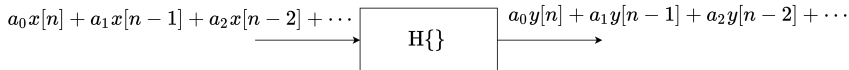
$y[n] = \log_{10}(|x[n]|) = -\infty$ para todo n em que $|x[n]| = 0$. \implies sistema é instável.

Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

Sistemas do mundo real são frequentemente modelados como SLIT:

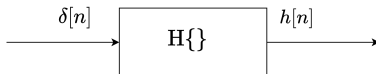
- Boa aproximação;
- Análise é simples e poderosa;

Conceito chave: Superposição para SLIT.



Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

Aplicando-se $\delta[n]$ à entrada de um SLIT definido pela transformação $H\{\}$, temos:



- $\delta[n]$: sequência amostra unitária (impulso);
- $h[n]$: resposta ao impulso do SLIT;

Relembrando que podemos escrever sequencias discretas $x[n]$ como:

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \delta[n - k].$$

Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

Como obter a resposta do SLIT a uma sequência arbitrária $x[n]$?

$$H\{x[n]\} = H\left\{\sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[n-k]\right\}$$

Propriedade da linearidade:

$$H\{x[n]\} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]H\{\delta[n-k]\}$$

Propriedade da invariância ao tempo:

$$H\{x[n]\} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k]$$

Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

- Saída do SLIT é obtida pela convolução entre a entrada e sua resposta ao impulso, $h[n]$:
 - $h[n]$ é suficiente para caracterizar um SLIT;

Convolução é representada como:

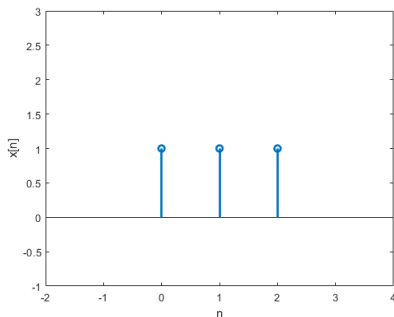
$$y[n] = x[n] * h[n],$$

ou

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

Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

Considere o SLIT dado por $y[n] = x[n] - 2x[n-1] + 3x[n-2]$. Qual é a resposta à entrada $x[n]$ dada por



Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

$$y[n] = x[n] - 2x[n-1] + 3x[n-2]$$

1) Método direto:

- $y[n] = 0$ para $n < 0$,
- $y[0] = x[0] = 1$,
- $y[1] = x[1] - 2x[0] = 1 - 2 = -1$,
- $y[2] = x[2] - 2x[1] + 3x[0] = 1 - 2 + 3 = 2$,
- $y[3] = x[3] - 2x[2] + 3x[1] = 0 - 2 + 3 = 1$,
- $y[4] = x[4] - 2x[3] + 3x[2] = 0 + 0 + 3 = 3$,

$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} \underline{1} & 1 & 1 \end{bmatrix}$$
$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} \underline{1} & -1 & 2 & 1 & 3 \end{bmatrix}$$

Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

$$y[n] = x[n] - 2x[n-1] + 3x[n-2]$$

2) Usando somatório de convolução:

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

- $\delta = \begin{bmatrix} 1 \\ \underline{\quad} \end{bmatrix}$,
- $h[0] = \delta[0] = 1$,
- $h[1] = 0 - 2\delta[0] = -2$,
- $h[2] = 0 - 0 + 3\delta[0] = 3$,
- $h[3] = 0$,

$$\mathbf{h} = \begin{bmatrix} 1 & -2 & 3 \end{bmatrix}$$

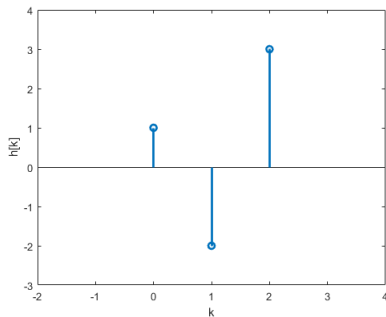
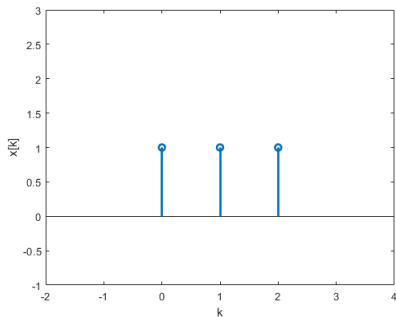
Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

$$\begin{aligned}y[n] &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] \\&= x[0]h[n] + x[1]h[n-1] + x[2]h[n-2] \\&= (1) \begin{bmatrix} \underline{1} & -2 & 3 \end{bmatrix} \\&+ (1) \begin{bmatrix} \underline{0} & 1 & -2 & 3 \end{bmatrix} \\&+ (1) \begin{bmatrix} \underline{0} & 0 & 1 & -2 & 3 \end{bmatrix} \\&= \begin{bmatrix} \underline{1} & -1 & 2 & 1 & 3 \end{bmatrix}\end{aligned}$$

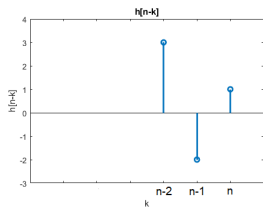
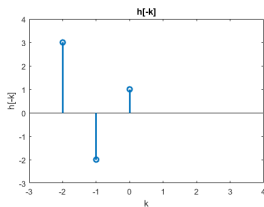
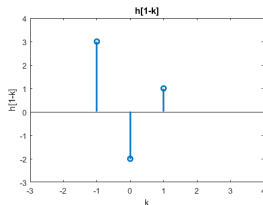
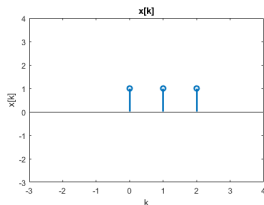
Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

$$y[n] = x[n] - 2x[n-1] + 3x[n-2]$$

3) Reflete (em torno do eixo-y) e desloca: $y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k]$



Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)



Sistemas lineares e invariantes no tempo (SLIT)

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

- $y[0] = \sum_k x[k]h[0-k] = 1$
- $y[1] = \sum_k x[k]h[1-k] = 1 - 2 = -1$
- $y[2] = \sum_k x[k]h[2-k] = 3 - 2 + 1 = 2$
- $y[3] = \sum_k x[k]h[3-k] = 3 - 2 = 1$
- $y[4] = \sum_k x[k]h[4-k] = 3$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} \underline{1} & -1 & 2 & 1 & 3 \end{bmatrix}$$

Propriedades de SLIT (convolução)

Propriedade 1

Um SLIT é inteiramente determinado por sua resposta ao impulso. (Não é válido para sistemas não LIT.)

Exemplo (sistema não é IT):

$$\begin{aligned}y[n] &= nx[n], \\ \delta[n] &\longrightarrow h[n] = 0.\end{aligned}$$

- Resposta ao impulso é zero, mesmo assim sistema pode produzir saídas não-negativas para outras entradas $x[n]$.
- Não é possível caracterizar sistema a partir do conhecimento de $h[n]$;

Propriedades de SLIT (convolução)

Propriedade 2

A convolução é comutativa.

$$x[n] * h[n] = h[n] * x[n]$$

Definindo $m = n - k \longrightarrow k = n - m$:

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[n-m]h[m].$$

Consequência:

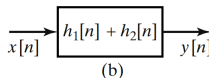
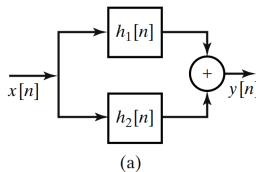
- Sinal refletido em torno do eixo-y pode ser tanto $h[n]$ quanto $x[n]$.

Propriedades de SLIT (convolução)

Propriedade 3

A convolução é distributiva.

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

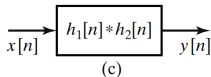
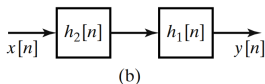
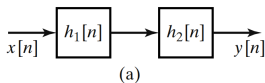


Propriedades de SLIT (convolução)

Propriedade 4

A convolução é associativa.

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



Propriedades de SLIT (convolução)

Propriedade 5

Causalidade.

- Em um sistema causal, $y[n]$ não depende de $x[n+k]$ para $k > 0$.

Reescrevendo a convolução (para sistemas LIT):

$$\begin{aligned}y[n] &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] \\&= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k]\end{aligned}$$

Para que um SLIT seja causal, devemos ter $h[k] = 0$ para $k < 0$.

Propriedades de SLIT (convolução)

Propriedade 6

Estabilidade.

Um SLIT é estável se sua resposta ao impulso for somável em valor absoluto:

$$B_h = \sum_{-\infty}^{\infty} |h[k]| < \infty.$$

Propriedades de SLIT (convolução)

Propriedade 7

Resposta ao degrau.

Aplicando-se $\delta[n] = u[n] - u[n - 1]$ à entrada de um SLIT, obtemos $h[n] = s[n] - s[n - 1]$, onde $s[n]$ é a resposta ao degrau:

$$s[n] = H\{u[n]\} = u[n] * h[n].$$

Temos que

$$\begin{aligned} u[n] &= \sum_{k=-\infty}^n \delta[k] \\ s[n] &= \sum_{k=-\infty}^n h[k] \end{aligned}$$

A resposta ao degrau também caracteriza sistemas LIT.

EDLCC – Equações a diferenças lineares de coeficientes constante

EDLCC de N -ésima ordem:

$$\sum_{k=0}^N a_k y[n-k] = \sum_{r=0}^M b_r x[n-r]$$

$$y[n] = y_p[n] + y_h[n].$$

- y_h solução homogênea;
- y_p solução particular;

Podemos resolver EDLCC's tratando-as como SLIT's.

EDLCC – Solução por SLIT

- Para $N = 0$ e $a_0 = 1$ (sistema FIR):

$$y[n] = \sum_{r=0}^M b_r x[n-r].$$

$$h[n] = \begin{cases} b_n, & n = 0, 1, \dots, M \\ 0, & \text{caso contrário.} \end{cases}$$

Solução é obtida pela convolução entre $x[n]$ e $h[n]$.

- Para $N \neq 0$ e $a_0 = 1$:

$$y[n] = \sum_{r=0}^M b_r x[n-r] - \sum_{k=1}^N a_k y[n-k].$$

EDLCC – Solução por SLIT

Exemplo

EDLCC de primeira-ordem:

$$y[n] - ay[n-1] = x[n].$$

Suponha que $x[n] = \delta[n]$ e $y[n] = 0$, para $n < 0$ (causal).

$$y[n] = \delta[n] + ay[n-1] \quad (\text{solução é recursiva}).$$

- $y[-1] = 0$;
- $y[0] = \delta[0] + ay[-1] = 1$;
- $y[1] = \delta[1] + ay[0] = a$;
- $y[2] = \delta[2] + ay[1] = a^2$; \dots

$$y[n] = a^n u[n].$$

EDLCC – Solução por SLIT

Exemplo

EDLCC de primeira-ordem:

$$y[n] - ay[n-1] = x[n].$$

Suponha que $x[n] = \delta[n]$ e $y[n] = 0$, para $n > 0$.

$$y[n-1] = a^{-1}(y[n] - \delta[n]).$$

- $y[0] = a^{-1}(y[1] - \delta[1]) = 0$
- $y[-1] = a^{-1}(y[0] - \delta[0]) = -a^{-1}$
- $y[-2] = a^{-1}(y[-1] - \delta[-1]) = -a^{-2}; \dots$

$$y[n] = -a^n u[-n-1].$$