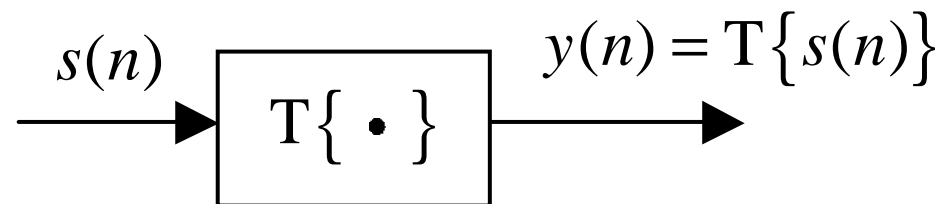

Sistemas de tempo discreto

Magno T. M. Silva

EPUSP, fevereiro de 2010

1. Sistemas de tempo discreto

São funções matemáticas que transformam uma seqüência de entrada $s(n)$ em uma seqüência de saída $y(n)$



Exemplos:

$$y(n) = \frac{1}{3} [s(n) + s(n-1) + s(n-2)]$$

$$y(n) = 0,8s(n) + 0,2s(n+1)$$

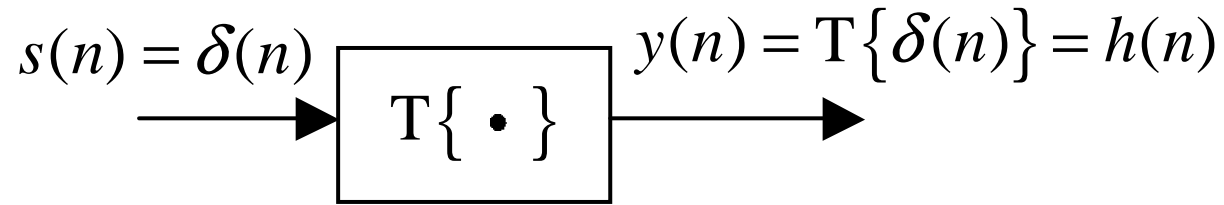
$$y(n) = s(n-1) - s(n-2) - 0,5y(n-1) + y(n-2)$$

$$y(n) = \cos(\omega_0 s(n))$$

2. Propriedades de sistemas de tempo discreto

1. Resposta Impulsiva

Se $s(n) = \delta(n)$, a seqüência de saída de um sistema de tempo discreto recebe o nome de **resposta impulsiva** ou **resposta ao pulso unitário**



2. Propriedades de sistemas de tempo discreto

2. Homogeneidade

Um sistema de tempo discreto é **homogêneo** se

$$\begin{aligned}y(n) &= T\{c s(n)\} \\ &= c T\{s(n)\}\end{aligned}$$

sendo c uma constante complexa qualquer

2. Propriedades de sistemas de tempo discreto

3. Linearidade

Um sistema de tempo discreto é **linear** se e somente se

$$\begin{aligned}y(n) &= T\{a_1s_1(n) + a_2s_2(n)\} \\ &= a_1T\{s_1(n)\} + a_2T\{s_2(n)\} \\ &= a_1y_1(n) + a_2y_2(n)\end{aligned}$$

2. Propriedades de sistemas de tempo discreto

4. Invariância no tempo

Um sistema de tempo discreto é **invariante no tempo** se

$$y(n) = T\{s(n)\}$$
$$y(n - n_0) = T\{s(n - n_0)\},$$

ou seja, um deslocamento de n_0 amostras da seqüência de entrada produz um deslocamento correspondente também de n_0 amostras na seqüência de saída para todos os valores de n e n_0 .

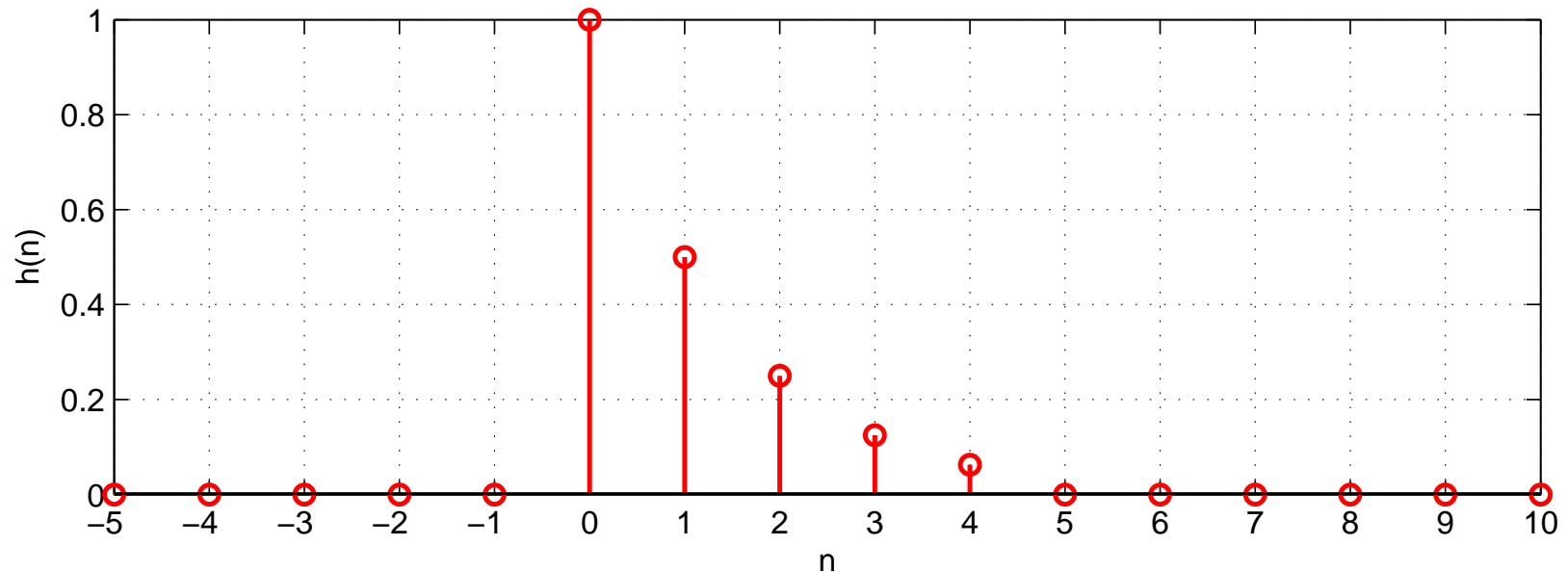
2. Propriedades de sistemas de tempo discreto

5. Causalidade

Um sistema de tempo discreto é **causal** se

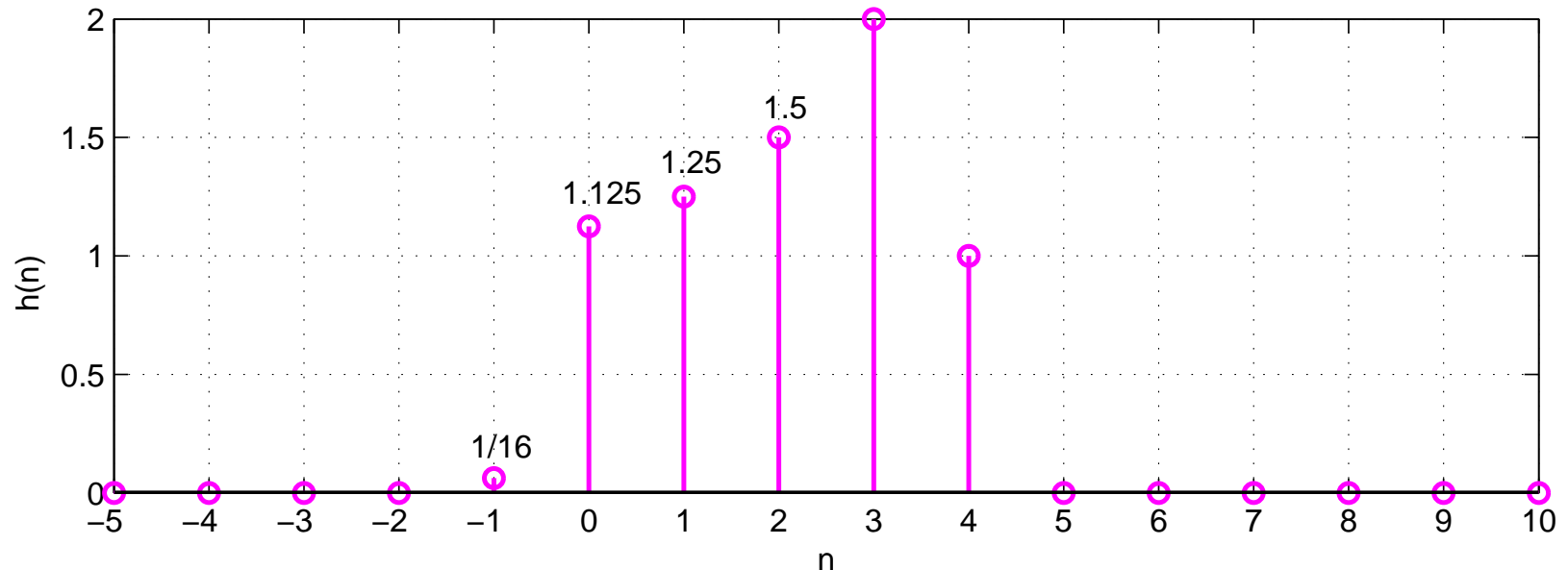
$$h(n) = 0, \quad n < 0$$

Exemplo de um sistema causal:



2. Propriedades de sistemas de tempo discreto

Exemplo de um sistema não-causal:



Num sistema não-causal a saída do instante n depende da entrada de instantes futuros, por exemplo, $(n + 1)$, $(n + 5)$, etc

2. Propriedades de sistemas de tempo discreto

6. Memória

Um sistema de tempo discreto é **sem memória** se sua saída $y(n)$ no instante $n = n_0$, depende apenas da entrada do instante $n = n_0$, ou seja, $s(n_0)$.

2. Propriedades de sistemas de tempo discreto

7. Estabilidade

Um sistema de tempo discreto é **estável em entrada-saída** se uma seqüência limitada

$$|s(n)| \leq M_1$$

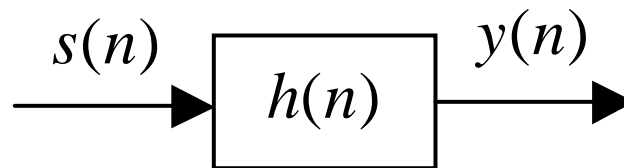
produz uma seqüência de saída limitada

$$|y(n)| \leq M_2$$

para M_1 e M_2 finitos. Isso também corresponde a

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

3. Relação entrada-saída de um SLIT



Como caracterizar a saída $y(n)$ em função da entrada $s(n)$ e da resposta ao pulso unitário $h(n)$?

3. Somatório de convolução

Sinal de entrada de um sistema de tempo discreto

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

Sinal de saída de um SLIT

$$y(n) = T \left\{ \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(k)\delta(n - k) \right\}$$

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(k)T\{\delta(n - k)\}$$

3. Somatório de convolução

Resposta ao pulso unitário $h(n) = T\{\delta(n)\}$

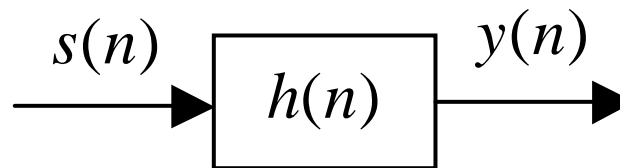
Sistema invariante no tempo $h(n - k) = T\{\delta(n - k)\}$

Saída de um SLIT

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(k)T\{\delta(n - k)\}$$

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

3. Somatório de convolução



$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(k)h(n - k) = s(n) * h(n)$$

3. Interpretação gráfica da convolução

$$y(n_0) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(k)h(n_0 - k)$$

Rebatimento em torno da origem

$$h(k) \implies h(-k)$$

Deslocamento de $h(-k)$ em n_0 amostras

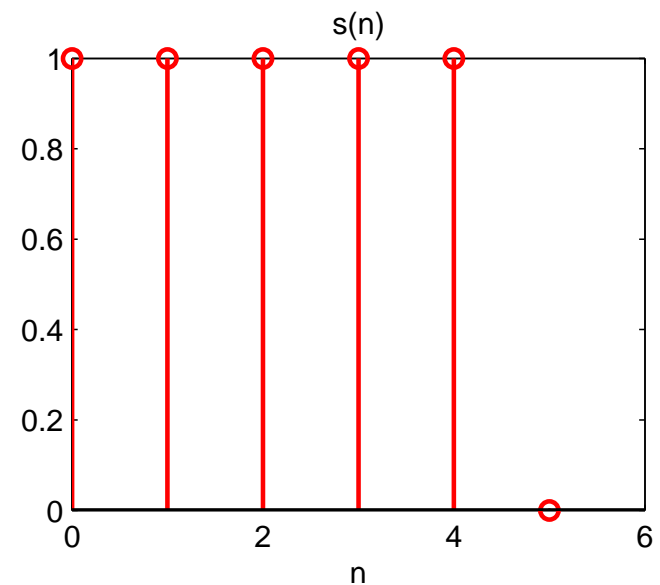
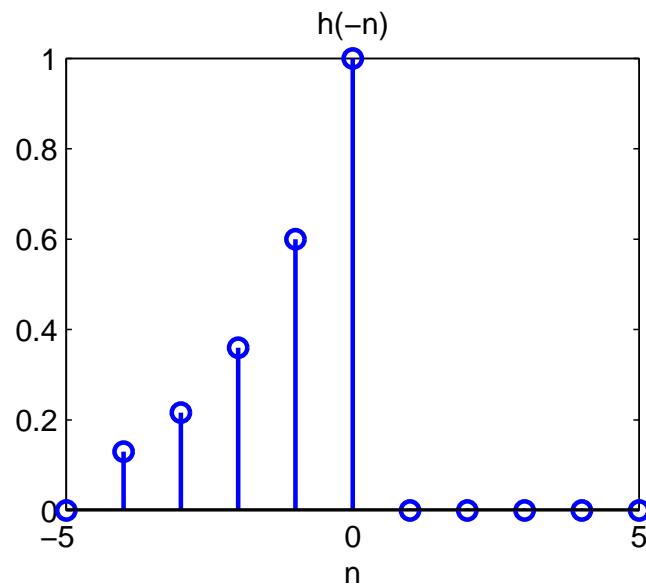
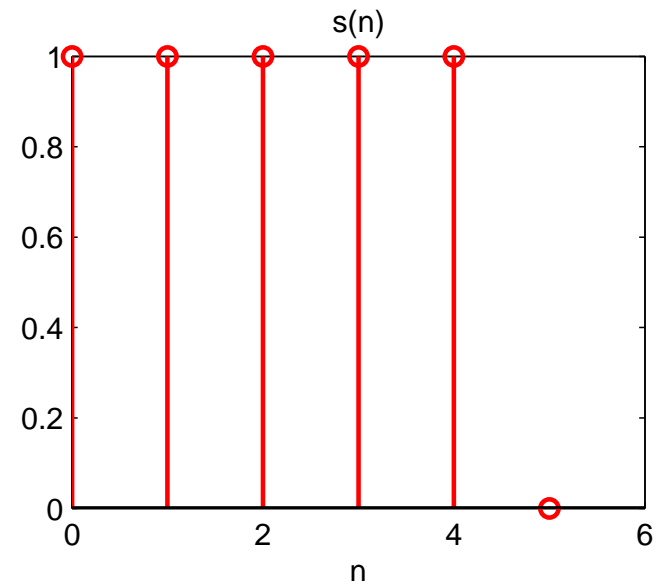
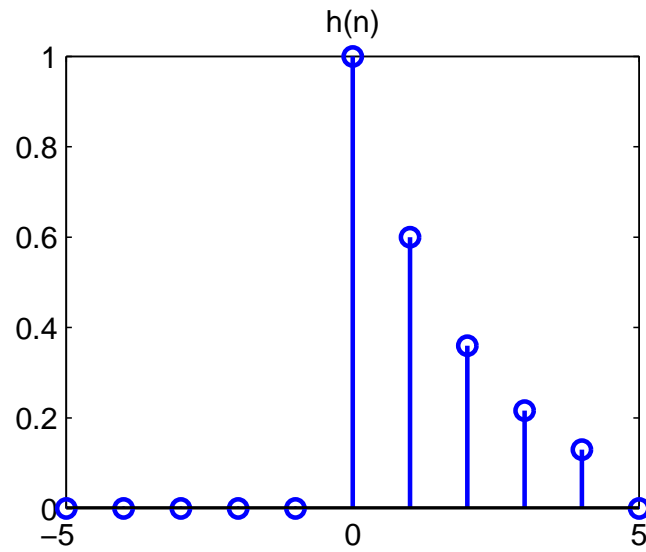
$$\implies h(-(k - n_0)) = h(n_0 - k)$$

Produto, termo a termo, das seqüência

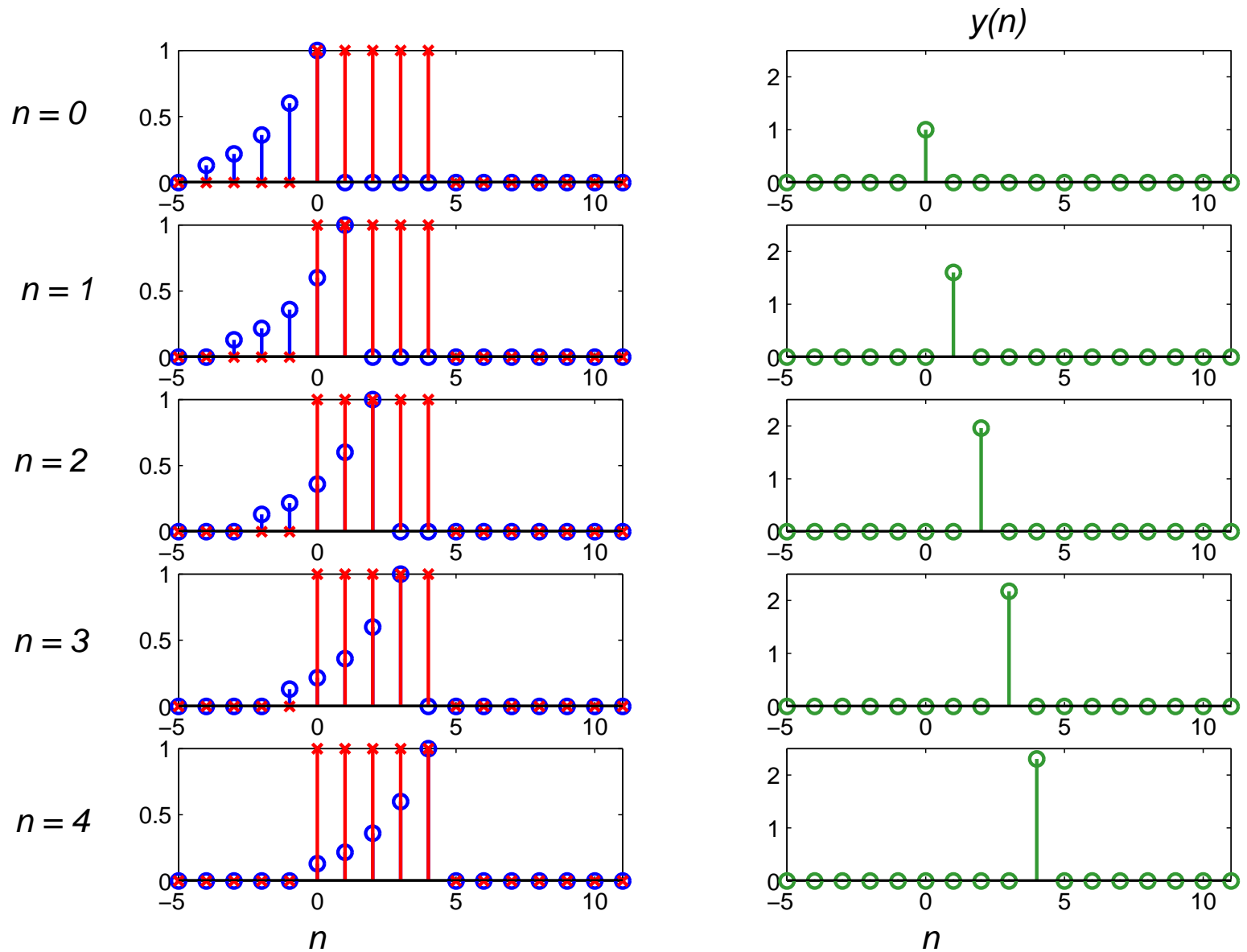
$$s(k) \mathbf{e} h(n_0 - k) \implies v(n_0, k)$$

Soma de todos os termos da seqüência $v(n_0, k)$

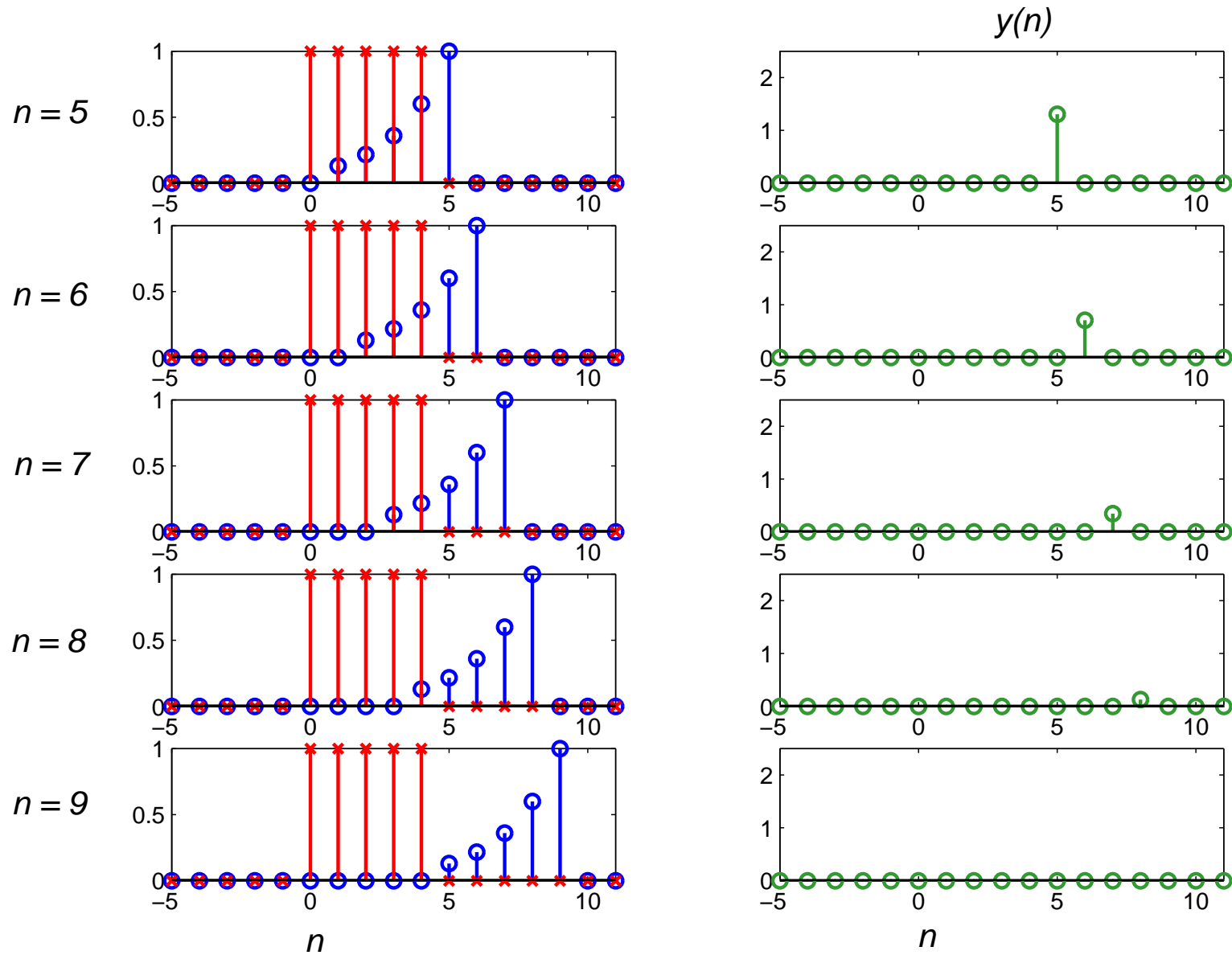
3. Ex. 1: $s(n) = u(n) - u(n-5)$ e $h(n) = 0,6^n s(n)$



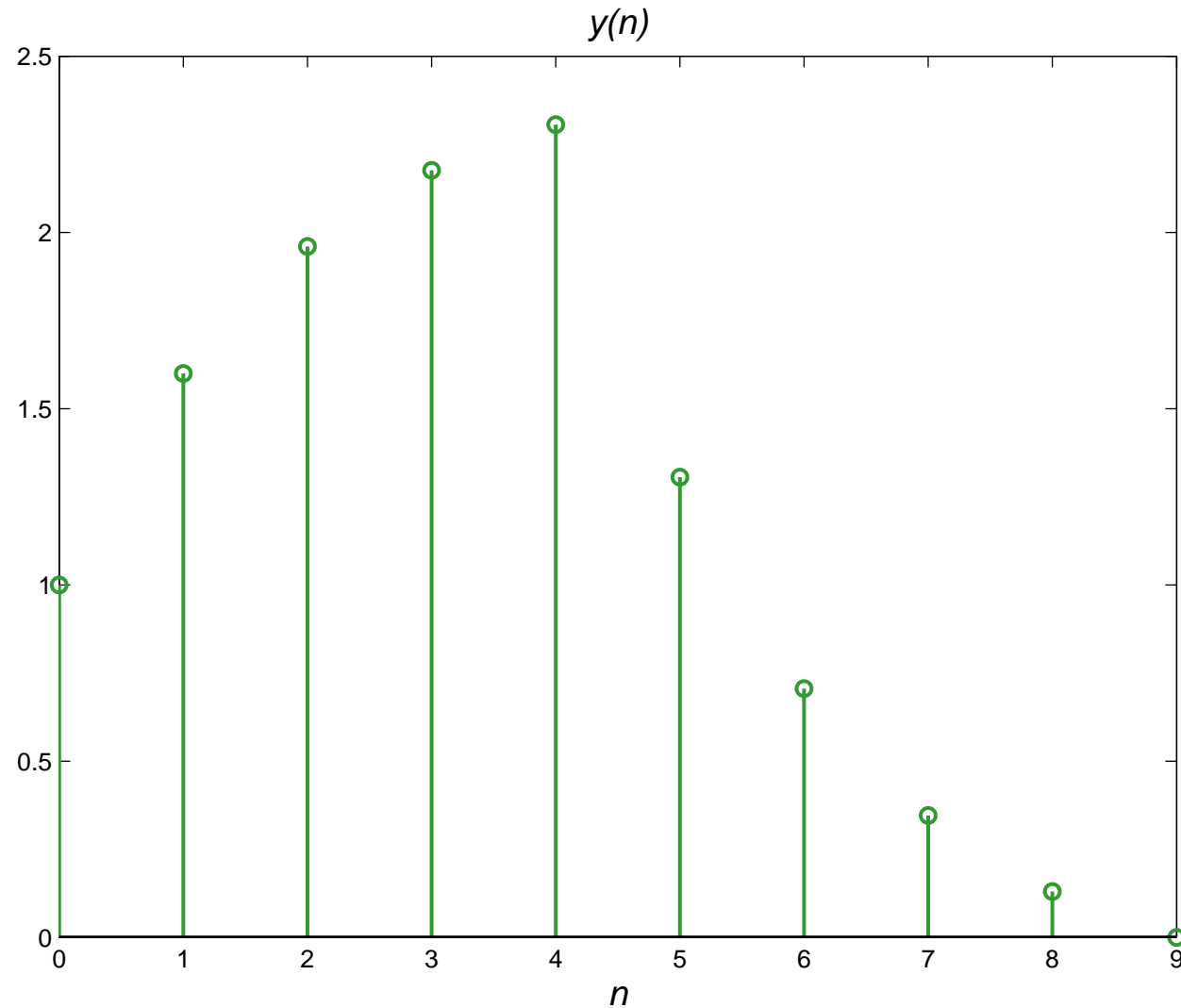
3. Exemplo 1: $y(n] = h[n) * s[n)$



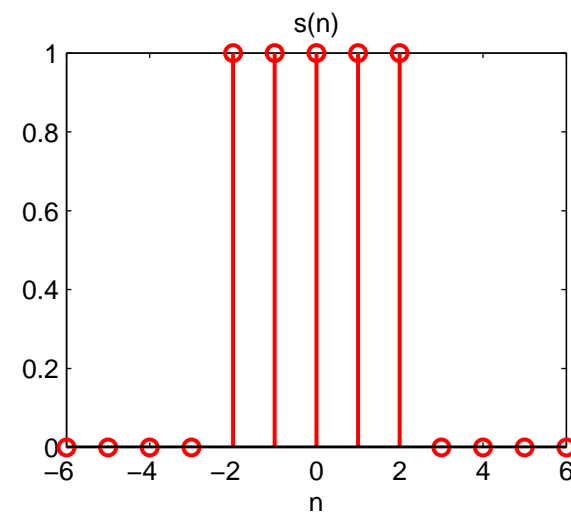
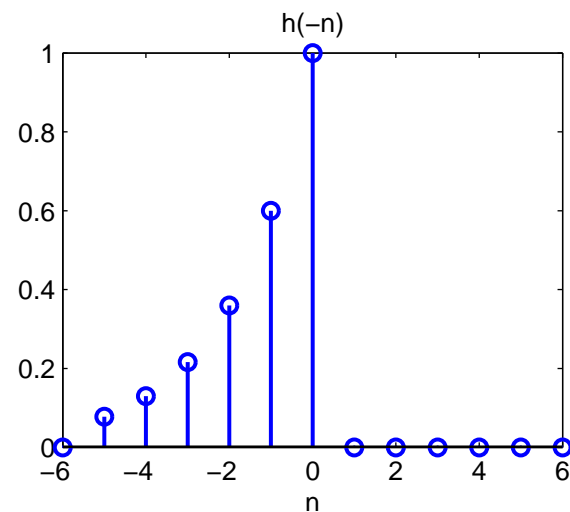
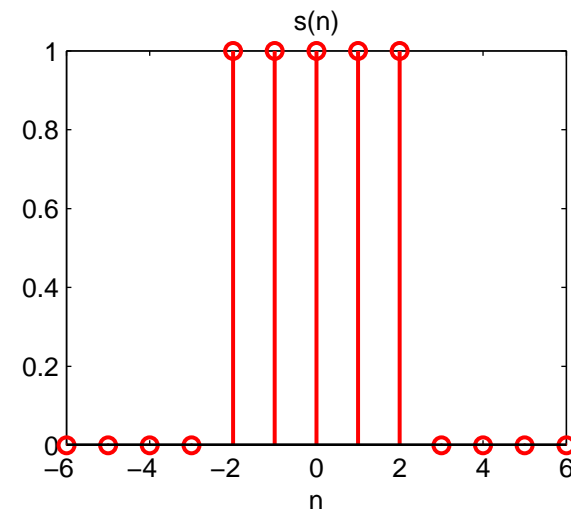
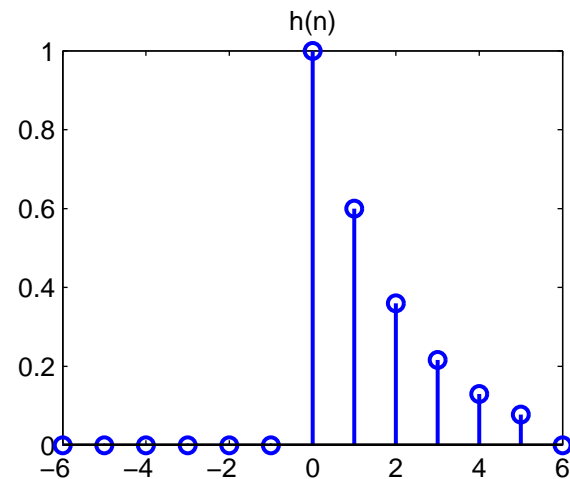
3. Exemplo 1: $y(n] = h[n) * s[n)$



3. Exemplo 1: $y(n] = h(n] * s(n]$

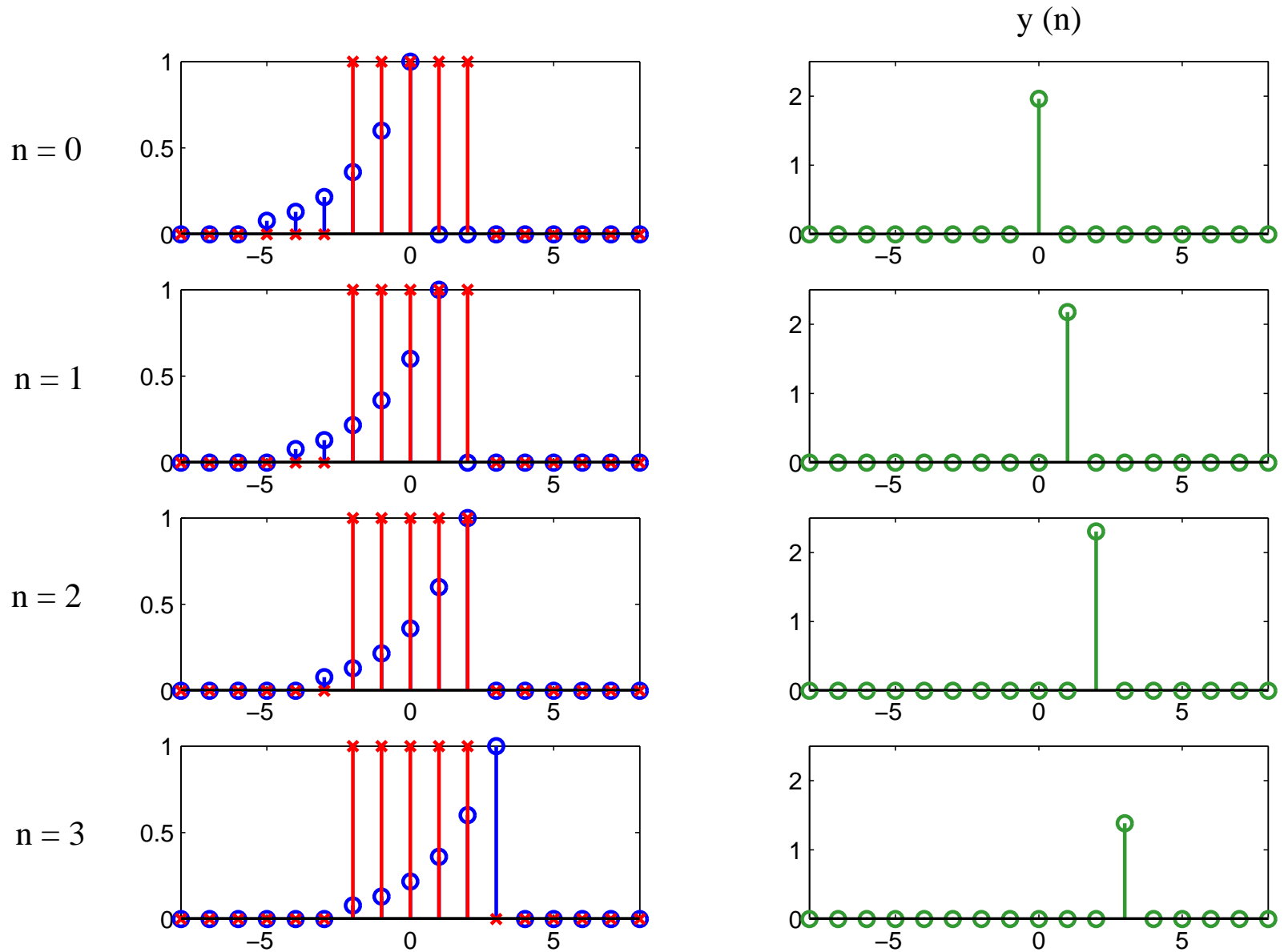


3. Exemplo 2: $h(n)$ e $s(n) = u(n+2) - u(n-2)$

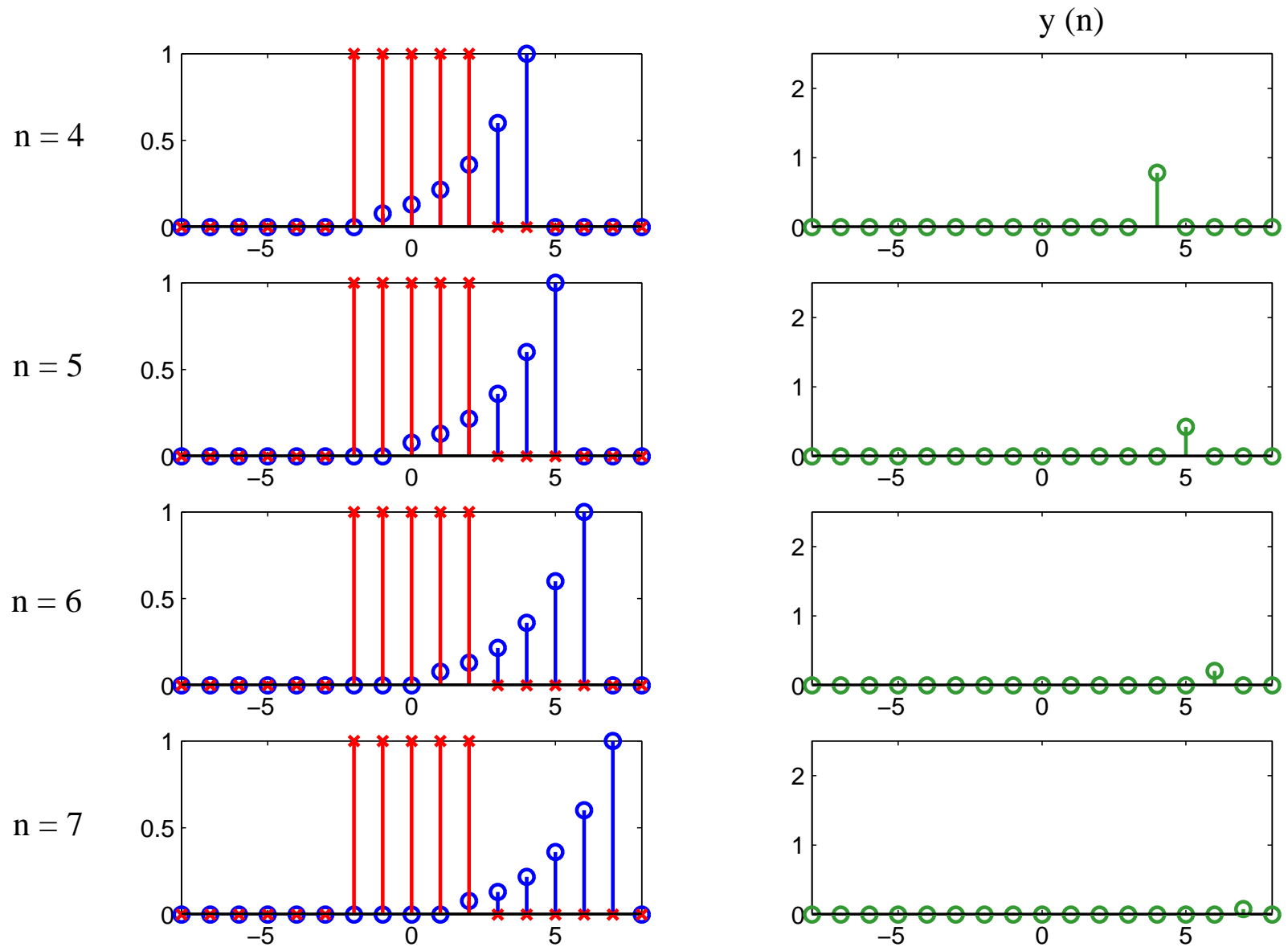


$h(n)$ é o mesmo do Exemplo 1.

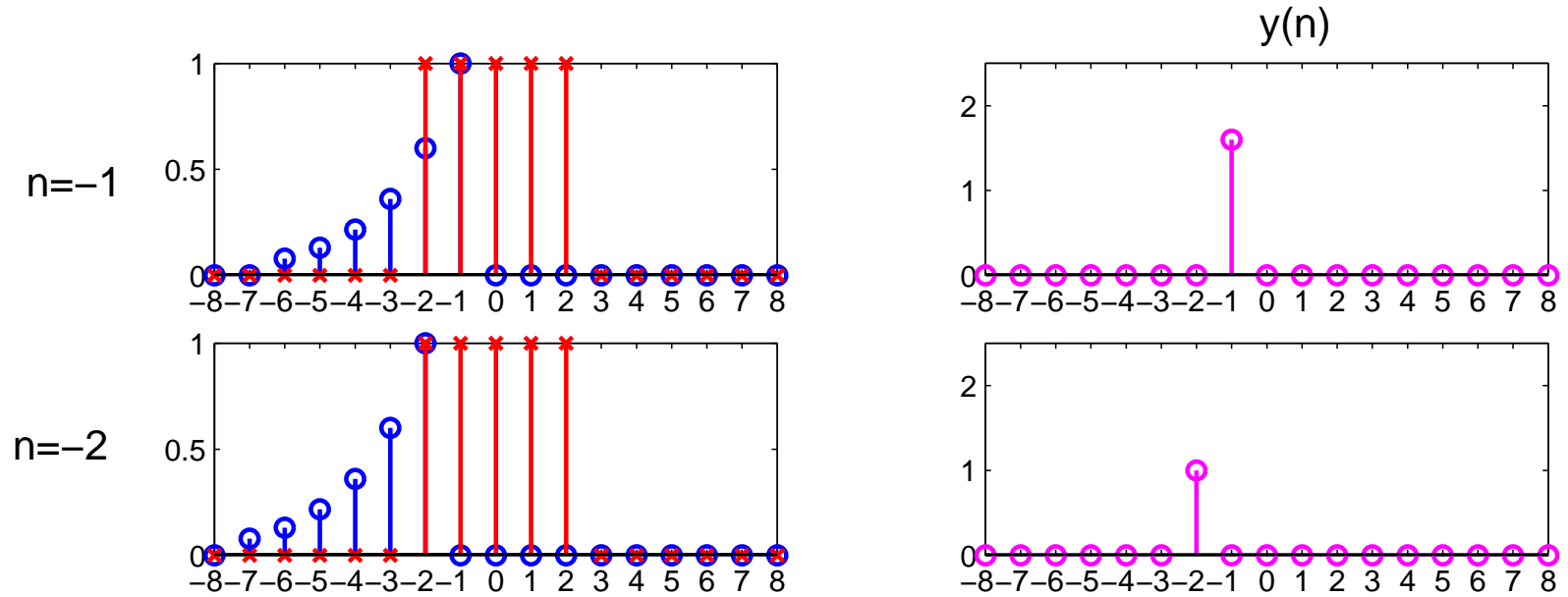
3. Exemplo 2: $y(n] = h(n] * s(n]$



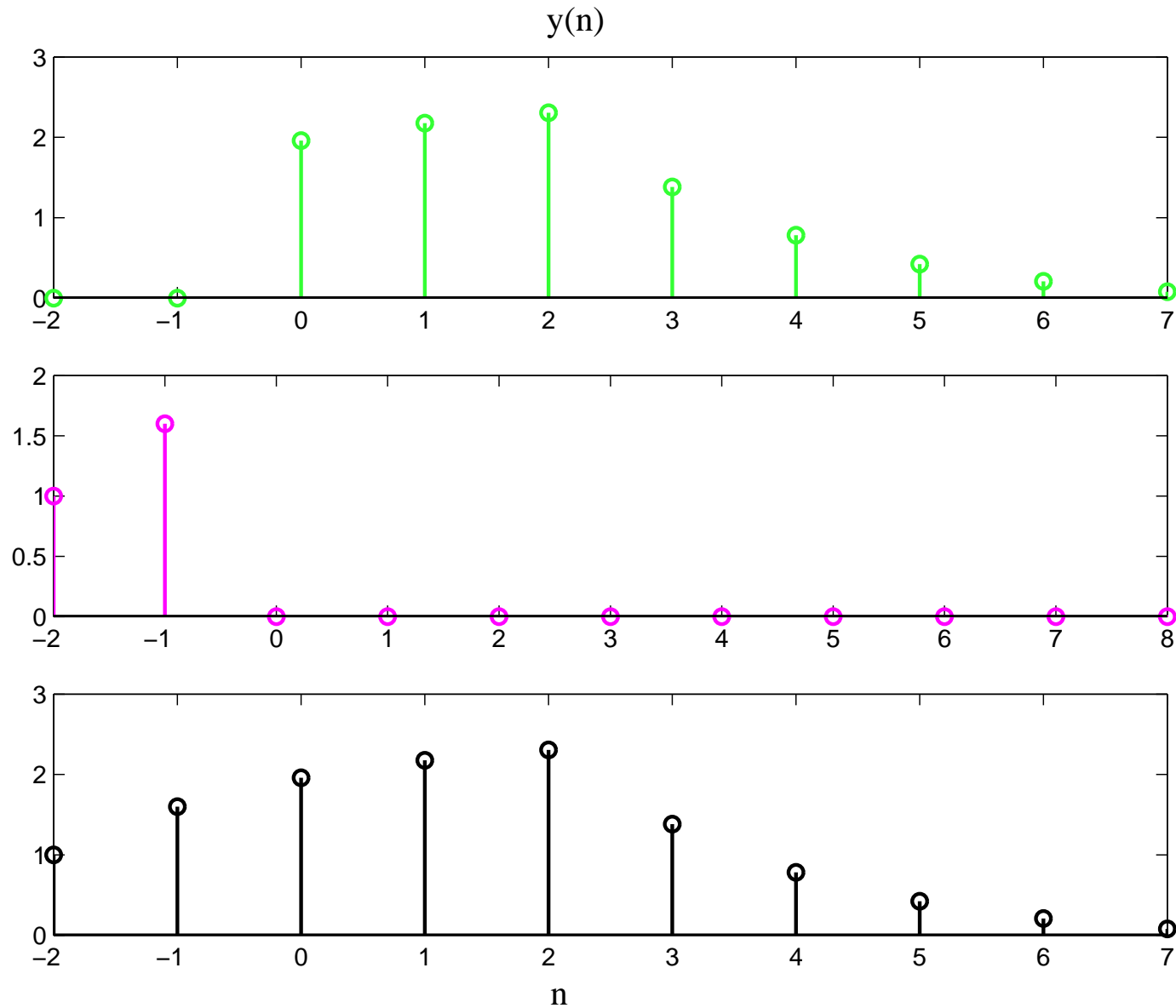
3. Exemplo 2: $y(n] = h(n] * s(n]$



3. Exemplo 2: $y(n] = h(n] * s(n]$



3. Exemplo 2: $y(n] = h[n) * s[n)$



4. Propriedades da Convolução

- Comutativa

$$y(n) = s(n) * h(n) = h(n) * s(n)$$

- Associativa

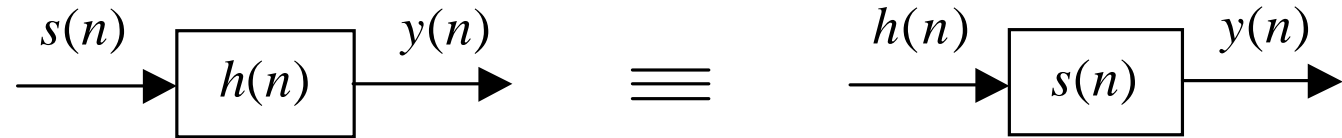
$$(s(n) * h_1(n)) * h_2(n) = s(n) * (h_1(n) * h_2(n))$$

- Distributiva

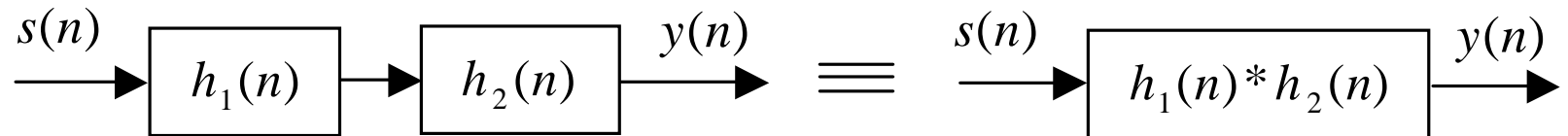
$$s(n) * (h_1(n) + h_2(n)) = s(n) * h_1(n) + s(n) * h_2(n)$$

4. Propriedades da Convolução

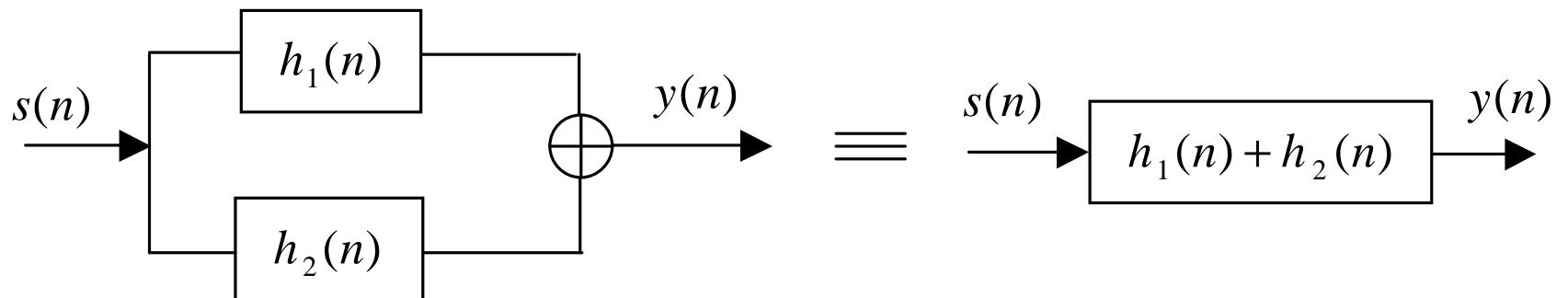
Comutativa



Associativa



Distributiva



5. Sistemas FIR e IIR causais

- Sistemas FIR (*Finite Impulse Response*)

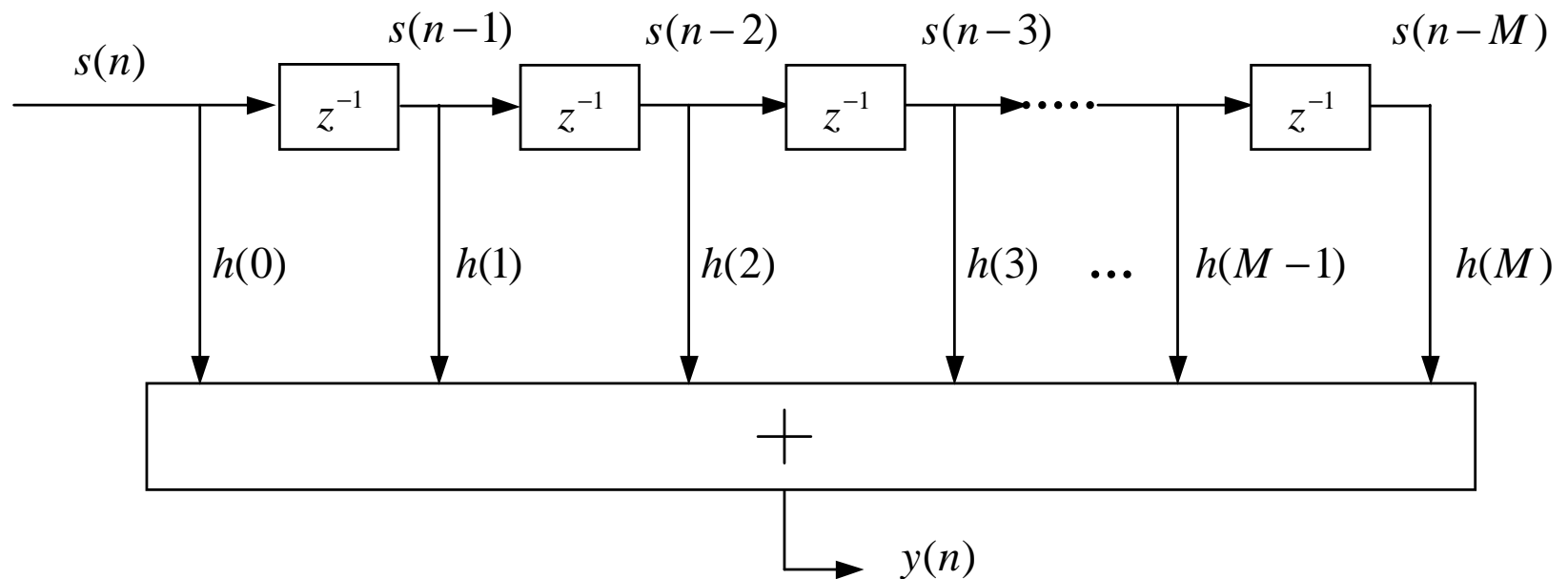
$$y(n) = \sum_{k=0}^{M-1} h(k)s(n-k)$$

- Sistemas IIR (*Infinite Impulse Response*)

$$y(n) = \sum_{k=0}^{+\infty} h(k)s(n-k)$$

5. Estrutura de implementação de um sistema FIR

$$y(n) = \sum_{k=0}^M h(k)s(n-k)$$



5. Sistemas descritos por equações de diferenças

- Equação de diferença linear com coeficientes constantes

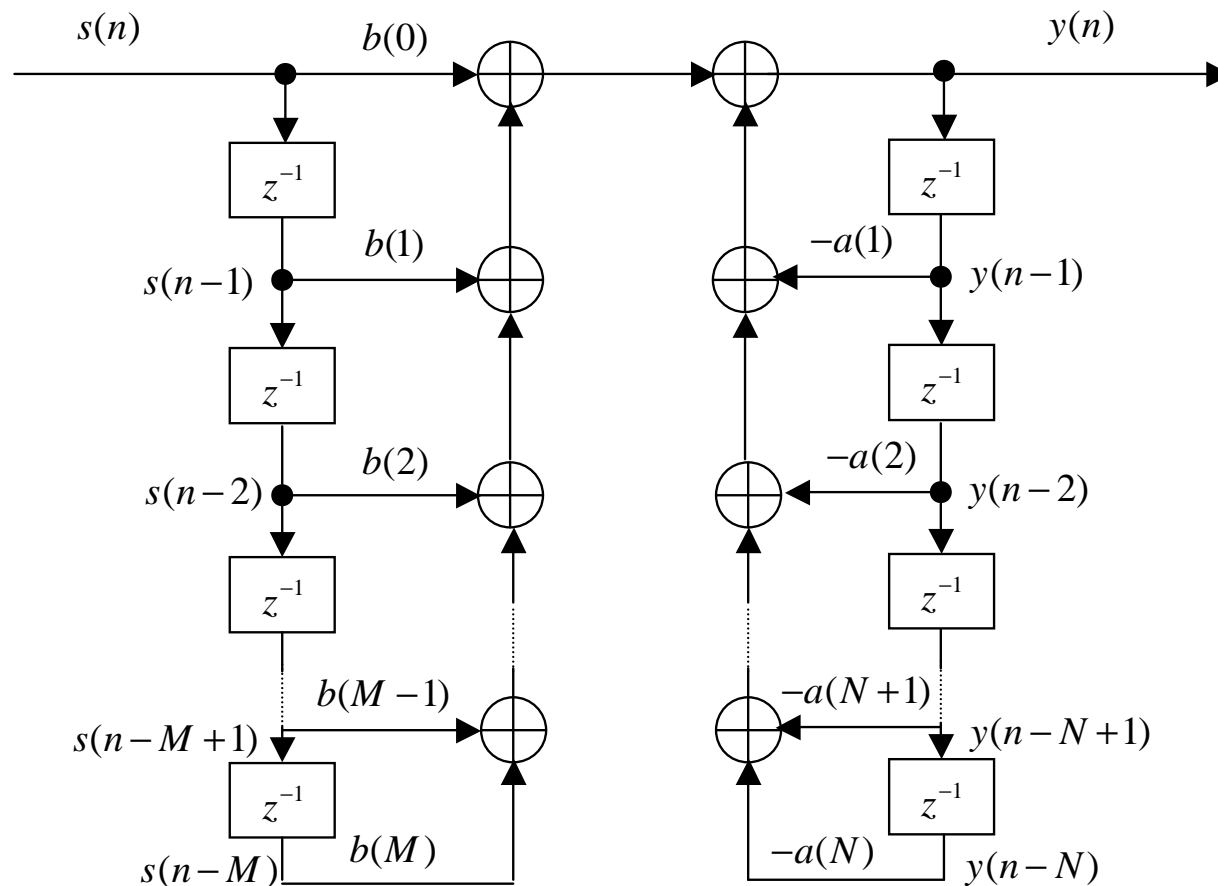
$$\sum_{k=0}^N a(k)y(n-k) = \sum_{\ell=0}^M b(\ell)s(n-\ell)$$

- Formulação recursiva

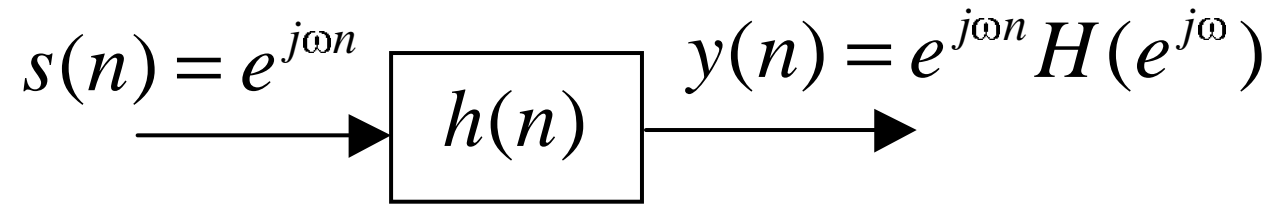
$$y(n) = \frac{1}{a(0)} \left(- \sum_{k=1}^N a(k)y(n-k) + \sum_{\ell=0}^M b(\ell)s(n-\ell) \right)$$

5. Estrutura de implementação de um sistema IIR

$$a(0) = 1 : y(n) = \sum_{\ell=0}^M b(\ell)s(n - \ell) - \sum_{k=1}^N a(k)y(n - k)$$



6. Resposta em freqüência de um SLIT



$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)s(n-k) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)e^{j\omega(n-k)}$$

$$= e^{j\omega n} \underbrace{\sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)e^{-j\omega k}}_{\text{Resposta em freqüência}} = e^{j\omega n} H(e^{j\omega})$$

Resposta em freqüência

6. Resposta em freqüência

- É 2π -periódica:

$$H\left(e^{j(\omega+2k\pi)}\right) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) \underbrace{e^{-j(\omega+2k\pi)n}}_{e^{-j\omega n}} = H(e^{j\omega})$$

- É uma função complexa de ω :

$$H(e^{j\omega}) = H_R(e^{j\omega}) + jH_I(e^{j\omega}) = |H(e^{j\omega})|e^{j\theta(\omega)}$$

$$|H(e^{j\omega})| = \sqrt{H_R^2(e^{j\omega}) + H_I^2(e^{j\omega})} \quad (\text{módulo})$$

$$\theta(\omega) = \text{arctg} \frac{H_I(e^{j\omega})}{H_R(e^{j\omega})} \quad (\text{fase})$$

6. Sistema com resposta ao pulso unitário real

- O complexo conjugado de $H(e^{j\omega})$ é

$$H^*(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h^*(k)e^{j\omega k}$$

- Se o $h(n)$ for real, então:

$$H^*(e^{j\omega}) = H(e^{-j\omega})$$

$$\theta(\omega) = -\theta(-\omega)$$

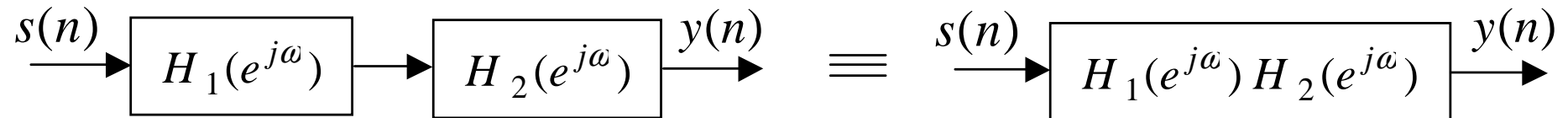
$$|H(e^{j\omega})| = |H(e^{-j\omega})|$$

Fase: função ímpar

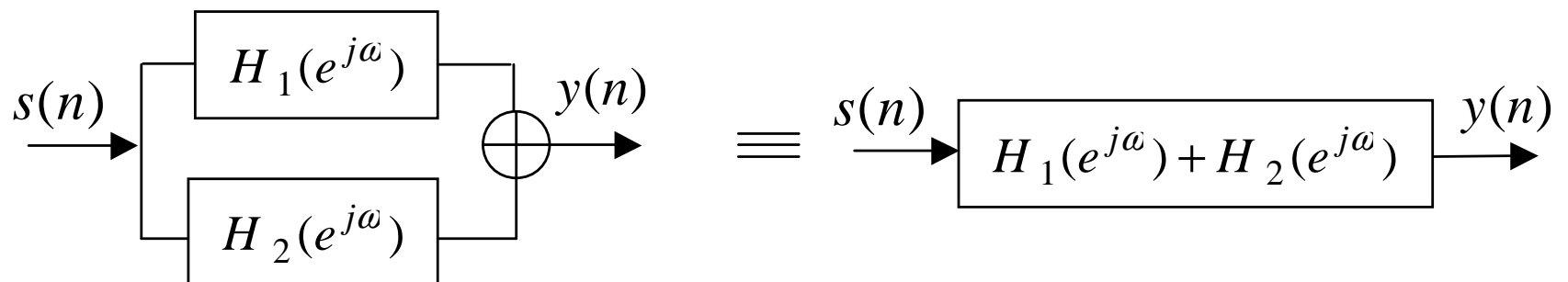
Módulo: função par

6. Associação de sistemas

Associativa



Distributiva



6. Exemplo 1: Sistema de média móvel

$$y(n) = \frac{1}{3} \left[s(n-1) + s(n) + s(n+1) \right]$$

- Resposta ao pulso unitário

$$h(n) = (1/3) \left[\delta(n+1) + \delta(n) + \delta(n-1) \right]$$

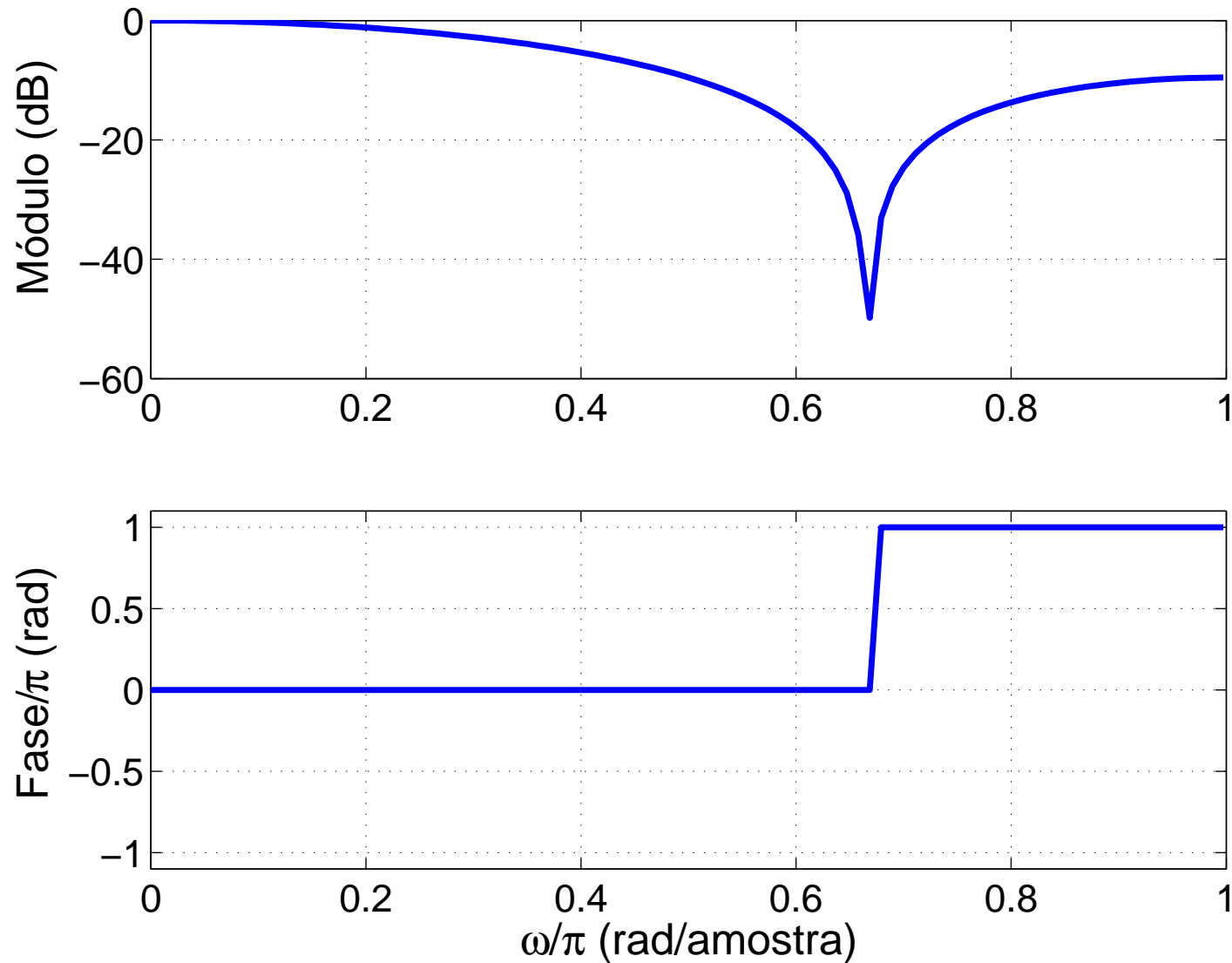
- Resposta em frequência

$$H(e^{j\omega}) = \sum_{k=-1}^{k=1} h(k)e^{-j\omega k} = \frac{1}{3} \left[e^{-j\omega(-1)} + e^{-j\omega 0} + e^{-j\omega 1} \right]$$

- Módulo: $|H(e^{j\omega})| = (1/3)|2 \cos(\omega) + 1|$

- Fase: $\theta(\omega) = \begin{cases} 0, & 0 \leq \omega \leq 2\pi/3 \\ \pi, & 2\pi/3 \leq \omega \leq \pi \end{cases}$

6. Resposta em freqüência: módulo e fase



6. Sistema descrito por equação de diferenças

$$y(n) = \sum_{\ell=0}^M b(\ell)s(n - \ell) - \sum_{k=1}^N a(k)y(n - k)$$

Entrada $s(n) = e^{j\omega n}$

Saída $y(n) = e^{j\omega n} H(e^{j\omega}) = s(n)H(e^{j\omega})$

Resposta em freqüência:

$$H(e^{j\omega}) = \frac{\sum_{\ell=0}^M b(\ell)e^{-j\omega\ell}}{1 + \sum_{k=1}^N a(k)e^{-j\omega k}}$$