

Sinais e Sistemas

Sistemas LTI (*Linear Time Invariant*)



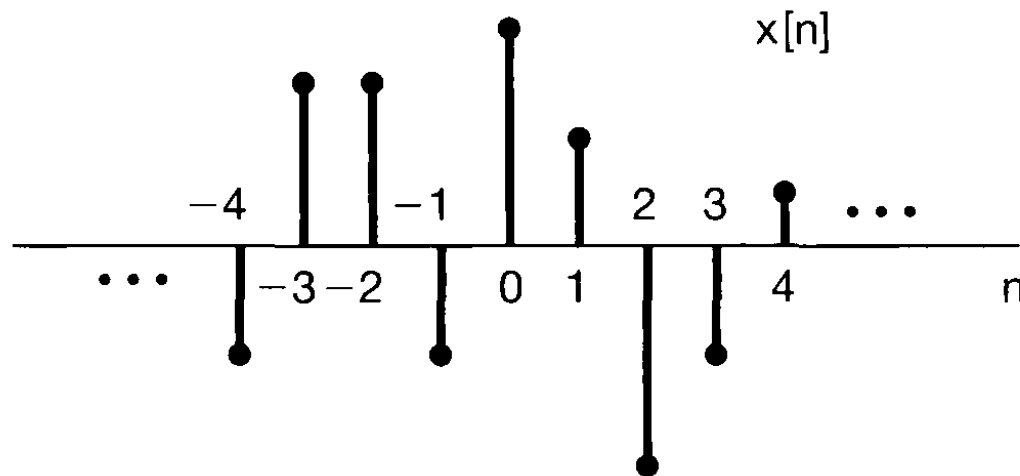
Introdução

- Como foi visto na aula anterior, é possível caracterizar um sistema LTI em função da sua resposta ao impulso unitário
- A representação da resposta de um sistema ao impulso unitário é designada por convolução
- No caso de tempo discreto corresponde a um somatório – *Convolution Sum*
- Em tempo contínuo corresponde a um integral – *Convolution Integral*



Sistemas Discretos LTI

- Para perceber como o impulso unitário pode ser usado para construir qualquer sinal de tempo discreto vamos considerar um sinal discreto como uma sequência de impulsos individuais
- Consideremos o exemplo seguinte:



Sistemas Discretos LTI

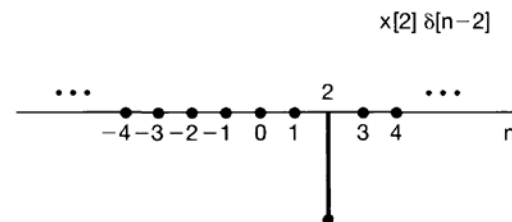
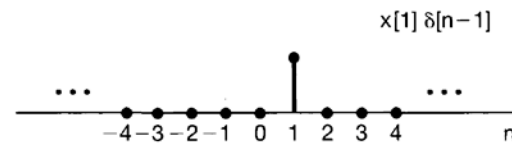
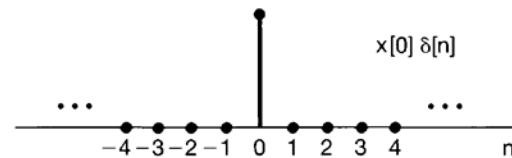
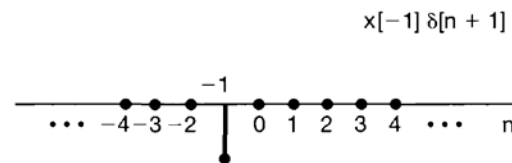
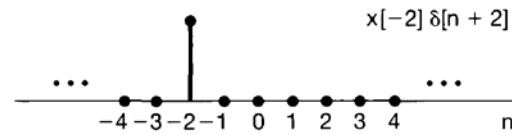
- Se considerarmos cada um dos impulsos individuais como impulsos unitários $\delta[n]$ deslocados no tempo e multiplicados pelo valor de $x[n]$ nesse instante. Por exemplo:

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

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

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

Sistemas Discretos LTI



Sistemas Discretos LTI

- A soma dos sinais das 5 figuras anteriores para valores de n entre -2 e +2 é igual a $x[n]$, ou seja:

$$x[n] = \dots + x[-3]\delta[n+3] + x[-2]\delta[n+2] + x[-1]\delta[n+1] + x[0]\delta[n] \\ + x[1]\delta[n-1] + x[2]\delta[n-2] + x[3]\delta[n-3] + \dots$$

- Para cada valor de n apenas um dos termos da equação é diferente de zero e a amplitude de cada impulso é igual a $x[n]$

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

Sistemas Discretos LTI

- A expressão anterior corresponde a representar uma sequência arbitrária através de uma combinação linear de impulsos unitários deslocados de $[n-k]$, onde os pesos são $x[k]$
- Consideremos $x[n] = u[n]$ – Degrau Unitário
- Como:
 - $u[k] = 0$ para $k < 0$ e $u[k] = 1$ para $k \geq 0$, temos:

$$u[n] = \sum_{k=0}^{+\infty} \delta[n - k]$$



Sistemas Discretos LTI

- A equação:

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

- representa a propriedade de deslocamento (*shifting property*) do impulso discreto unitário
- esta expressão será usada em sistemas LTI de tempo discreto para a representação destes sinais através de uma convolução
- $x[n]$ é a sobreposição de um conjunto simples de funções elementares: impulsos unitários $\delta[n-k]$ deslocados de k

Sistemas Discretos LTI

- A resposta de um sistema linear a $x[n]$ será a sobreposição das respostas ponderadas do sistema a cada um destes impulsos
- Além disso, a propriedade da invariância no tempo diz-nos que as respostas aos impulsos unitários deslocados no tempo são simplesmente versões deslocadas no tempo
- A representação através de uma convolução para sistemas de tempo discreto lineares e invariantes resulta da união desses dois factores

Sistemas Discretos LTI

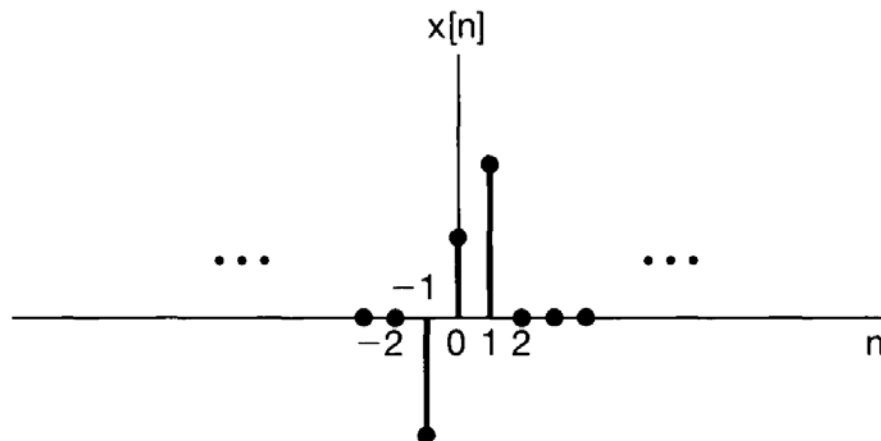
- Seja agora $h_k[n]$ a resposta do sistema linear ao impulso unitário deslocado $\delta[n - k]$
- A partir da propriedade da sobreposição de um sistema linear, a resposta $y[n]$ do sistema à entrada $x[n]$ é simplesmente a combinação linear ponderada dessas respostas básicas:

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

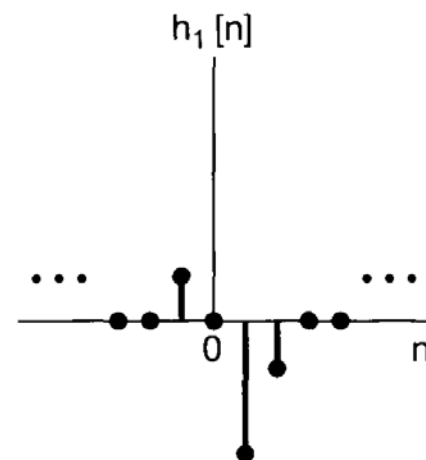
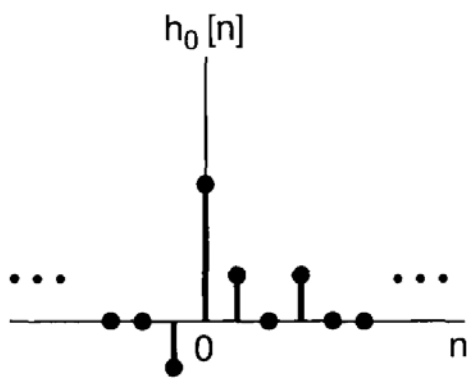
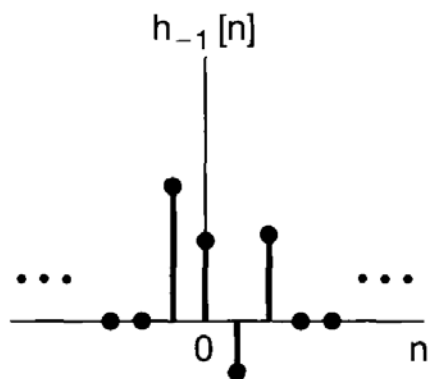
Sistemas Discretos LTI

- Assim, de acordo com a equação anterior, se conhecermos a resposta de um sistema linear ao conjunto de impulsos unitários deslocados, podemos construir a resposta a uma entrada arbitrária
- Uma interpretação da equação anterior é mostrada na figura seguinte

Sistemas Discretos LTI



(a)



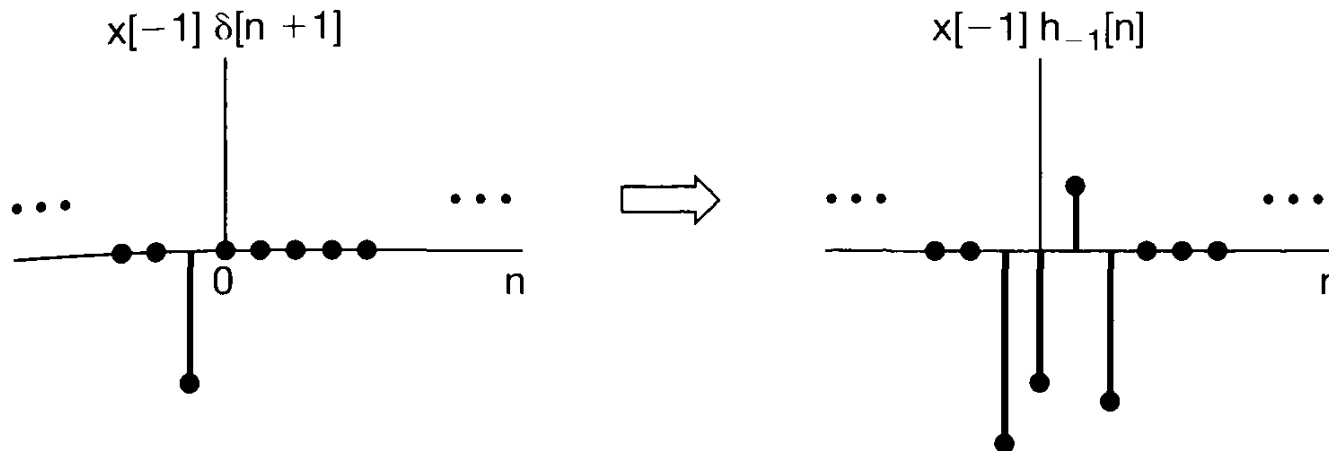
(b)

Sistemas Discretos LTI

- O sinal $x[n]$ é aplicado como entrada de um sistema linear em que $h_{-1}[n]$, $h_0[n]$ e $h_1[n]$ são as respostas aos sinais $\delta[n+1]$, $\delta[n]$ e $\delta[n-1]$, respectivamente
- Como $x[n]$ pode ser obtido através da combinação linear de $\delta[n+1]$, $\delta[n]$ e $\delta[n-1]$, o t. sobreposição permite determinar a resposta a $x[n]$ como uma combinação linear das respostas aos impulsos individuais deslocados

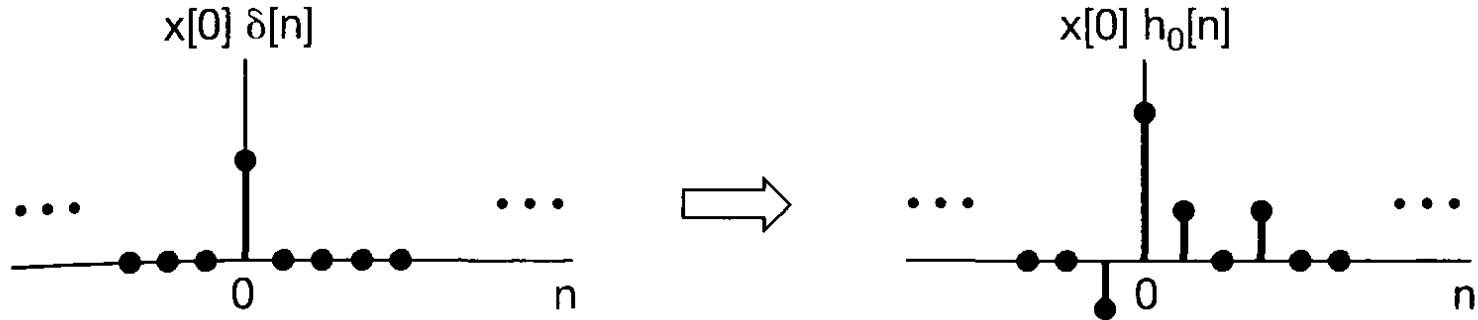
Sistemas Discretos LTI

- O impulso $x[-1]$ deslocado pertencente a $x[n]$ é ilustrado no lado esquerdo da figura e a resposta é mostrada no lado direito



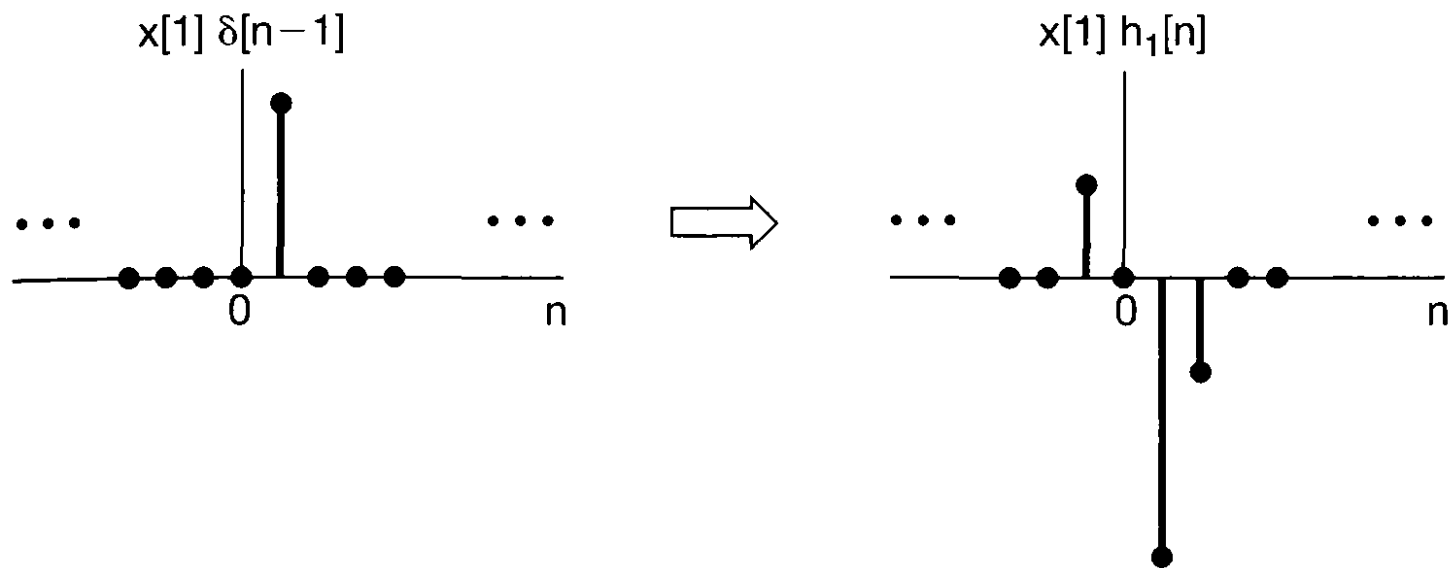
Sistemas Discretos LTI

- O impulso $x[0]$ deslocado pertencente a $x[n]$ é ilustrado no lado esquerdo da figura e a resposta é mostrada no lado direito



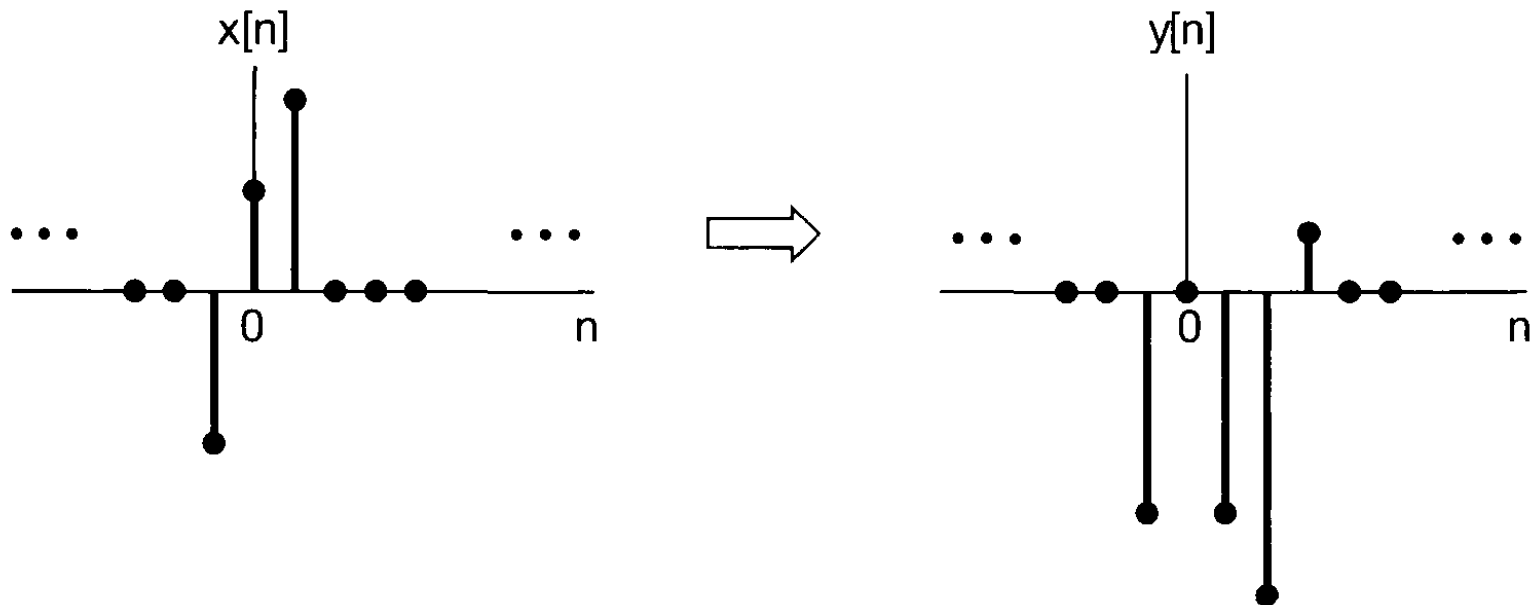
Sistemas Discretos LTI

- O impulso $x[1]$ deslocado pertencente a $x[n]$ é ilustrado no lado esquerdo da figura e a resposta é mostrada no lado direito



Sistemas Discretos LTI

- Finalmente $y[n]$ será obtido através da soma das contribuições anteriores:



Sistemas Discretos LTI

- Em geral as respostas $h_k[n]$ não precisam de estar relacionadas entre si para diferentes valores de k
- No entanto, se o sistema linear também é invariante no tempo, as respostas aos impulsos unitários com deslocamento no tempo são todas versões com deslocamento no tempo

Sistemas Discretos LTI

- Especificamente, como $\delta[n-k]$ é uma versão de $\delta[n]$ com desvio de tempo, a resposta $h_k[n]$ é uma versão com desvio no tempo de $h_0[n]$, ou seja:

$$h_k[n] = h_0[n - k]$$

- Ou seja, $h[n]$ é a saída do sistema LTI quando $\delta[n]$ é a entrada. Então, para um sistema LTI:

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

Sistemas Discretos LTI

- O resultado anterior é chamado de soma de convolução ou soma de sobreposição

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

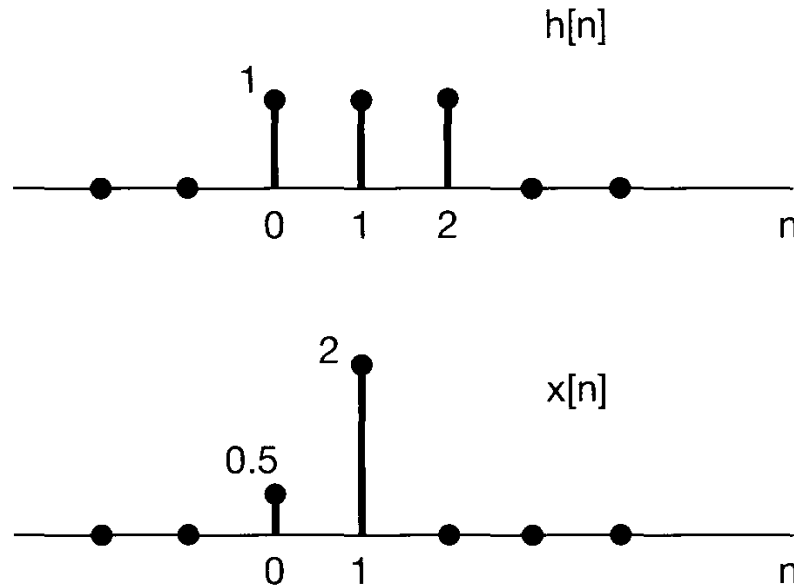
$$y[n] = x[n] * h[n]$$

Sistemas Discretos LTI

- A equação anterior define a resposta de um sistema LTI a uma entrada arbitrária, em função da resposta do sistema ao impulso unitário
- Deste modo, um sistema LTI é completamente caracterizado pela sua resposta a um único sinal - $\delta[n]$
- A resposta à entrada $x[k]$ no instante de tempo k é $x[k].h[n-k]$
 - é uma versão deslocada e escalada (um "eco") de $h[n]$
 - o resultado real é a sobreposição de todas essas respostas

Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Considere um sistema LTI com resposta impulsional $h[n]$ e entrada $x[n]$ definidas em baixo:



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Como apenas $x[0]$ e $x[1]$ são diferentes de 0, a equação:

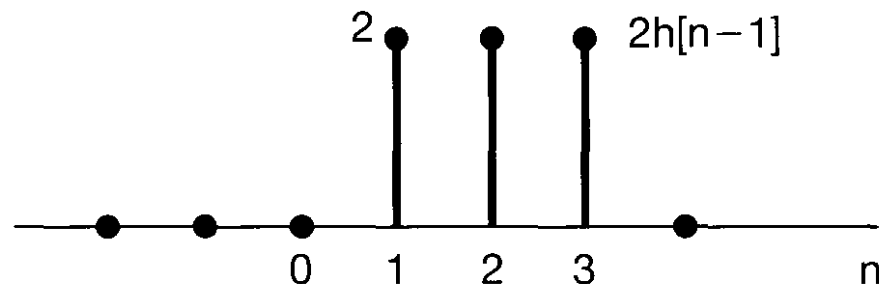
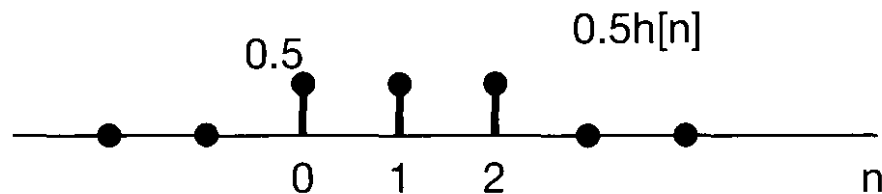
$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k]h[n-k]$$

- fica reduzida a:

- $y[n] = x[0].h[n-0] + x[1].h[n-1] = 0.5h[n] + 2h[n-1]$

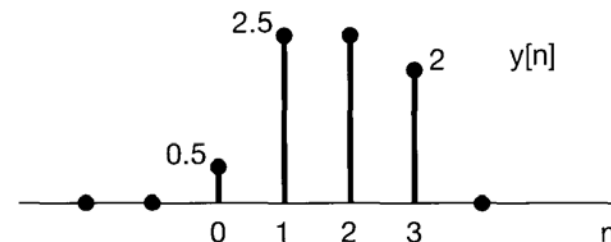
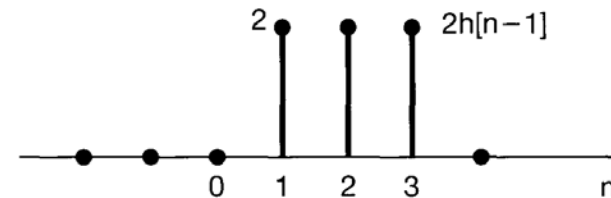
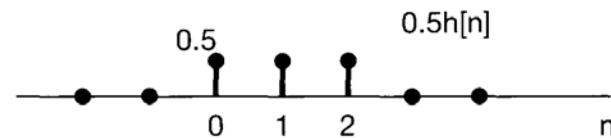
Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - As sequências $0.5h[n]$ e $2h[n-1]$ são dois ecos da resposta ao impulso necessárias para a sobreposição envolvida na geração de $y[n]$



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Somando os dois ecos para cada valor de n , obtemos $y[n]$



Sistemas Discretos LTI

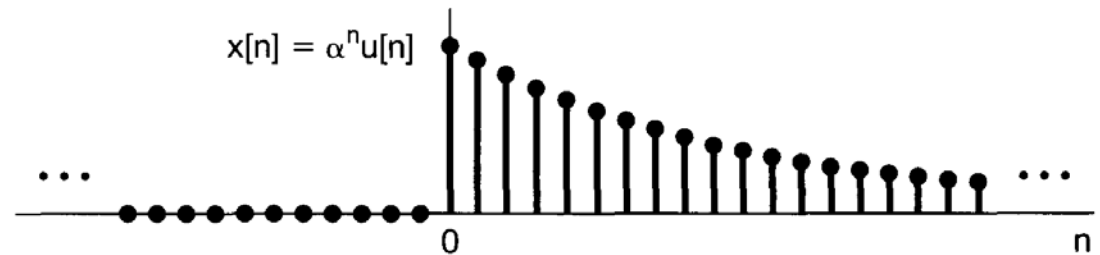
- Exemplo:

- Considere uma entrada $x[n]$ e o impulso unitário $h[n]$ dados por:

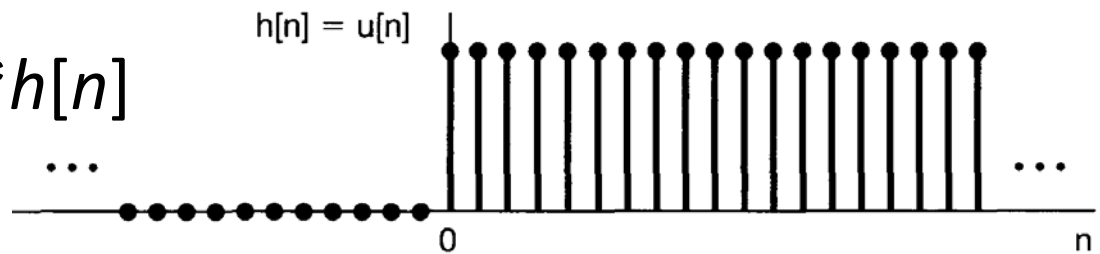
- $x[n] = \alpha^n u[n]$

- $h[n] = u[n]$

- $0 < \alpha < 1$

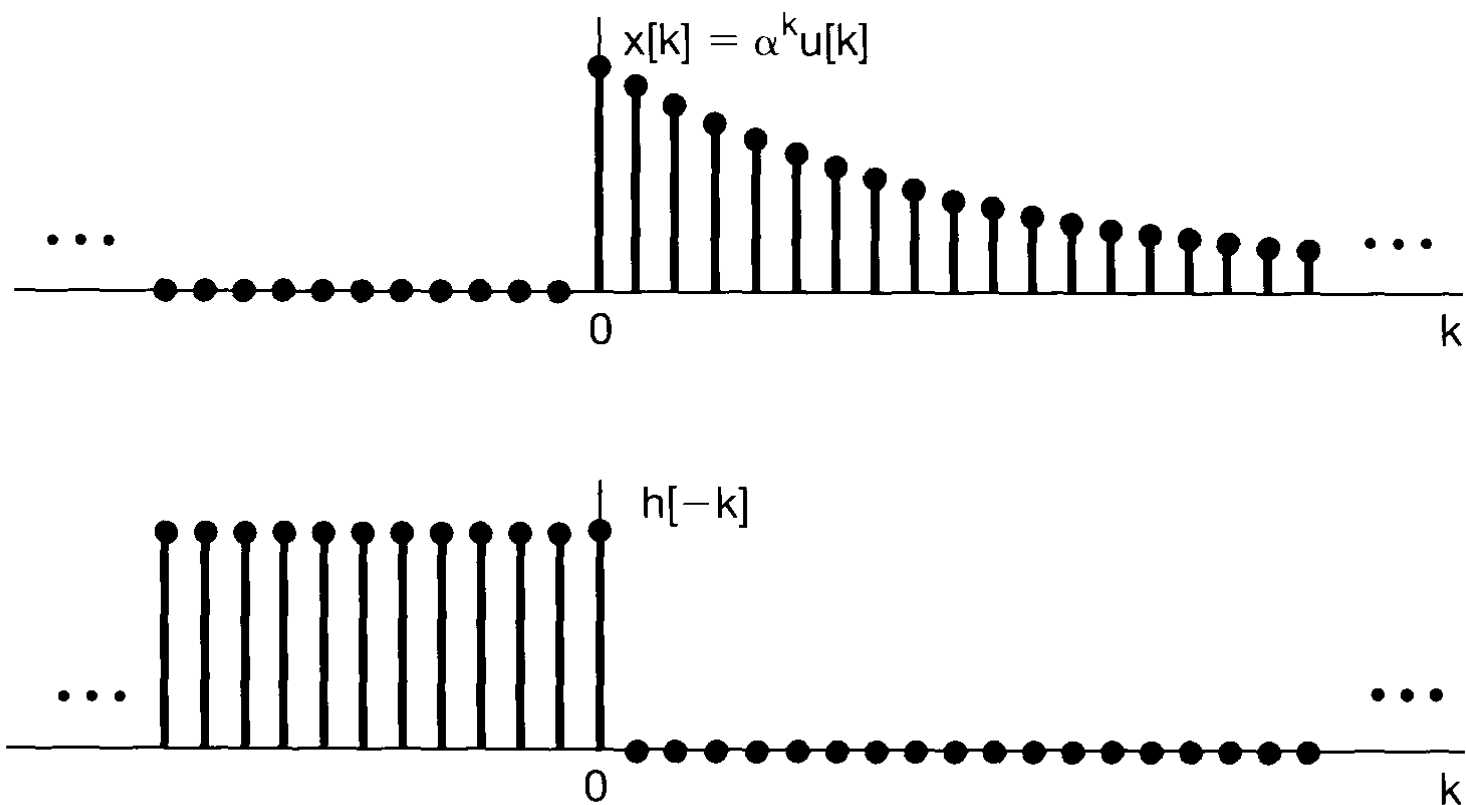


- Calcular $x[n] * h[n]$



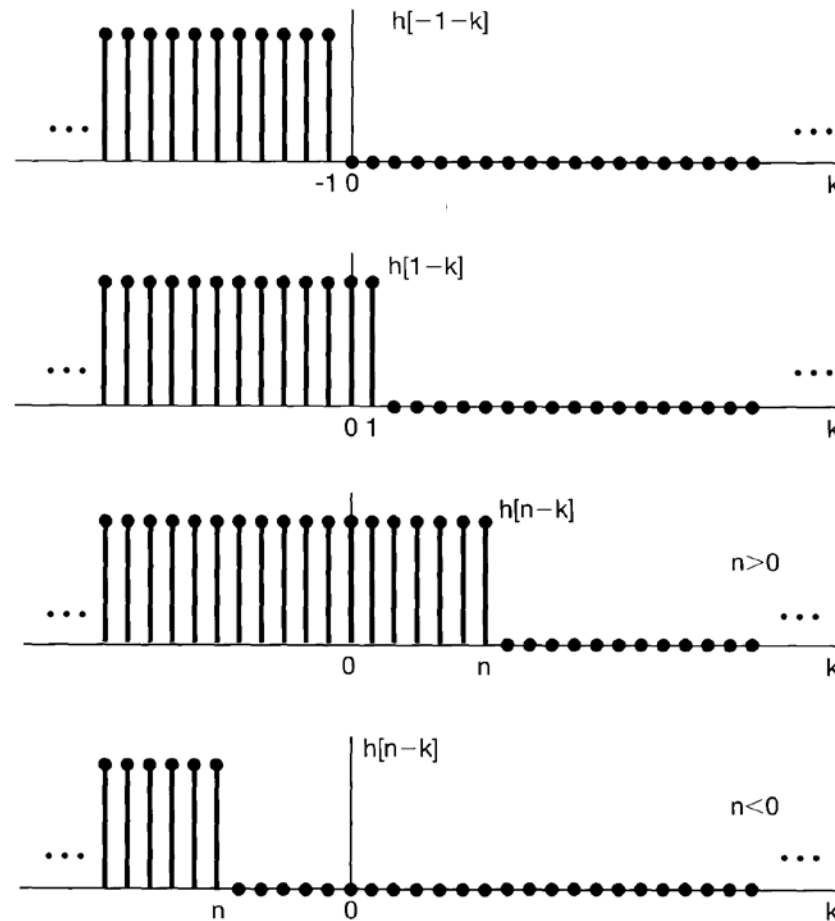
Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:

- Para $n < 0$, $x[k].h[n-k]=0$ para todos os valores de k

- portanto: $y[n] = 0$ para $n < 0$

- Para $n \geq 0$:

$$x[k]h[n - k] = \begin{cases} \alpha^k, & 0 \leq k \leq n \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

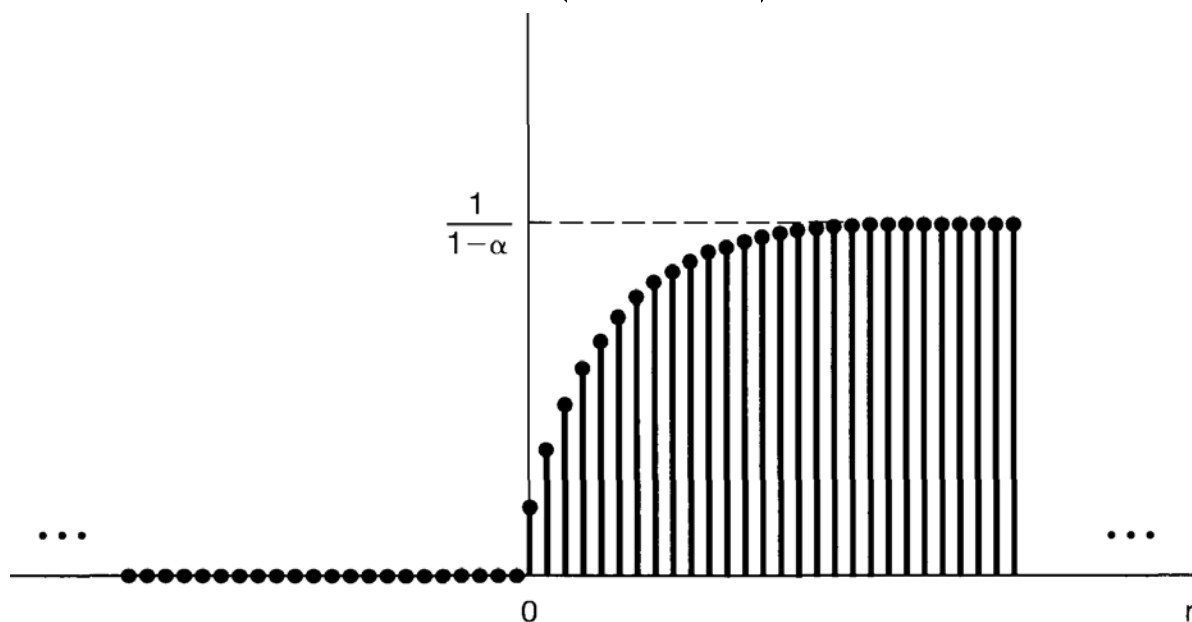
- e:

$$y[n] = \sum_{k=0}^n \alpha^k = \frac{1 - \alpha^{n+1}}{1 - \alpha}$$

Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Finalmente:

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



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Calcular a convolução das sequências seguintes:

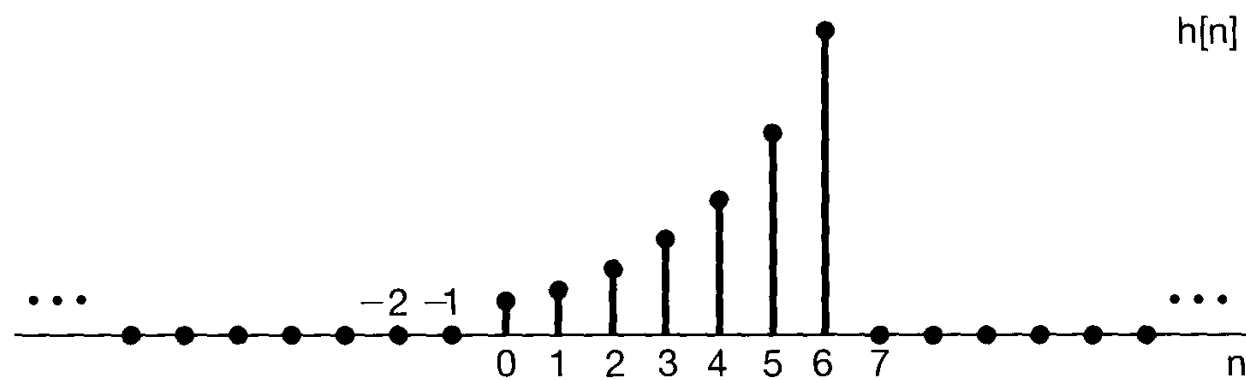
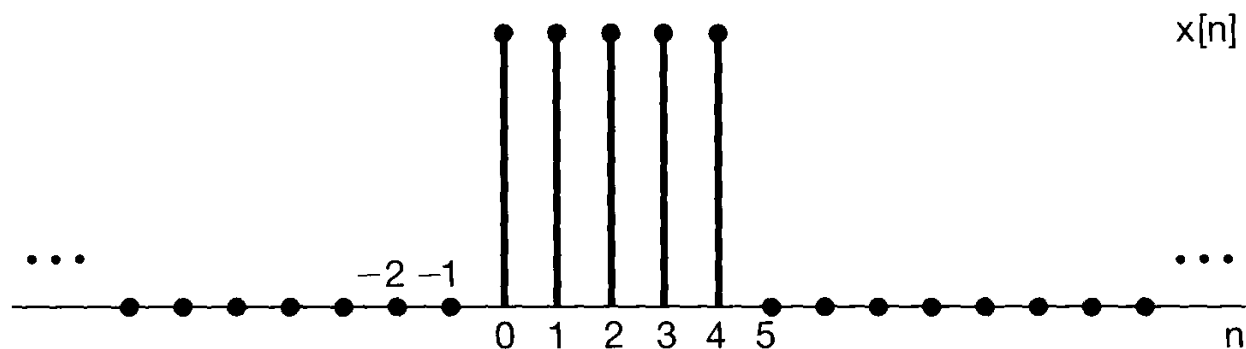
$$x[n] = \begin{cases} 1, & 0 \leq n \leq 4 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$h[n] = \begin{cases} \alpha^n, & 0 \leq n \leq 6 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$|\alpha| > 1$$

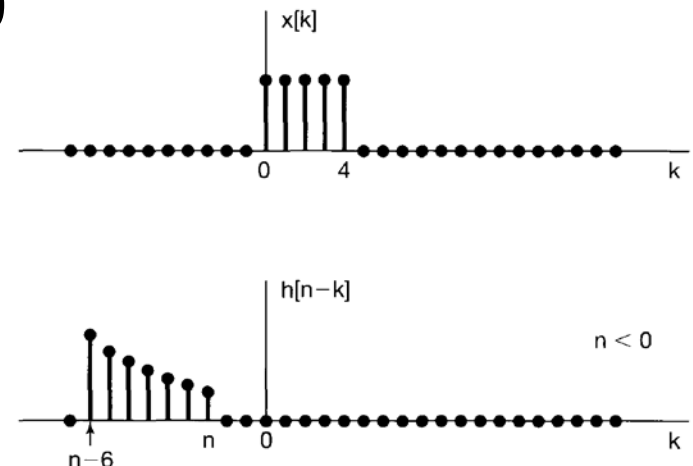
Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:



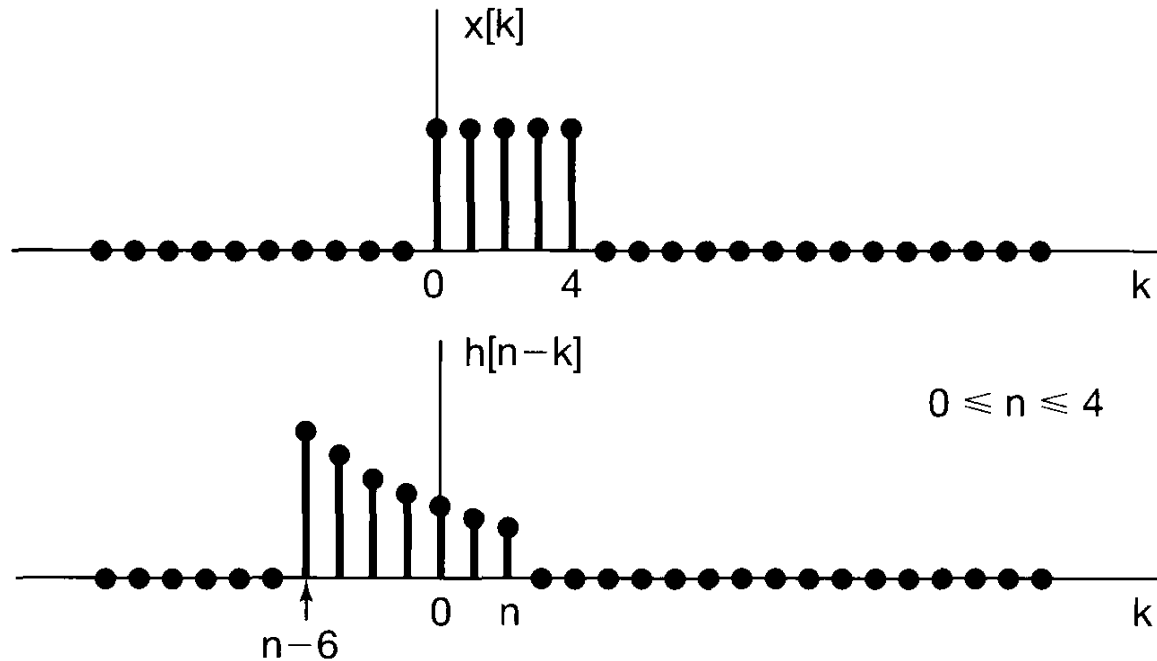
Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Para calcular a convolução, é conveniente considerar cinco intervalos separados para n
 - **Intervalo 1:** Para $n < 0$, não há sobreposição entre as partes diferentes de zero de $x[k]$ e $h[n - k]$ e, conseqüentemente, $y[n] = 0$



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - **Intervalo 2:** Para $0 \leq n \leq 4$



$$x[k]h[n-k] = \begin{cases} \alpha^{n-k}, & 0 \leq k \leq n \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

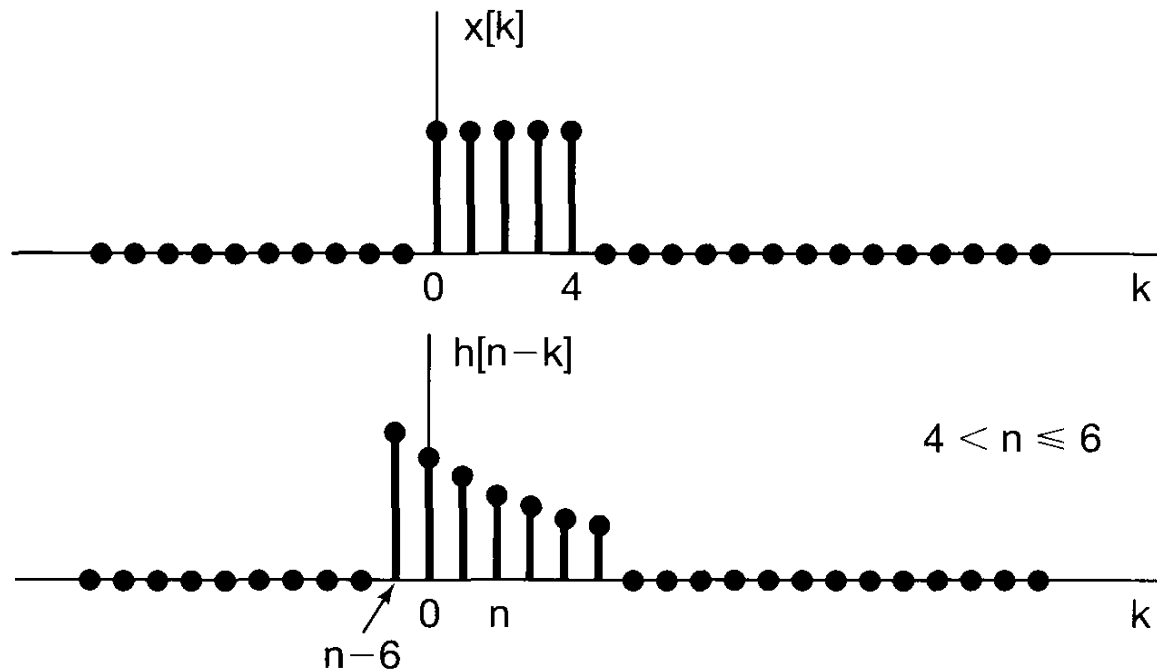
Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - **Intervalo 2:** Assim, o valor de $y[n]$ é:

$$y[n] = \sum_{r=0}^n \alpha^r = \frac{1 - \alpha^{n+1}}{1 - \alpha}$$

Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - **Intervalo 3:** Para $n > 4$ e $n - 6 \leq 0 \rightarrow 4 < n \leq 6$



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - **Intervalo 3:** Neste intervalo temos:

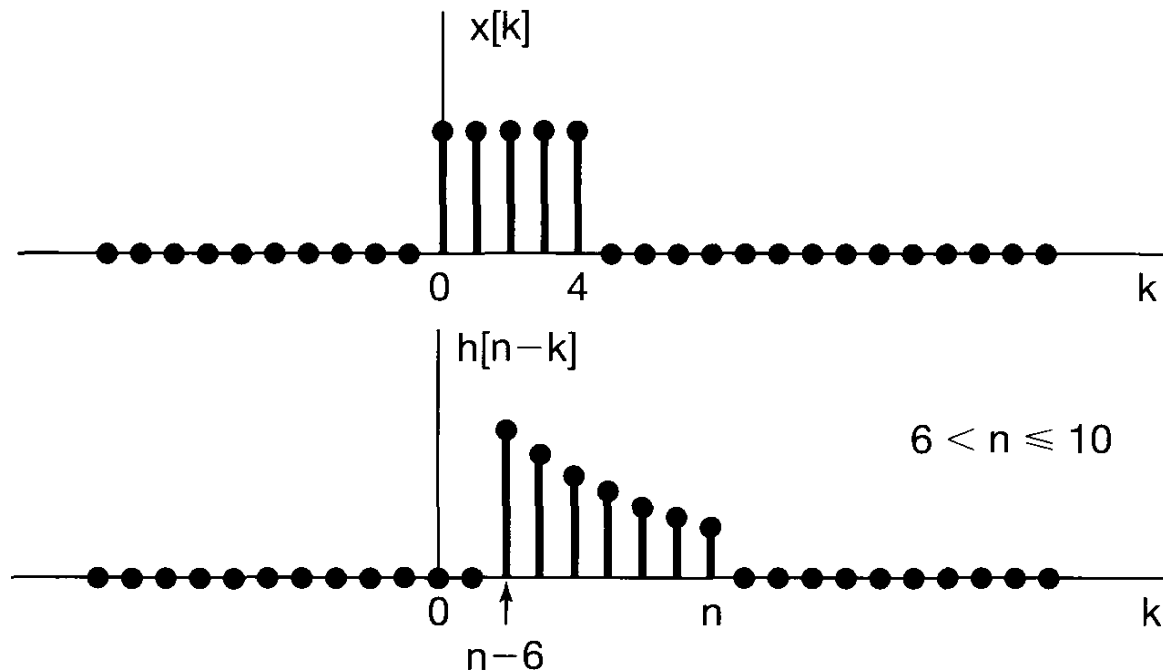
$$y[n] = \sum_{k=0}^4 \alpha^{n-k}$$

- Usando a expressão da progressão geométrica:

$$y[n] = \alpha^n \sum_{k=0}^4 (\alpha^{-1})^k = \alpha^n \frac{1 - (\alpha^{-1})^5}{1 - \alpha^{-1}} = \frac{\alpha^{n-4} - \alpha^{n+1}}{1 - \alpha}$$

Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - **Intervalo 4:** Para $n > 6$ e $n - 6 \leq 4 \rightarrow 6 < n \leq 10$



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - **Intervalo 4:** Neste intervalo temos:

$$x[k]h[n-k] = \begin{cases} \alpha^{n-k}, & (n-6) \leq k \leq 4 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$y[n] = \sum_{k=n-6}^4 \alpha^{n-k}$$

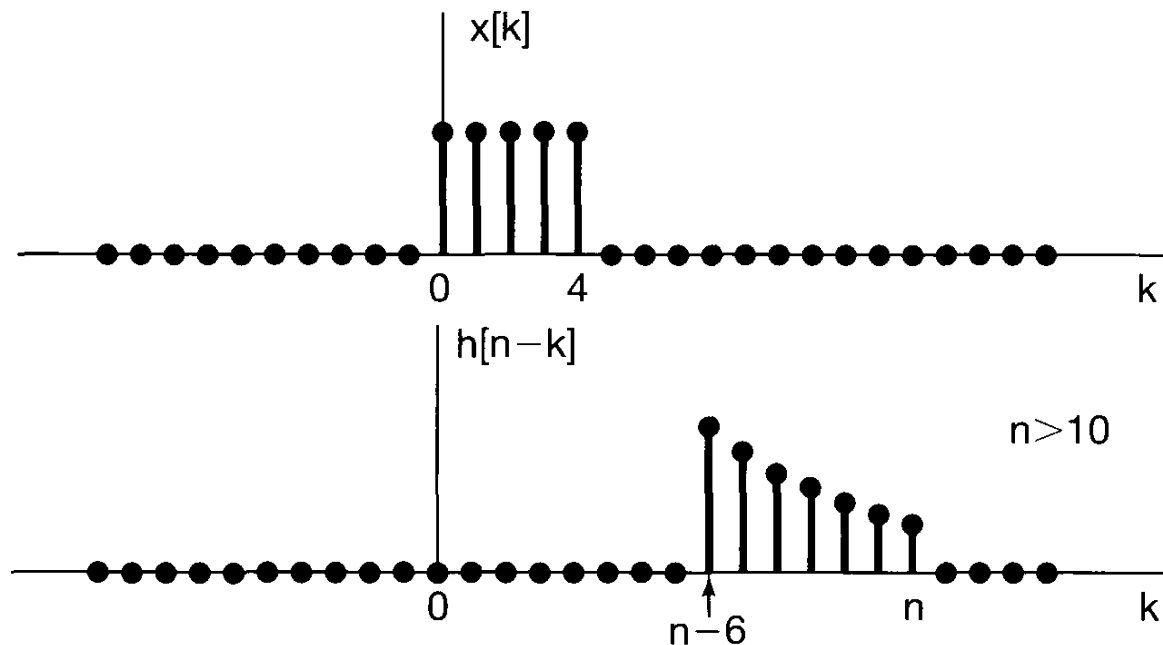
- Usando a expressão da progressão geométrica:

$$y[n] = \sum_{r=0}^{10-n} \alpha^{6-r} = \alpha^6 \sum_{r=0}^{10-n} (\alpha^{-1})^r = \alpha^6 \frac{1 - \alpha^{n-11}}{1 - \alpha^{-1}} = \frac{\alpha^{n-4} - \alpha^7}{1 - \alpha}$$

- Com: $r = k - n + 6$

Sistemas Discretos LTI

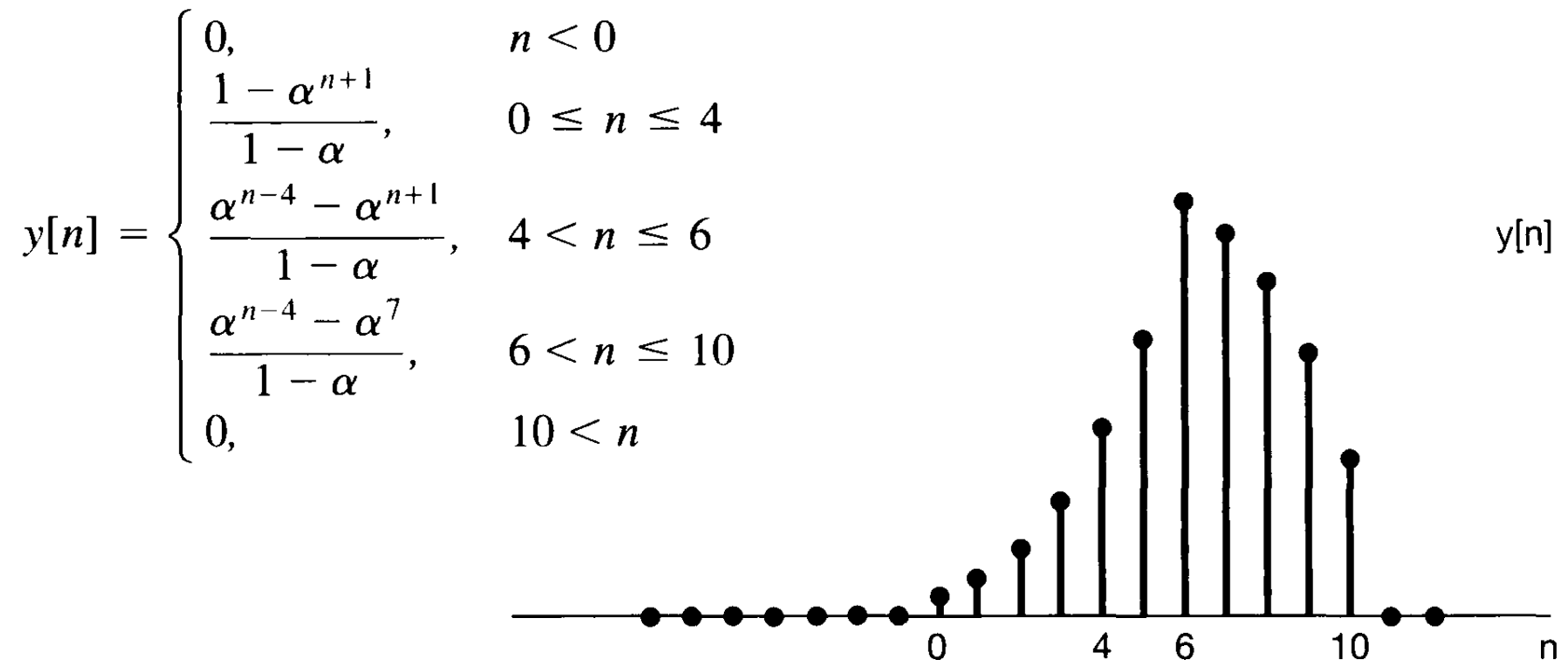
- Exemplo:
 - Intervalo 5: Para $n - 6 > 4 \rightarrow n > 10$



- Não existe sobreposição, logo: $y[n] = 0$

Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Assim, em resumo temos:

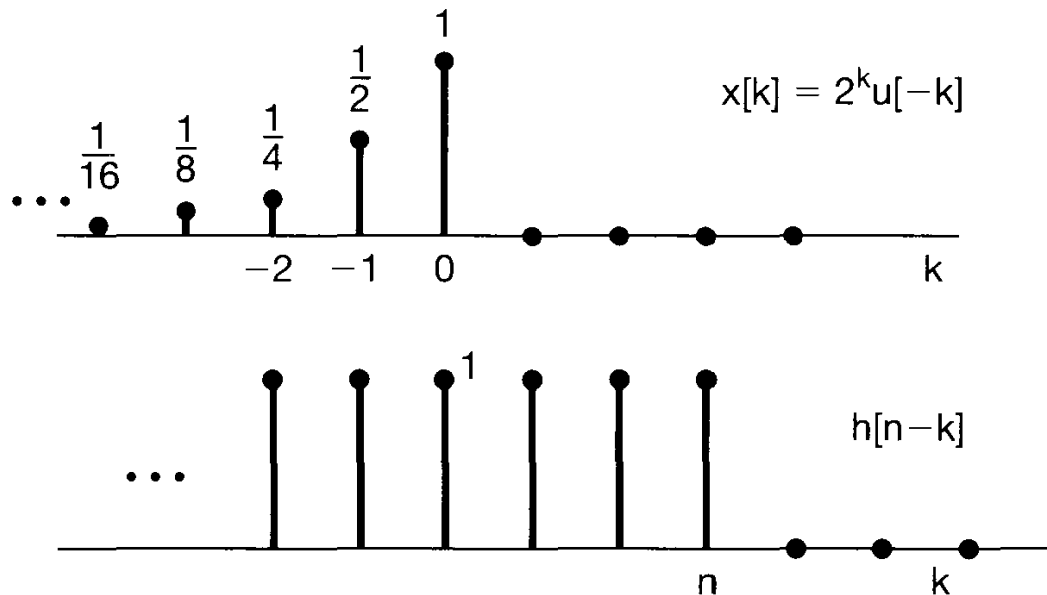


Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Calcular a convolução das sequências seguintes:

$$x[n] = 2^n u[-n],$$

$$h[n] = u[n].$$



Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - $x[k] = 0$ para $k > 0$ e $h[n - k] = 0$ para $k > n$
 - Também se observa que, independentemente do valor de n , a sequência $x[k].h[n-k]$ apresenta sempre amostras diferentes de zero ao longo do eixo k
 - Assim, para $n \geq 0$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^0 x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^0 2^k$$

Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Para avaliar o valor da expressão anterior usa-se:

$$\sum_{k=0}^{\infty} \alpha^k = \frac{1}{1 - \alpha}, \quad 0 < |\alpha| < 1$$

- Fazendo a mudança de variável: $r = -k$, fica:

$$\sum_{k=-\infty}^0 2^k = \sum_{r=0}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^r = \frac{1}{1 - (1/2)} = 2$$

- $y[n]$ é sempre constante para $n \geq 0$

Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:

- Para $n < 0$, $x[k].h[n-k]$ tem valores diferentes de 0 para $k \leq n$

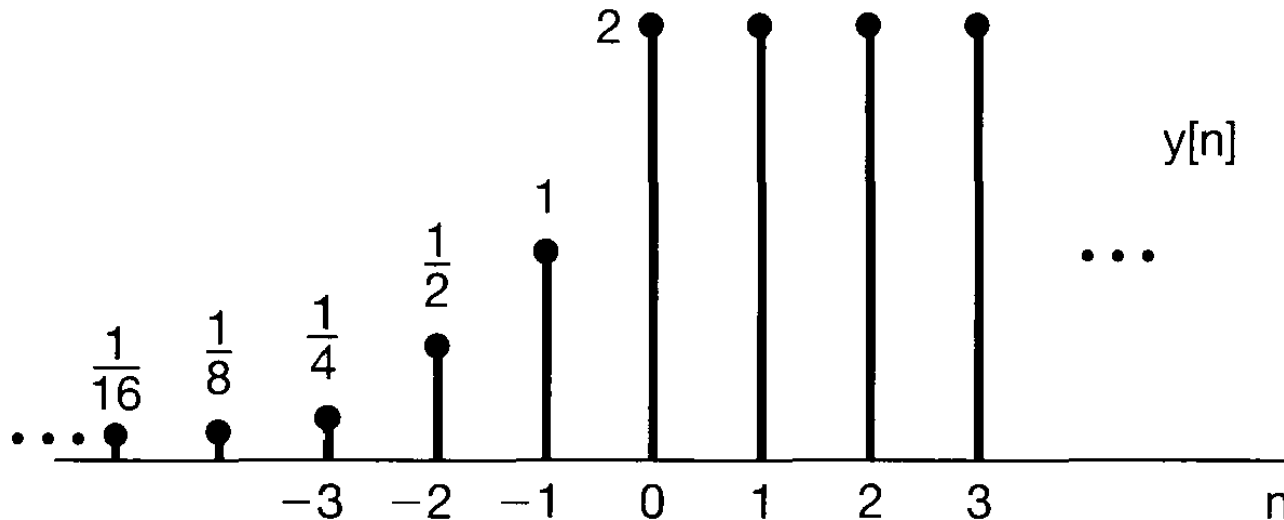
$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^n 2^k$$

- Fazendo mudança de variável $l = -k$ e $m = l + n$

$$y[n] = \sum_{l=-n}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^l = \sum_{m=0}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^{m-n} = \left(\frac{1}{2}\right)^{-n} \sum_{m=0}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^m = 2^n \cdot 2 = 2^{n+1}$$

Sistemas Discretos LTI

- Exemplo:
 - Finalmente:
 - $y[n] = 2, n \geq 0$
 - $y[n] = 2^{n+1}, n < 0$



Sistemas Contínuos LTI

- Como já foi visto, para os sistemas LTI contínuos temos:

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau)h(t - \tau)d\tau.$$

- Em que $h(t)$ representa a resposta do sistema ao impulso de *dirac* $\delta(t)$
- Tal como em tempo discreto, um sistema LTI em tempo contínuo é completamente caracterizado pela sua resposta a um único sinal elementar, o impulso unitário $\delta(t)$

Sistemas Contínuos LTI

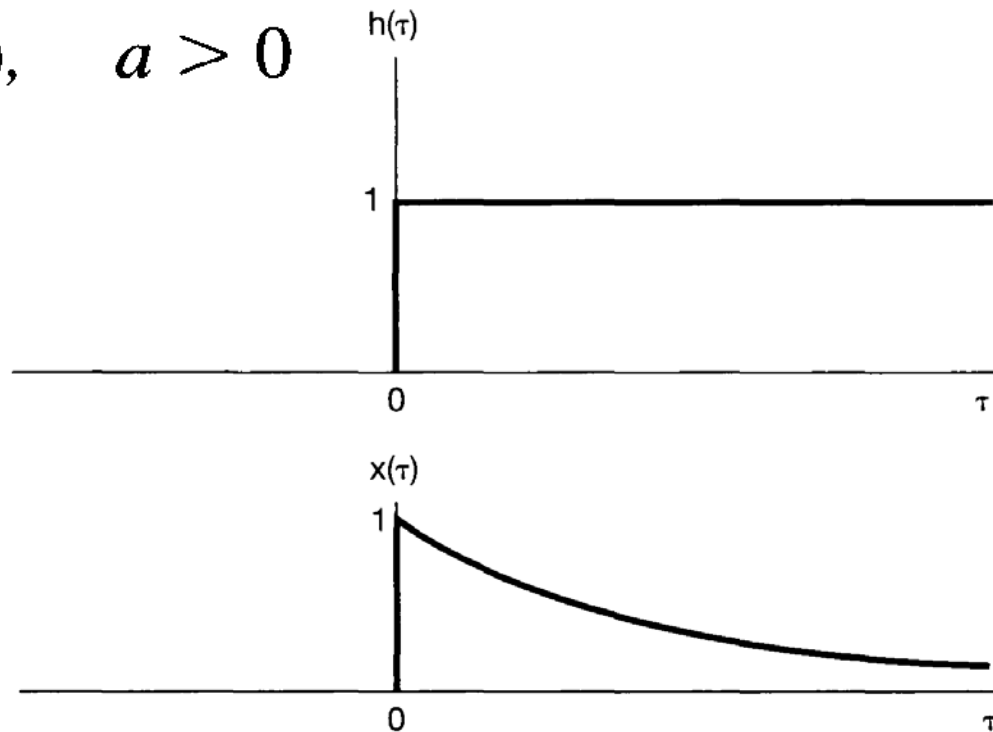
- Para calcular este integral para um valor específico de t :
 - obtemos primeiro o sinal $h(t - \tau)$ (considerando uma função de τ com t fixo) de $h(\tau)$ por uma reflexão sobre a origem
 - um deslocamento para a direita de t , se $t > 0$ ou um deslocamento para a esquerda de t , se $t < 0$
 - em seguida, multiplicamos os sinais $x(\tau)$ e $h(t - \tau)$
 - $y(t)$ é obtido através da integração do produto resultante desde $\tau = -\infty$ a $\tau = +\infty$

Sistemas Contínuos LTI

- Exemplo:
 - Calcular a convolução dos sinais seguintes:

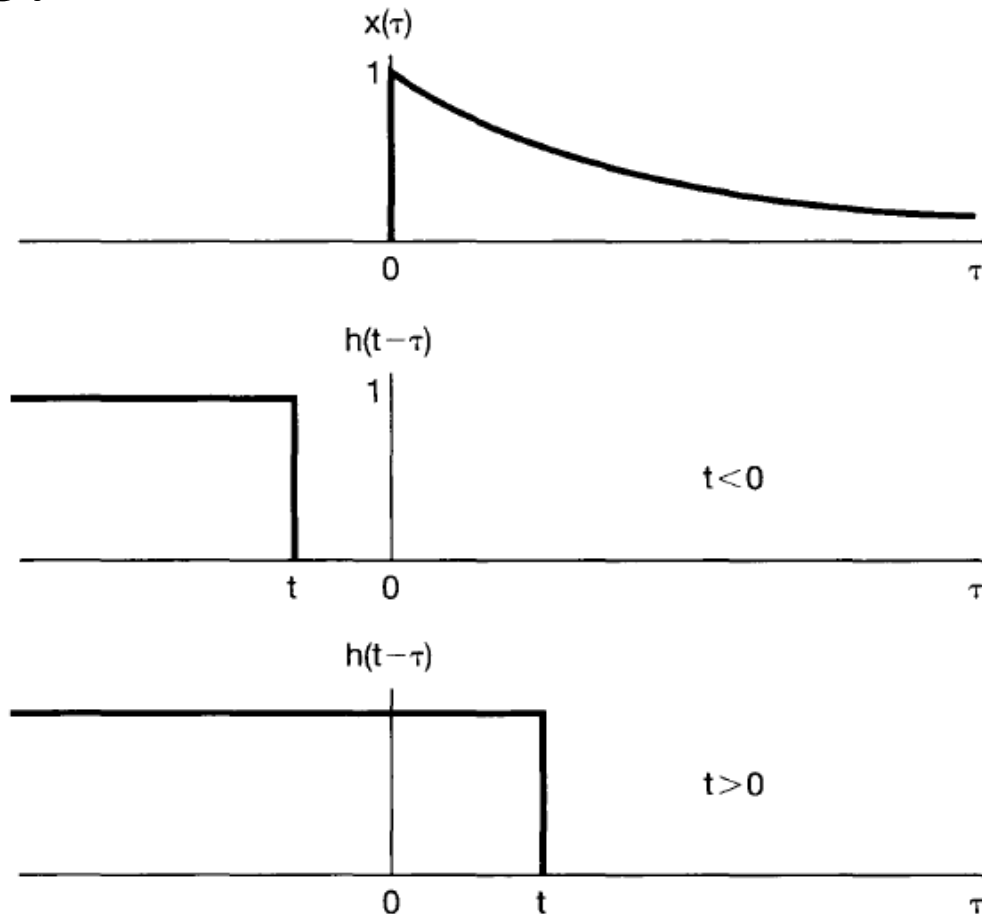
$$x(t) = e^{-at}u(t), \quad a > 0$$

$$h(t) = u(t)$$



Sistemas Contínuos LTI

- Exemplo:



Sistemas Contínuos LTI

- Exemplo:
 - A partir da figura, vemos que para $t < 0$, o produto de $x(\tau)$ e $h(t - \tau)$ é zero e, conseqüentemente, $y(t)$ é zero
 - Para $t > 0$:

$$x(\tau)h(t - \tau) = \begin{cases} e^{-a\tau}, & 0 < \tau < t \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

Sistemas Contínuos LTI

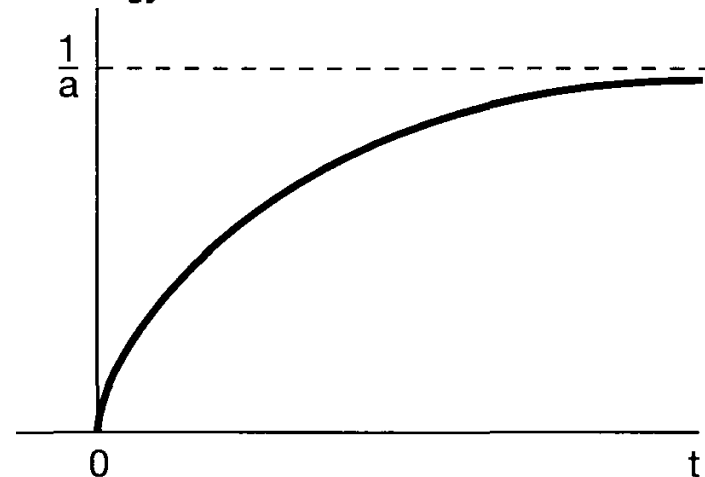
- Exemplo:

- Assim, para $t > 0$:

$$\begin{aligned} y(t) &= \int_0^t e^{-a\tau} d\tau = -\frac{1}{a} e^{-a\tau} \Big|_0^t \\ &= \frac{1}{a} (1 - e^{-at}) \end{aligned}$$

- E, finalmente:

$$y(t) = \frac{1}{a} (1 - e^{-at}) u(t)$$

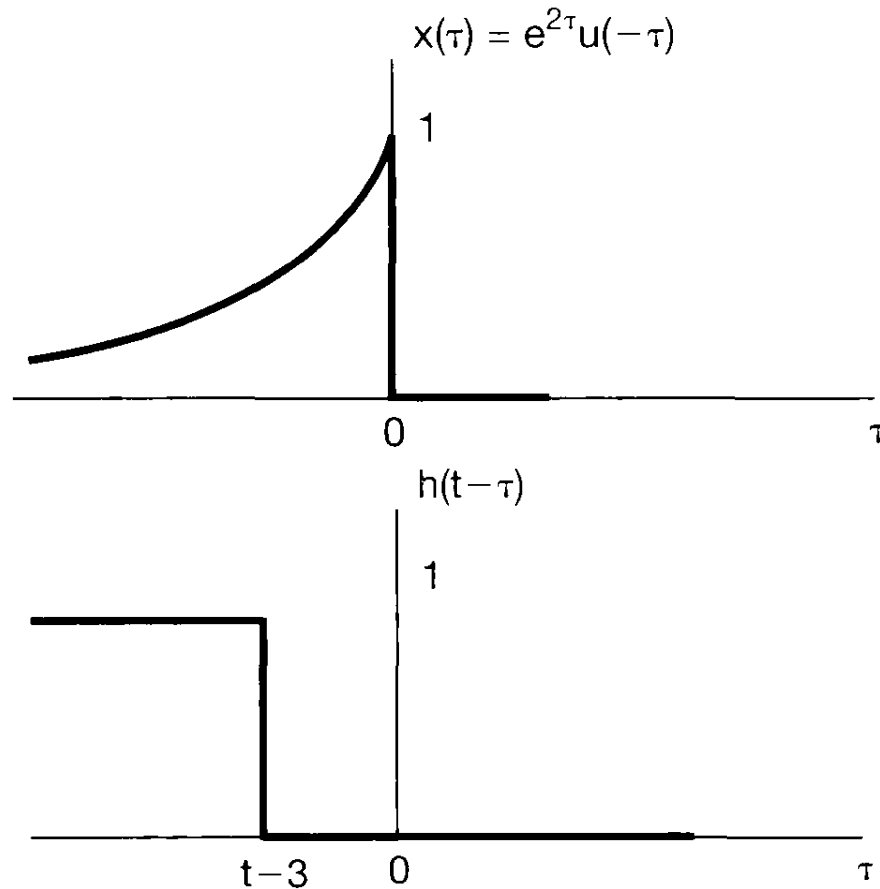


Sistemas Contínuos LTI

- Exemplo:
 - Calcular a convolução dos sinais seguintes:
 - $x(t) = e^{2t} \cdot u(-t)$
 - $h(t) = u(t - 3)$

Sistemas Contínuos LTI

- Exemplo:



Sistemas Contínuos LTI

- Exemplo:

- Independentemente do valor de t , observa-se que os dois sinais têm regiões de sobreposição diferentes de zero
- Quando $t - 3 \leq 0$, o produto de $x(\tau)$ e $h(t - \tau)$ é diferente de zero para $-\infty < \tau < t - 3$, e o integral de convolução é dado por:

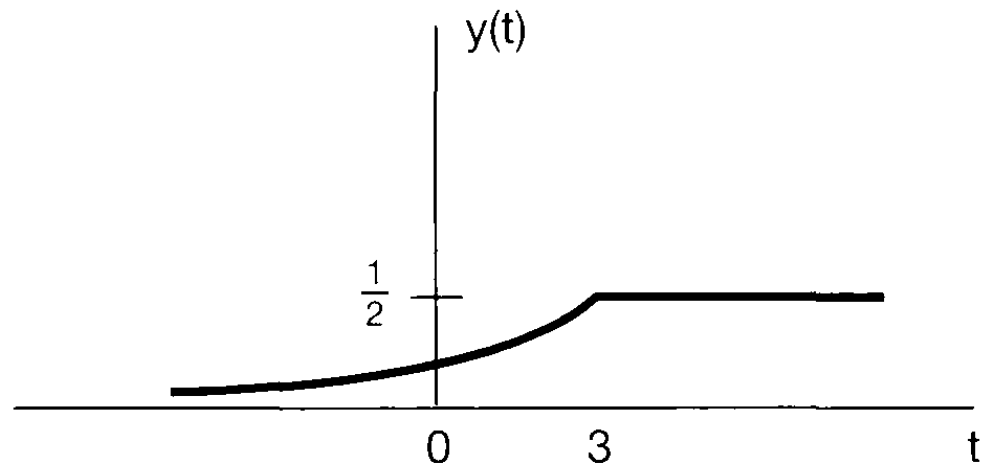
$$y(t) = \int_{-\infty}^{t-3} e^{2\tau} d\tau = \frac{1}{2} e^{2(t-3)}$$

Sistemas Contínuos LTI

- Exemplo:

- Para $t - 3 \geq 0$, o produto $x(\tau).h(t - \tau)$ é diferente de zero para $-\infty < \tau < 0$, e o integral de convolução é:

$$y(t) = \int_{-\infty}^0 e^{2\tau} d\tau = \frac{1}{2}$$



Bibliografia

- Oppenheim, A.V. , Willsky, A.S. and Young, I.T., Signals and Systems, Prentice- Hall Signal Processing Series, 1983

