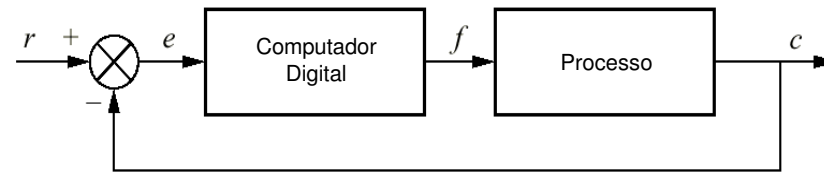
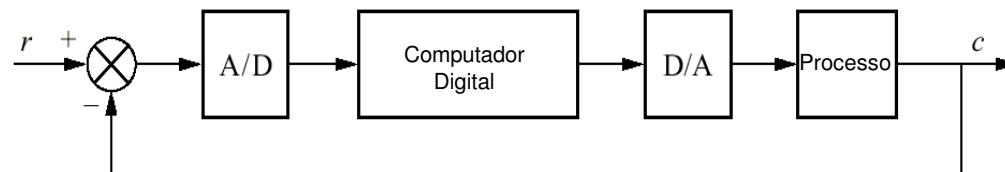


# Sistemas Discretos no tempo

### Sistema de controle por computador



(a)

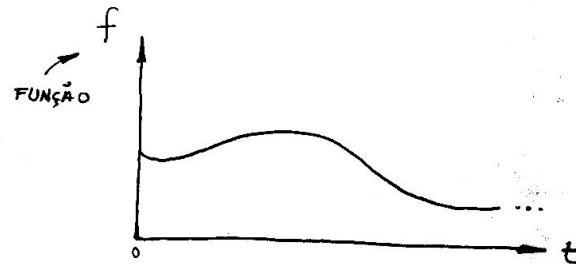


(b)

## 1 - INTRODUÇÃO

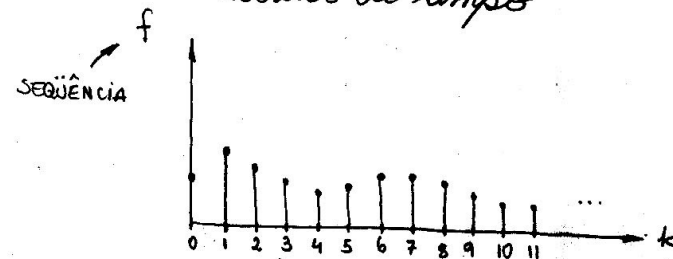
### a) Sistemas contínuos no tempo

- Sistemas dinâmicos em que as variáveis podem mudar continuamente (a qualquer instante) no tempo.



b) Sistemas discretos no tempo

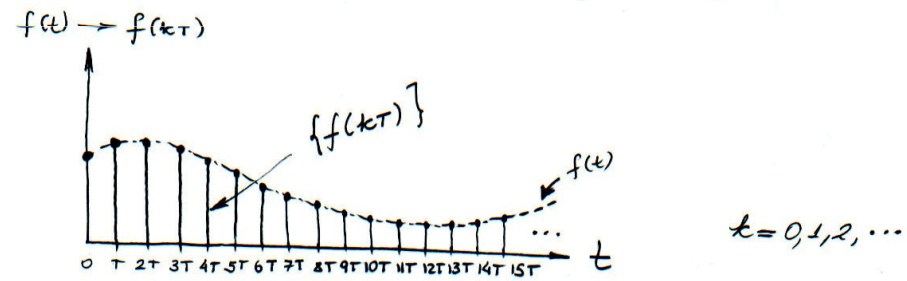
- Sistemas dinâmicos em que uma ou mais variáveis podem mudar apenas em instantes discretos de tempo



CASO ESPECIAL :

Sistemas a dados amostrados

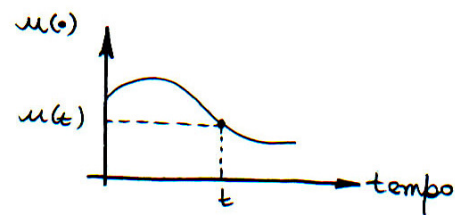
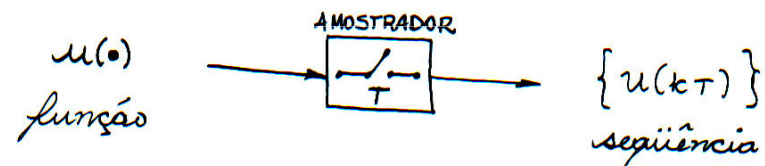
Sinal contínuo (função  $f(t)$ )  $\xrightarrow[\text{NO TEMPO}]{\text{DISCRETIZAÇÃO}}$  sinal discreto (seqüência  $f(kT)$ )



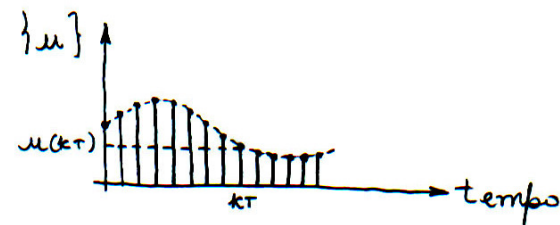
## 2 - AMOSTRAGEM E DIGITALIZAÇÃO

### a) Amostragem

- Transformação de um sinal contínuo (no tempo) em um sinal discreto (no tempo)



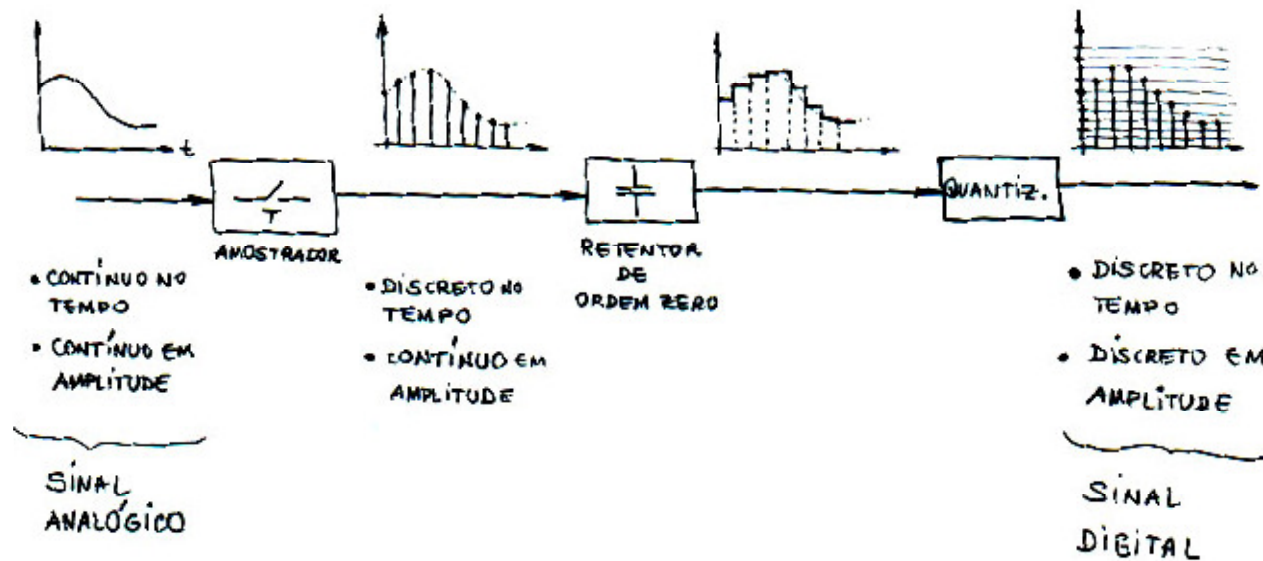
- CONTÍNUO NO TEMPO
- CONTÍNUO EM AMPLITUDE



- DISCRETO NO TEMPO
- CONTÍNUO EM AMPLITUDE

## b) Digitalização

$= (\text{Amostragem} + \text{retenção} + \text{quantização}) \rightarrow \text{CONVERSÃO A/D}$   
(DESCRIÇÃO FUNCIONAL E NÃO ESTRUTURAL)



## - NATUREZA DOS SISTEMAS DISCRETOS

### a. Sistemas com amostragem inerente (discretos por natureza)

- Devido à operação sequencial

Ex: Algoritmos computacionais

- Devido à medição

Ex: Instrumentos para meteorologia, radar.

- Devido à operação

Ex: Motores de combustão interna, circuitos com tiristores.



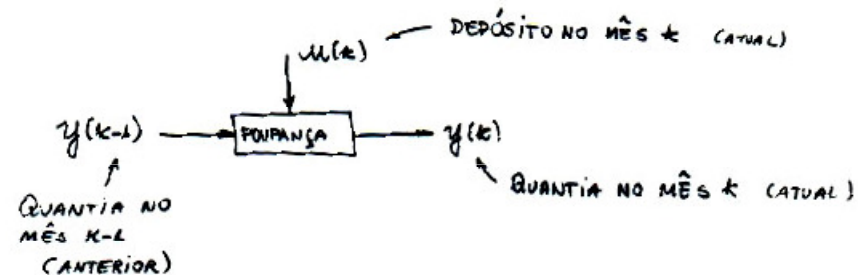
b. Sistemas com amostragem intencional

- Devido à conveniência : simulação digital
- Devido à interconexão de sistemas contínuos e discretos : controle de processos físicos por computador

#### 4 - EXEMPLOS DE SISTEMAS DISCRETOS (MODELOS MATEMÁTICOS)

a) POUPANÇA (processo econômico) (Amortizemto inerte)  
(INTRINSECAMENTE DISCRETO)

$q$  = taxa de juros (%) (CONSTANTE)



$$y(k) = \left(1 + \frac{q}{100}\right) y(k-1) + u(k)$$

$\left\{ \begin{array}{l} y \rightarrow \text{variável de saída} \\ u \rightarrow \text{variável de entrada} \end{array} \right.$

$$y(k) - \left(1 + \frac{q}{100}\right) y(k-1) = u(k)$$

$$y(k) + a_1 y(k-1) = b_0 u(k) \quad \left\{ \begin{array}{l} a_1 = -\left(1 + \frac{q}{100}\right) \\ b_0 = 1 \end{array} \right.$$

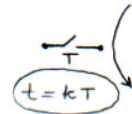
EQ. DISCRETA

b) ALGORITMO DE INTEGRAÇÃO NUMÉRICA (Amostragem intencional)

$$\frac{dy(t)}{dt} = u(t) \quad y(0) = 0 \quad u(t) = 0 \text{ p/ } t < 0$$

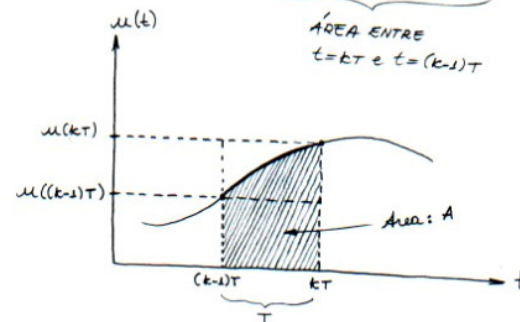
↓

$$y(t) = \int_0^t u(\tau) d\tau \quad (\text{discretizando com período de amostragem } T \text{ constante} \rightarrow t = kT) \quad (k=0,1,2,\dots)$$



$$y(kT) = \int_0^{kT} u(\tau) d\tau = \underbrace{\int_0^{(k-1)T} u(\tau) d\tau}_{y((k-1)T)} + \int_{(k-1)T}^{kT} u(\tau) d\tau$$

$$y(kT) = y((k-1)T) + \underbrace{\int_{(k-1)T}^{kT} u(\tau) d\tau}_{\text{ÁREA ENTRE } t=kT \text{ e } t=(k-1)T}$$



Como obter um valor aproximado de A a partir de  $T$ ,  $u(kT)$  e  $u((k-1)T)$  ?

1ª Aproximação : Aproximação retangular progressiva

$$A \cong T \cdot u((k-1)T)$$

$$\Rightarrow y(kT) - y((k-1)T) = T u((k-1)T)$$

2ª Aproximação : Aproximação retangular regressiva

$$A \cong T \cdot u(kT)$$

$$\Rightarrow y(kT) - y((k-1)T) = T u(kT)$$

3ª Aproximação : Aproximação trapusoidal

$$A \cong T \cdot \frac{u(kT) + u((k-1)T)}{2}$$

$$\Rightarrow y(kT) - y((k-1)T) = \frac{T}{2} u(kT) + \frac{T}{2} u((k-1)T)$$

EQUAÇÃO DISCRETA

$$y(kT) + a_1 y((k-1)T) = b_0 u(kT) + b_1 u((k-1)T)$$

$$\begin{cases} a_1 = -1 \\ b_0 = T/2 \\ b_1 = T/2 \end{cases}$$

### 5- EQUAÇÃO DE DIFERENÇAS (de ordem n)

Dada um sistema contínuo (equação diferencial)

$$\begin{aligned} \frac{d^n y(t)}{dt^n} + a_1 \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + a_2 \frac{d^{n-2} y(t)}{dt^{n-2}} + \dots + a_n y(t) = \\ = b_0 \frac{d^m u(t)}{dt^m} + b_1 \frac{d^{m-1} u(t)}{dt^{m-1}} + \dots + b_m u(t) \end{aligned}$$

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_m}{s^n + a_1 s^{n-1} + a_2 s^{n-2} + \dots + a_n}$$

(7)

Forma geral de uma "equação de diferenças" de ordem  $n$

$$\begin{aligned} & y(k) + a_1 y(k-1) + a_2 y(k-2) + \dots + a_n y(k-n) = \\ & = b_0 u(k) + b_1 u(k-1) + b_2 u(k-2) + \dots + b_m u(k-m) \end{aligned}$$

OBS :

$$y(k) + a_1 y(k-1) + a_2 y(k-2) = b_0 u(k) + b_1 u(k-1)$$

Simplificando :

$$\Delta \rightarrow \text{operador de diferença} \quad \left\{ \begin{array}{l} \Delta y(k) \triangleq y(k) - y(k-1) \rightarrow \text{diferença de 1ª ordem} \\ \Delta^2 y(k) \triangleq \Delta(\Delta y(k)) = \Delta y(k) - \Delta y(k-1) = \\ \quad = y(k) - 2y(k-1) + y(k-2) \rightarrow \text{diferença de 2ª ordem} \\ \Delta u(k) = u(k) - u(k-1) \end{array} \right.$$

$$y(k-1) = y(k) - \Delta y(k)$$

$$y(k-2) = \Delta^2 y(k) - y(k) + 2y(k-1) - 2\Delta y(k) = \Delta^2 y(k) + y(k) - 2\Delta y(k)$$

$$u(k-1) = u(k) - \Delta u(k)$$

$$\begin{aligned} \rightarrow & \left[ y(k) + a_1 y(k) - a_1 \Delta y(k) \right] + a_2 \Delta^2 y(k) + a_2 y(k) - 2a_2 \Delta y(k) \\ & = b_0 u(k) + b_1 u(k) - b_1 \Delta u(k) \end{aligned}$$

$$\Rightarrow a_2 \Delta^2 y(k) - (a_1 + 2a_2) \Delta y(k) + (1 + a_1 + a_2) y(k) = -b_1 \Delta u(k) + (b_0 + b_1) u(k)$$

↑  
Equações de diferenças propriamente ditas

- EQ's DE DIFERENÇAS PODEM SER RESOLVIDAS POR RECORRÊNCIA:

$$Ex: y(k) = -a_1 y(k-1) + b_0 u(k) + b_1 u(k-1)$$

$$y(0) = -a_1 y(-1) + b_0 u(0) + b_1 u(-1)$$

$$y(1) = -a_1 y(0) + b_0 u(1) + b_1 u(0)$$

$$\vdots$$

$$\vdots$$



## 6 - PROPRIEDADES DOS SISTEMAS DISCRETOS :

### a) Linearidade :



Com

$$\{u_a(k)\} \Rightarrow \{y_a(k)\}$$

$$\{u_b(k)\} \Rightarrow \{y_b(k)\}$$

Se para  $\alpha$  e  $\beta$  reais

Superposição

$$\{\alpha u_a(k) + \beta u_b(k)\} \Rightarrow \{\alpha y_a(k) + \beta y_b(k)\} \iff \text{SISTEMA LINEAR}$$

### b) Invariância no tempo :

com

$$\{u(k)\} \Rightarrow \{y(k)\}$$

$$\{u(k-\tau)\} \Rightarrow \{y(k-\tau)\} \iff \text{SISTEMA INVARIANTE NO TEMPO}$$

$$\forall k, \tau \text{ e } u(k)$$

## 6 - PROPRIEDADES DOS SISTEMAS DISCRETOS :

### a) Linearidade :



Com

$$\{u_a(k)\} \Rightarrow \{y_a(k)\}$$

$$\{u_b(k)\} \Rightarrow \{y_b(k)\}$$

Se para  $\alpha$  e  $\beta$  reais

Superposição

$$\{\alpha u_a(k) + \beta u_b(k)\} \Rightarrow \{\alpha y_a(k) + \beta y_b(k)\} \Leftrightarrow \text{SISTEMA LINEAR}$$

### b) Invariância no tempo :

com

$$\{u(k)\} \Rightarrow \{y(k)\}$$

$$\{u(k-\tau)\} \Rightarrow \{y(k-\tau)\} \Leftrightarrow \text{SISTEMA INVARIANTE NO TEMPO}$$

$$\forall k, \tau \text{ e } u(k)$$

### c) Causalidade

→ A saída em um dado instante depende apenas da entrada naquele instante e em instantes passados.

→ TODO SISTEMA FÍSICO É CAUSAL

$$y(k) + \dots + a_n y(k-n) = b_0 u(k) + \dots + b_m u(k-m)$$

← CAUSALIDADE

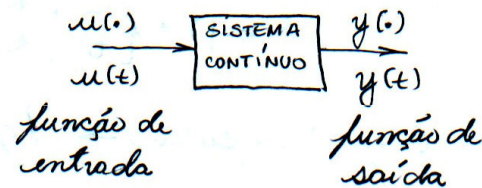
## II - REPRESENTAÇÃO MATEMÁTICA DE SISTEMAS LINEARES

### DISCRETOS

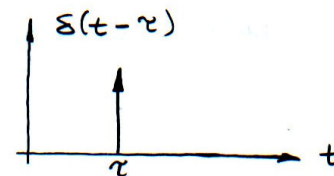
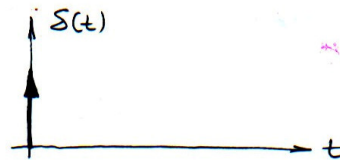
### 1 - REPRESENTAÇÃO MATEMÁTICA NO DOMÍNIO $\kappa$

#### 1.1 - INTRODUÇÃO

#### a) Sistema contínuo (REVISÃO: domínio $t$ )



#### • Função delta de Dirac (IMPULSO) $\rightarrow \delta(t)$



$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - \tau) dt = \int_{\tau - \epsilon}^{\tau + \epsilon} \delta(t - \tau) dt = 1 \quad \epsilon > 0 \text{ (MUITO PEQUENO)}$$

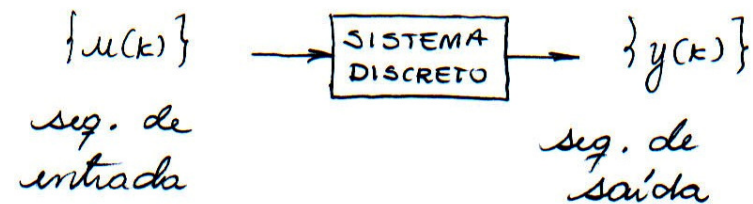
$$\int_{-\infty}^{\infty} f(t) \delta(t - \tau) dt = f(\tau)$$

- Função de ponderação,  $g(t) \rightarrow$  resposta ao impulso

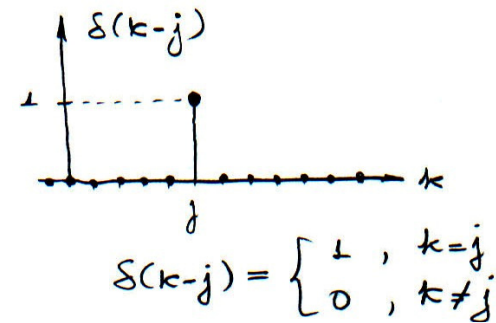
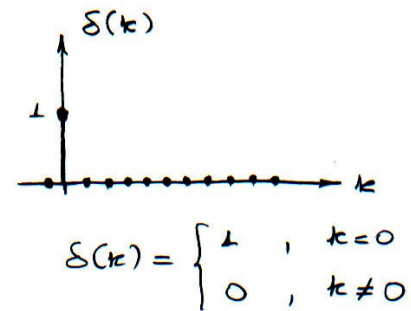
$$u(t) = \delta(t) \rightarrow y(t) = g(t)$$

$$u(t) \rightarrow \boxed{g(t)} \rightarrow y(t) \quad y(t) = u(t) * g(t)$$

b) Sistema discreto

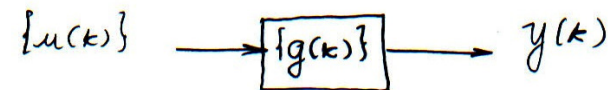


- Sequência delta de Kronecker (PULSO)  $\rightarrow \{\delta(k)\}$



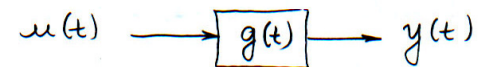
- Sequência de ponderação (resposta ao pulso)  $\rightarrow \{g(k)\}$

$$\{u(k)\} = \{\delta(k)\} \Rightarrow \{y(k)\} = \{g(k)\}$$



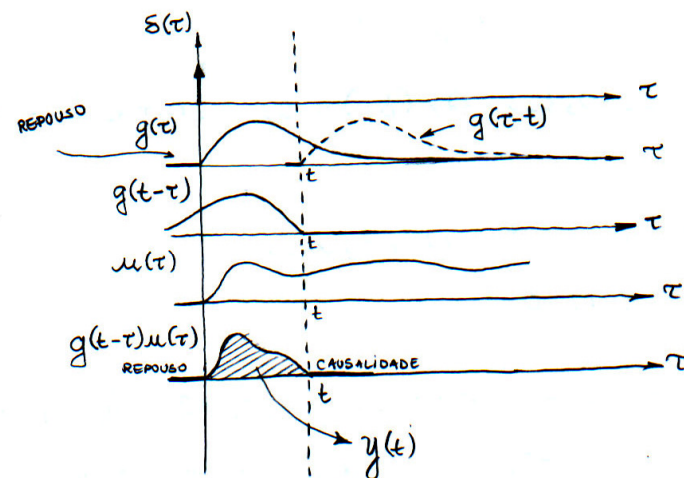
## 1.2 - RESPOSTA DO SISTEMA DISCRETO - SOMATÓRIO DE CONVOLUÇÃO

### a) Sistema contínuo



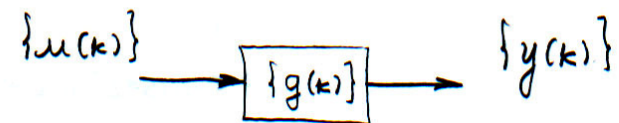
Convolução entre excitação e função de ponderação

$$y(t) = \int_0^t g(t-\tau)u(\tau) d\tau = \int_0^t g(\tau)u(t-\tau) d\tau$$



← REPRESENTAÇÃO  
GRÁFICA

b) Sistemas discretos



ENTRADA → SAÍDA

①  $\{s(k)\} \rightarrow \{g(k)\}$

↓ PELA INVARIÂNCIA NO TEMPO

$\{s(k-j)\} \rightarrow \{g(k-j)\}$



② seja a amostra  $u(0)$  de  $\{u(k)\}$

PELA LINEARIDADE :

$$u(0) \{s(k)\} \rightarrow u(0) \{g(k)\}$$

↓ de forma semelhante, para a amostra  $j$  de  $\{u(k)\}$

$$u(j) \{s(k-j)\} \rightarrow u(j) \{g(k-j)\}$$

$$\underbrace{\sum_{j=-\infty}^{\infty} u(j) \{s(k-j)\}}_{\{u(k)\}} \rightarrow \sum_{j=-\infty}^{\infty} \{g(k-j)\} u(j) \quad \leftarrow \text{LINEARIDADE}$$

$$\{u(k)\} \rightarrow \{y(k)\}$$

Para a  $k$ -ésima amostra da sequência de saída

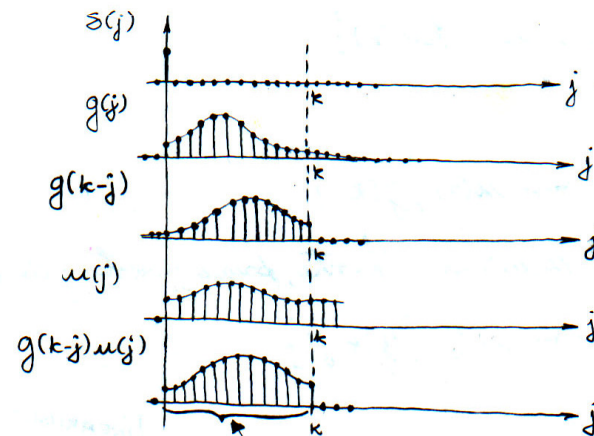
$$y(k) = \sum_{j=-\infty}^{\infty} g(k-j) u(j)$$

SOMATÓRIO  
DE  
CONVOLUÇÃO

$$y(k) = \sum_{j=-\infty}^{-1} g(k-j)u(j) + \sum_{j=0}^k g(k-j)u(j) + \sum_{j=k+1}^{\infty} g(k-j)u(j)$$

$\swarrow$  0  $\rightarrow$  REPOUSO       $\circlearrowleft$  CAUSALIDADE       $\swarrow$  0

$u(j) \rightarrow$  entrada aplicada no instante  $j$   
 $g(k-j) \rightarrow$  resposta medida em  $k$ , devido ao pulso aplicado em  $j$ .



Soma das  
 amostras = amostra da  
 seq. de saída no instante  $k$

### 3. REPRESENTAÇÃO MATEMÁTICA DE SISTEMAS DISCRETOS NO DOMÍNIO Z.

#### 3.1. TRANSFORMADA DE LAPLACE (REVISÃO)

$$u(t) \rightarrow \boxed{g(t)} \rightarrow y(t) \quad u(t) = e^{st} \quad \begin{matrix} s \in \mathbb{C} \\ t \text{ real} \end{matrix}$$

$$y(t) = u(t) * g(t) = e^{st} \cdot \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) e^{-s\tau} d\tau = e^{st} G(s)$$

$$f(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} F(s) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-st} dt$$

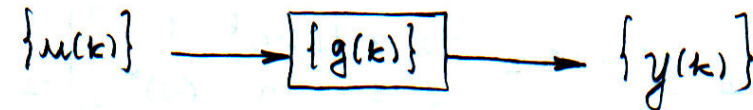
↑ Igual à excitação      ↑ Função de transferência

domínio  $t$ :  $\rightarrow$  domínio  $s$ :

$$\left\{ \begin{array}{ll} \downarrow & \downarrow \\ \text{Eq. diferenciais} & \rightarrow \text{eq. algébrica} \\ \downarrow & \downarrow \\ \text{Integral de convolução} & \rightarrow \text{produto} \\ y(t) = g(t) * u(t) & (Y(s) = G(s) \cdot U(s)) \end{array} \right\}$$

### 3.2. TRANSFORMADA Z :

#### 3.2.1. INTRODUÇÃO



$$u(k) = z^k \quad k \geq 0 \quad (z \in \mathbb{C})$$

$$y(k) = \sum_{j=0}^k g(k-j)u(j) = \sum_{j=0}^k g(k-j)z^j \quad (k-j) = l$$

$$y(k) = \sum_{l=0}^k g(l)z^{k-l} \Rightarrow y(k) = z^k \cdot \underbrace{\sum_{l=0}^k g(l)z^{-l}}_{G(z)}$$

$$y(k) = z^k G(z)$$

### 3.2.2. DEFINIÇÃO (BILATERAL)

Sequência

Função da variável complexa  $z$

$$\{f(k)\} \xrightarrow{\text{TRANSFORMAÇÃO } \mathcal{Z}} F(z) \triangleq \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(k) z^{-k} \quad (r_0 < |z| < R_0)$$

$F(z) = \mathcal{Z}(\{f(k)\})$        $\rightarrow$  TRANSFORMADA BILATERAL

Isto em uma determinada região de convergência no plano  $z$ .

### 3.2.3. PROPRIEDADES DA TRANSFORMADA $\mathcal{Z}$ . (transformada unilateral)

(Assume-se que as seq. têm amostras nulas para  $k < 0$ ) ↗

#### A) LINEARIDADE

$$\text{Seja } F_1(z) = \mathcal{Z}\{f_1(k)\} \text{ e } F_2(z) = \mathcal{Z}\{f_2(k)\}$$

e  $\alpha$  e  $\beta$  reais

$$\mathcal{Z}\{\alpha f_1(k) + \beta f_2(k)\} = \alpha F_1(z) + \beta F_2(z)$$

• DEMONSTRAÇÃO :

$$\begin{aligned} \mathcal{Z}\{\alpha f_1(k) + \beta f_2(k)\} &= \sum_{k=0}^{\infty} (\alpha f_1(k) + \beta f_2(k)) z^{-k} = \\ &= \sum_{k=0}^{\infty} \alpha f_1(k) z^{-k} + \sum_{k=0}^{\infty} \beta f_2(k) z^{-k} \\ &= \alpha \sum_{k=0}^{\infty} f_1(k) z^{-k} + \beta \sum_{k=0}^{\infty} f_2(k) z^{-k} = \alpha \mathcal{Z}\{f_1(k)\} + \beta \mathcal{Z}\{f_2(k)\} \\ &= \alpha F_1(z) + \beta F_2(z) \end{aligned}$$

B) DESLOCAMENTO

\* AVANÇO:  $\mathcal{Z}\{f(k+j)\} = z^j F(z) - \sum_{l=0}^{j-1} f(l) z^{j-l} \quad (j > 0)$

- DEMONSTRAÇÃO:  $F(z) = \mathcal{Z}\{f(k)\}$

$$\begin{aligned} \mathcal{Z}\{f(k+j)\} &= \sum_{k=0}^{\infty} f(k+j) z^{-k} \quad (k+j=l) \\ &= \sum_{l=j}^{\infty} f(l) z^{-l+j} = z^j \left[ \sum_{l=j}^{\infty} f(l) z^{-l} \right] \\ &= z^j \left[ \sum_{l=0}^{\infty} f(l) z^{-l} - \sum_{l=0}^{j-1} f(l) z^{-l} \right] \end{aligned}$$

$$\mathcal{Z}\{f(k+j)\} = z^j \sum_{l=0}^{\infty} f(l) z^{-l} - \sum_{l=0}^{j-1} f(l) z^{j-l}$$

$$\mathcal{Z}\{f(k+j)\} = z^j F(z) - \sum_{l=0}^{j-1} f(l) z^{j-l}$$

\* ATRASO :  $\mathcal{Z}\{f(k-j)\} = z^{-j} F(z) \quad (j > 0)$

- DEMONSTRAÇÃO :  $F(z) = \mathcal{Z}\{f(k)\}$

$$\mathcal{Z}\{f(k-j)\} = \sum_{k=0}^{\infty} f(k-j) z^{-k} \quad (l = k-j)$$

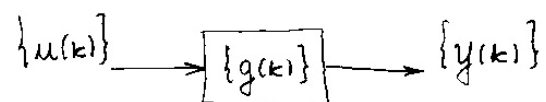
$$= \sum_{l=-j}^{\infty} f(l) z^{-l-j} = z^{-j} \left[ \sum_{l=-j}^{\infty} f(l) z^{-l} \right]$$

$$= z^{-j} \left[ \sum_{l=-j}^{-1} f(l) z^{-l} + \underbrace{\sum_{l=0}^{\infty} f(l) z^{-l}}_{F(z)} \right]$$

$$\mathcal{Z}\{f(k-j)\} = z^{-j} F(z)$$



OBS. APLICAÇÃO DA PROPRIEDADE  $\Rightarrow$  FUNÇÃO DE TRANSFERÊNCIA



• Equação de diferenças

$$y(k) + a_1 y(k-1) + \dots + a_n y(k-n) = b_0 u(k) + b_1 u(k-1) + \dots + b_m u(k-m)$$

$$Y(z) = \mathcal{Z}\{y(k)\} \quad \text{e} \quad U(z) = \mathcal{Z}\{u(k)\}$$

Aplicando a transformada  $\mathcal{Z}$  em ambos os membros da equação de diferenças e pela propriedade da linearidade:

$$\begin{aligned}
 & \overset{\mathcal{Z}}{\downarrow} \mathcal{Z}\{y(k)\} + a_1 \overset{\mathcal{Z}}{\downarrow} \{y(k-1)\} + \dots + a_n \overset{\mathcal{Z}}{\downarrow} \{y(k-n)\} = \\
 & b_0 \overset{\mathcal{Z}}{\downarrow} \{u(k)\} + b_1 \overset{\mathcal{Z}}{\downarrow} \{u(k-1)\} + \dots + b_m \overset{\mathcal{Z}}{\downarrow} \{u(k-m)\} \\
 \Rightarrow & Y(z) + a_1 z^{-1} Y(z) + \dots + a_n z^{-n} Y(z) = b_0 U(z) + b_1 z^{-1} U(z) + \dots + b_m z^{-m} U(z) \\
 & Y(z) [1 + a_1 z^{-1} + \dots + a_n z^{-n}] = U(z) [b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_m z^{-m}] \\
 & \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_m z^{-m}}{1 + a_1 z^{-1} + \dots + a_n z^{-n}} = \frac{b_0 z^m + b_1 z^{m-1} + \dots + b_m}{z^n + a_1 z^{n-1} + \dots + a_n} z^{n-m} \\
 & \nearrow \text{FUNÇÃO DE TRANSFERÊNCIA DISCRETA, } G(z)
 \end{aligned}$$

c) TRANSFORMADA DO SOMATÓRIO DE CONVOLUÇÃO

$$y(k) = \sum_{j=0}^{\infty} g(k-j)u(j) \iff Y(z) = G(z) \cdot U(z) \quad \left( \begin{array}{l} \text{incluindo o} \\ \text{caso não causal} \end{array} \right)$$

Demonstração:

$$y(k) = g(k)u(0) + g(k-1)u(1) + g(k-2)u(2) + \dots$$

$$\mathcal{Z}\{y(k)\} = \sum_{k=0}^{\infty} y(k)z^{-k} = \sum_{k=0}^{\infty} [g(k)u(0) + g(k-1)u(1) + g(k-2)u(2) + \dots] z^{-k}$$

$$Y(z) = u(0) \sum_{k=0}^{\infty} g(k)z^{-k} + u(1) \sum_{k=0}^{\infty} g(k-1)z^{-k} + u(2) \sum_{k=0}^{\infty} g(k-2)z^{-k} + \dots$$

$$= u(0)G(z) + u(1)z^{-1}G(z) + u(2)z^{-2}G(z) + \dots$$

$$= G(z) [u(0) + u(1)z^{-1} + u(2)z^{-2} + \dots] = G(z) \underbrace{\sum_{k=0}^{\infty} u(k)z^{-k}}_{U(z)}$$

$$Y(z) = G(z) \cdot U(z)$$

$$\frac{Y(z)}{U(z)} = G(z) = \mathcal{Z}\{g(kT)\} \Rightarrow \text{FUNÇÃO DE TRANSFERÊNCIA DISCRETA.}$$

$$\text{DE FORMA GERAL: } \mathcal{Z}\{f_1(k) * f_2(k)\} = F_1(z) \cdot F_2(z)$$