# 第二章 线性时不变系统

在第一章中讨论了若干个系统的性质,其中有两个性质尤为重要,一个是线性性,一个是时不变性,这是信号与系统分析中最基本的两个性质。一是许多实际系统都可以用线性时不变(LTI)系统来描述(或近似),二是这样的系统能够进行详细的分析。

线性时不变(LTI)系统的重要性质就是具有线性叠加性, 利用这个性质就可以将系统的输入分解为若干个基本函数 的叠加,然后利用叠加性分析出系统的输出。

# §1 用冲激函数表示信号

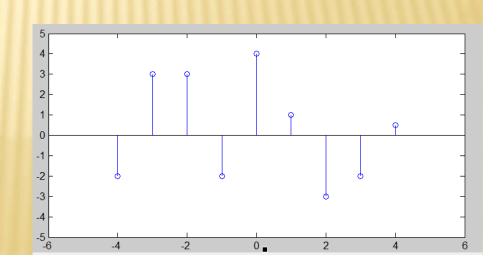
连续时间单位冲激信号和离散时间单位脉冲序列是一个基本信号,用它可以构成范围极为广泛的其他信号。

$$\delta(t) = \begin{cases} \infty & t = 0 \\ 0 & t \neq 0 \end{cases} \qquad \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) dt = 1 \qquad 连续时间单位冲激函数$$

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

离散时间单位冲激序列

利用离散时间单位 冲激序列,构造一个给定的序列。



对于n=-1, x(-1)=-2, 则有:

$$x(-1)\delta(n+1) = \begin{cases} x(-1) = -2 & n = -1 \\ 0 & n \neq -1 \end{cases}$$

同理:

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

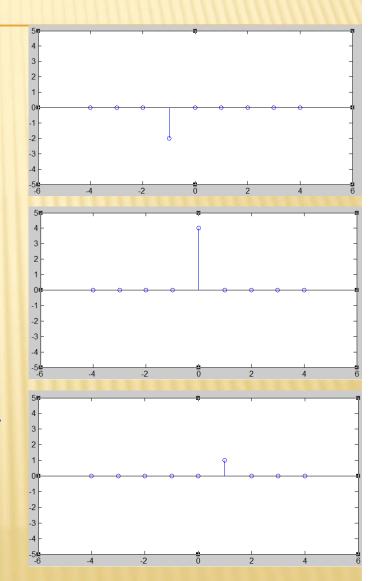
$$x(1)\delta(n-1) = \begin{cases} x(1) & n=1\\ 0 & n \neq 1 \end{cases}$$

$$\cdots + x(-1)\delta(n+1) + x(0)\delta(n) + x(1)\delta(n-1) + \cdots$$

$$x(n) = \sum_{k=-4}^{+4} x(k)\delta(n-k)$$

一般表示:

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



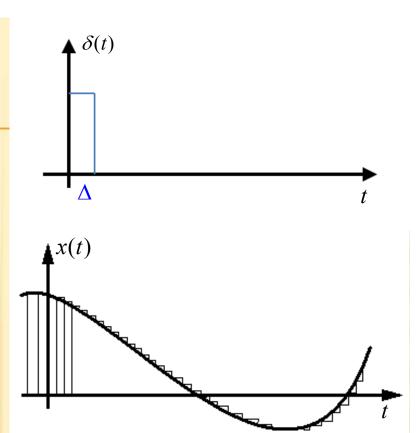
#### 对于连续时间信号:

定义宽度为△的连续时间方波信号:

$$\delta_{\Delta}(t) = \begin{cases} \frac{1}{\Delta} & 0 < t < \Delta \\ 0 & \text{other} \end{cases}$$

信号的近似:

$$\hat{x}(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k \cdot \Delta) \cdot \delta_{\Delta}(t - k \cdot \Delta) \cdot \Delta$$



极限运算:

$$x(t) = \lim_{\Delta \to 0} \hat{x}(t)$$

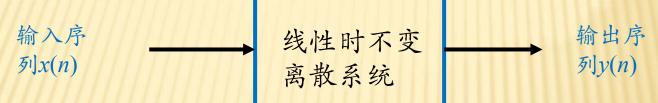
$$= \lim_{\Delta \to 0} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k \cdot \Delta) \cdot \delta_{\Delta}(t - k \cdot \Delta) \cdot \Delta$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) \cdot \delta(t - \tau) d\tau$$

$$x(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) \cdot \delta(t - \tau) d\tau$$

# §2 离散时间LTI系统: 卷积和

利用线性时不变系统的叠加性推导线性离散系统的输入输出关系。



单位冲激响应序列h(n):

当系统的输入序列x(n)为单位冲激序列时,系统的输出被称为单位冲激响应序列h(n)。

系统输入: 
$$x(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k)\delta(n-k)$$

第
$$l$$
项 输入:  $x(l) = x(n)\delta(n-l) = x(l)\delta(n-l)$ 

### 系统对这个分量的响应输出为:

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

利用线性叠加原理,系统的总输入:

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

相应的系统的总输出:

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

即,一个离散时间LTI系统的输入、输出与单位冲激响应序列之间成线性卷积关系。

### 线性卷积的定义:

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

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

### 线性卷积的性质:

1、交换律: x(n)\*h(n) = h(n)\*x(n)

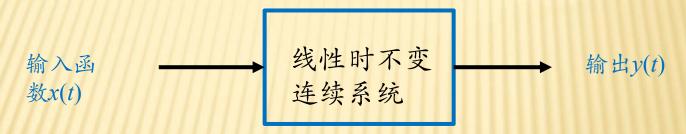
2、结合律: 子系统串联  $x(n)*(h_1(n)*h_2(n)) = (x(n)*h_1(n))*h_2(n)$ 

3、分配律: 子系统并联  $x(n)*(h_1(n)+h_2(n))=x(n)*h_1(n)+x(n)*h_2(n)$ 

注意:以上所讨论的性质只适用于LTI系统,不适合非线性系统,时变系统。

# § 2 连续时间LTI系统: 卷积积分

根据上一节的结论,可以推出连续时间LTI系统输入、输出与单位冲激响应函数之间的关系:



有宽度的
$$\delta_{\Delta}(t)$$
 
$$\delta_{\Delta}(t) = \begin{cases} 1/\Delta & 0 < t < \Delta \\ 0 & \text{other} \end{cases}$$

$$\hat{x}(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k \cdot \Delta) \cdot \delta_{\Delta}(t - k \cdot \Delta) \cdot \Delta$$

相应 $\delta_{A}(t)$ 作为输入,系统的响应信号:

$$h_{\Delta}(t)$$

对某一项输入信号:

$$\hat{x}(l) = x(l\Delta) \cdot \delta_{\Lambda}(t - l\Delta) \cdot \Delta$$

系统的响应信号:

$$\hat{y}(l) = x(l\Delta) \cdot h_{\Delta}(t - l\Delta) \cdot \Delta$$

针对所有输入的响应信号:

$$\hat{y}(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k \cdot \Delta) \cdot h_{\Delta}(t - k \cdot \Delta) \cdot \Delta$$

实际的响应信号:

$$y(t) = \lim_{\Delta \to 0} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k \cdot \Delta) \cdot h_{\Delta}(t - k \cdot \Delta) \cdot \Delta$$
$$= \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) \cdot h(t - \tau) d\tau$$

即,一个连续时间LTI系统的输入、输出与单位冲激响应序列之间成卷积积分的关系。

$$y(t) = x(t) * h(t)$$

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

### 卷积的性质:

1、交换律: 
$$x(t)*h(t) = h(t)*x(t)$$

2、结合律: 
$$x(t)*(h_1(t)*h_2(t)) = (x(t)*h_1(t))*h_2(t)$$

3、分配律: 
$$x(t)*(h_1(t)+h_2(t))=x(t)*h_1(t)+x(t)*h_2(t)$$

# § 4 线性时不变 (LTI) 系统的性质

上两节内容的重要结论:

离散时间(LTI)系统:

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

连续时间(LTI)系统:

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

即LTI系统的特性完全可以由其单位冲激响应 $\{h(n),h(t)\}$ 表示。

LTI系统的基本性质:

### 一、记忆与非记忆LTI系统:

前面给出的定义:如果对自变量的每一个值,系统的输出只决定 于该时刻的输入,则该系统就成为无记忆系统。

对于离散的LTI系统,只有当 $n\neq 0$ 时,h(n)=0才能满足这一性质,此时系统的单位冲激响应为:

$$h(n) = K \cdot \delta(n)$$
  
 $y(n) = K \cdot x(n)$  比例环节

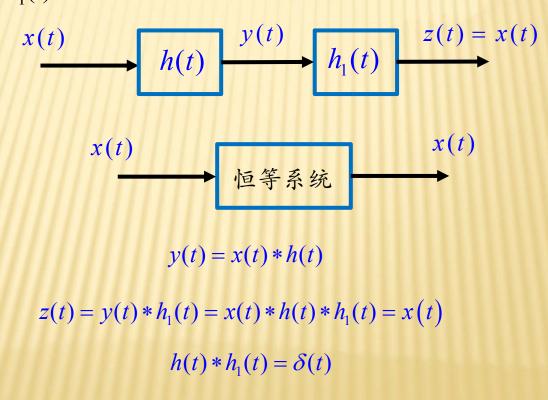
反之,如果系统不满足此条件,即当 $n\neq 0$ 时,h(n)有不为0的项  $(h(1)\neq 0, h(n)=K_1\cdot\delta(n)+K_2\delta(n-1))$ ,则系统就会有记忆。

对于连续的LTI系统,只有当t0时,h(t)=0,系统才是无记忆系统,系统的单位冲激响应为:

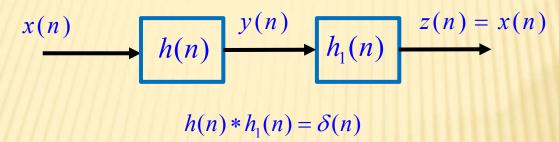
$$h(t) = K \cdot \delta(t)$$
  
 $y(t) = K \cdot x(t)$  比例环节

### 二、LTI系统的可逆性:

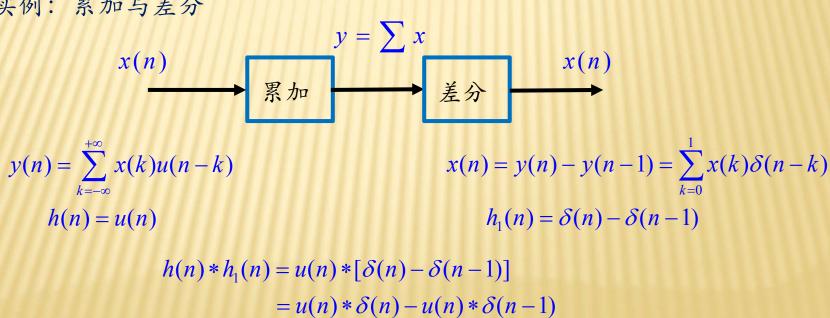
设一连续时间LTI系统,其单位冲激响应为h(t),其逆系统的单位冲激响应为 $h_1(t)$ 。



对于离散时间LTI系统:



实例: 累加与差分



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

#### 三、LTI系统的因果性:

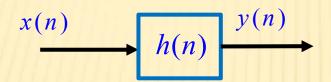
因果性系统定义: 系统在任何时刻的输出只决定于现在时刻的输入和过去的输入, 而不决定于将来的输入, 则该系统为因果系统, 又称为不可预测的系统。

结合LTI系统的卷积和(卷积积分)计算,对于离散时间LTI系统的输出y(n)与k>n时的x(n)无关,即当:

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{n} x(k)h(n-k) = \sum_{k=0}^{+\infty} h(k)x(n-k)$$
  
  $n < 0, \qquad h(n) = 0$ 

#### 四、LTI系统的稳定性:

一个稳定的系统在任何时刻,系统的输入是有界的,则系统的输出 也是有界的。 对于一个稳定的LTI系统, 其单位冲激响应函数应该满足什么条件?



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

要求系统的输出y(n)有界,则单位冲击响应h(n)应满足以下条件:

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} |h(n)| < +\infty$$
 绝对可加,意味着: 
$$\lim_{|n| \to \infty} |h(n)| = 0$$

同理:对于连续时间LTI系统:

$$\int_{-\pi}^{+\infty} |h(t)| dt < +\infty$$
 绝对可加,意味着: 
$$\lim_{|n| \to \infty} |h(t)| = 0$$

### 五、LTI系统的单位阶跃响应:

除跃函数: 
$$u(t) = \begin{cases} 1 & t \ge 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases}$$
  $u(n) = \begin{cases} 1 & n \ge 0 \\ 0 & n < 0 \end{cases}$ 

系统的输入为阶跃函数:

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

即系统的输出是单位阶跃函数与单位冲激响应的卷积和,则可以推导出系统的输出即为单位冲激响应的累加和。 s(n) = u(n) \* h(n)

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

•

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

反向运算:

h(n) = s(n) - s(n-1) 单位冲激响应的另一种求解。

连续时间LTI系统:

$$s(t) = \int_{\tau=-\infty}^{t} h(t)dt$$

$$h(t) = \frac{ds(t)}{dt} = s'(t)$$

推广:如果系统的单位冲激响应是一个阶跃函数,则该系统就是一个累加器或积分器。

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

# § 5 用微分和差分方程描述系统

一类重要的连续时间系统是其输入、输出关系用 线性常系数微分方程描述的系统,线性常系数微分方 程可以描述范围广泛的系统和现象。

实例: RLC电路可以用一个二阶的微分方程描述:

$$u(t) = u_{R}(t) + u_{L}(t) + u_{C}(t)$$

$$u_{R}(t) = Ri(t)$$

$$i(t) = C \frac{du_{C}(t)}{dt}$$

$$u(t) = LC \frac{d^{2}u_{C}(t)}{dt^{2}} + RC \frac{du_{C}(t)}{dt} + u_{C}(t)$$

离散时间系统的输入、输出用一个常系数差分方程表示。

### 一、线性常系数微分方程

$$\frac{dy(t)}{dt} + 2y(t) = x(t) \qquad y(t) = f(x(t))$$
设: 
$$x(t) = K[\cos \omega_0 t] \cdot u(t)$$
则有: 
$$x(t) = \Re\{Ke^{j\omega_0 t}\}$$
齐次方程: 
$$\frac{dy(t)}{dt} + 2y(t) = 0$$
方程的解: 
$$y(t) = y_h(t) + y_p(t)$$
齐次解

设方程的特解为: 
$$y_p(t) = \mathcal{R}_o\{Ye^{j\omega_0 t}\}$$

代入原方程

$$\mathcal{R}_{e}\{j\omega_{0}Ye^{j\omega_{0}t}+2Ye^{j\omega_{0}t}\}=\mathcal{R}_{e}\{Ke^{j\omega_{0}t}\}$$

$$j\omega_0 Y + 2Y = K$$

$$Y = \frac{K}{j\omega_0 + 2} = \frac{K}{\sqrt{{\omega_0}^2 + 4}} e^{-j\theta} \quad \theta = \tan^{-1}(\frac{\omega_0}{2})$$

方程的特解:

$$y_{p}(t) = \mathcal{R}_{e}\{Ye^{j\omega_{0}t}\} = \mathcal{R}_{e}\{\frac{K}{\sqrt{{\omega_{0}}^{2} + 4}}e^{j\theta}e^{j\omega_{0}t}\}$$
$$= \frac{K}{\sqrt{{\omega_{0}}^{2} + 4}}\cos(\omega_{0}t - \theta)$$

设方程的齐次解(通解)为:

$$y_h(t) = Ae^{st}$$
 代入齐次方程

$$Ase^{st} + 2Ae^{st} = 0$$

$$As + 2A = 0 \qquad s = -2$$

原方程的全解为:

$$y(t) = Ae^{-2t} + \frac{K}{\sqrt{{\omega_0}^2 + 4}}\cos(\omega_0 t - \theta) \quad t > 0$$

方程的边界(初始)条件:

$$y(0) = y_0$$

则有:

$$A = y_0 - \frac{K}{\sqrt{{\omega_0}^2 + 4}} \cos \theta$$

$$y(t) = y_0 e^{-2t} + \frac{K}{\sqrt{\omega_0^2 + 4}} (\cos(\omega_0 t - \theta) - e^{-2t} \cos \theta) \qquad t > 0$$

### 系统的线性特性讨论:

线性系统的另一个重要性质: 0输入产生0输出。

$$x(t) = K[\cos \omega_0 t] \cdot u(t)$$

$$y(t) = y_0 e^{-2t} + \frac{K}{\sqrt{{\omega_0}^2 + 4}} (\cos(\omega_0 t - \theta) - e^{-2t} \cos \theta) \qquad t > 0$$

令K=0,则系统的输入为0:  $y(t)=y_0$ 

因此初始条件少如不为0,系统就是非线性的。

设初始条件为0,  $x_1(t)$ ,  $x_2(t)$ 分别为系统的两个输入:

$$\frac{dy(t)}{dt} + 2y(t) = x(t)$$

$$\frac{dy_{1}(t)}{dt} + 2y_{1}(t) = x_{1}(t)$$

$$\frac{dy_{2}(t)}{dt} + 2y_{2}(t) = x_{2}(t) \qquad y_{1}(0) = y_{2}(0) = 0$$

$$x_{3}(t) = ax_{1}(t) + bx_{2}(t)$$

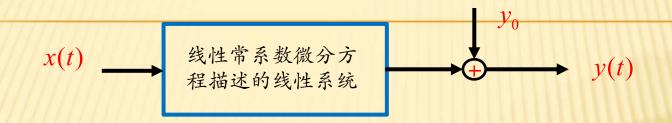
$$\begin{cases} a \frac{dy_{1}(t)}{dt} + a2y_{1}(t) = ax_{1}(t) \\ b \frac{dy_{2}(t)}{dt} + b2y_{2}(t) = bx_{2}(t) \end{cases} \Rightarrow$$

$$\frac{d(ay_1(t) + by_2(t))}{dt} + 2(ay_1(t) + by_2(t)) = ax_1(t) + bx_2(t)$$

从而有:

$$\frac{dy_3(t)}{dt} + 2y_3(t) = x_3(t) y_3(0) = ay_1(0) + by_2(0) = 0$$

符合线性叠加性。



系统的因果关系(推导思路):

定义: 
$$x(t)|_{t \le t_0} = 0$$
 则要求系统的输出:  $y(t)|_{t \le t_0} = 0$ 

即系统在没有输入以前是"松弛的",没有任何初始条件。

系统的时不变性(推导思路):

定义系统的输入:  $x_1(t)|_{t \le t_0} = 0$ 

则有系统的对应输出:  $y_1(t)|_{t \leq t_0} = 0$ 

设系统的另一输入:  $x_2(t) = x_1(t-T)$   $x_2(t)|_{t \le t_0} = x_1(t)|_{t \le t_0+T} = 0$ 

系统的对应输出: 
$$y_2(t)|_{t \le t_0} = y_1(t)|_{t \le t_0+T} = 0$$

总结: N阶线性常系数微分方程通式

$$a_{N} \frac{d^{N} y(t)}{dt^{N}} + a_{N-1} \frac{d^{N-1} y(t)}{dt^{N-1}} + \dots + a_{1} \frac{dy(t)}{dt} + a_{0} y(t) =$$

$$b_{M} \frac{d^{M} x(t)}{dt^{M}} + b_{M-1} \frac{d^{M-1} x(t)}{dt^{M-1}} + \dots + b_{1} \frac{dx(t)}{dt} + b_{0} x(t)$$

$$\sum_{k=0}^{N} a_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} = \sum_{k=0}^{M} b_k \frac{d^k x(t)}{dt^k} \qquad \sum_{k=0}^{N} a_k y^{(k)}(t) = \sum_{k=0}^{M} b_k x^{(k)}(t)$$

$$y(t) = y_h(t) + y_p(t) y(0) = y_0$$
齐次解 特解

初始条件 $y^{(k)}(t_0) = 0$ ,  $x^{(k)}(t_0) = 0$ ,  $k = 0,1,2 \cdots N$  . 系统是 线性的;某一个初始条件不为0,系统是增量线性的。

### 二、线性常系数差分方程

N阶线性常系数差分方程通式

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

相应的齐次差分方程:

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

差分方程的解:

$$y(n) = y_h(n) + y_p(n)$$

齐次解

初始条件:

$$y(n_0), y(n_0-1), y(n_0-2), \dots y(n_0-N+1),$$
  
 $x(n_0), x(n_0-1), x(n_0-2), \dots x(n_0-M+1)$ 

同理可以证明: 当所有初始条件为 0, 系统是线性的; 有一个初始条件不为 0, 系统就是增量线性的。

方程的当前输出 (解):

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

输出历史值

输入现在值+历史值

N=0, 非递归方程:

$$y(n) = \sum_{k=0}^{M} b'_k x(n-k)$$

实例分析1: 
$$y(n) = \sum_{k=0}^{M} b_k x(n-k), \quad x(n) = \delta(n)$$
$$h(n) = \begin{cases} b_k & 0 \le n \le M \\ 0 & \text{other} \end{cases}$$

系统对单位冲激的响应是一个有限持续的脉冲序列,即所谓的有限冲击响应系统(FIR)。

实例分析2: 
$$y(n) - \frac{1}{2}y(n-1) = x(n), \quad y(-1) = a, \ x(n) = \delta(n)$$
 则有: 
$$y(n) = x(n) + \frac{1}{2}y(n-1)$$
 
$$h(n) = \delta(n) + \frac{1}{2}h(n-1)$$

$$h(0) = \delta(0) + \frac{1}{2}h(-1) = \delta(0) + \frac{1}{2}a$$

所では:
$$h(1) = \delta(1) + \frac{1}{2}h(0) = \delta(1) + \frac{1}{2}(1 + \frac{1}{2}a)$$

$$= \frac{1}{2} + \frac{1}{4}a$$

$$h(n) = \delta(n) + \frac{1}{2}h(n-1) = (\frac{1}{2})^n(1 + \frac{1}{2}a)$$

$$= (\frac{1}{2})^n + (\frac{1}{2})^{n+1}a$$

$$0 \le n < +\infty$$

系统对单位冲激的响应是一个无限持续的长脉冲序列,即 所谓的无限冲击响应系统(IIR)。

为保证系统的线性性和因果性,要求:

结论: 只要系统是递归的,只要系数 $a_k$ 不全为0,系统就会有一个无限持续的单位冲激响应。

# §6 LTI系统的方框图表示

### 一、由差分方程描述的系统表示

一个线性常系数差分方程可以看作是一种算法,可以在数字计算机上 或专用(硬件)设备上实现;而用结构图表示这个计算过程,也是一种重要 的算法实现途径。

基本计算的图形表示:

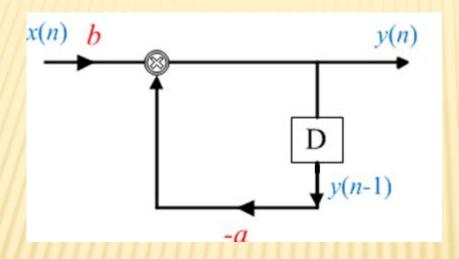
 $x_1(n)$   $x_2(n)$   $x_1(n)+x_2(n)$ 

- 1、相加运算:
- 2、乘系数运算:
- 3、延迟运算:

$$x(n)$$
  $a$   $ax(n)$ 

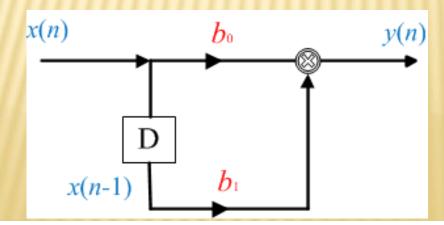


实例1: 
$$y(n) + ay(n-1) = bx(n)$$

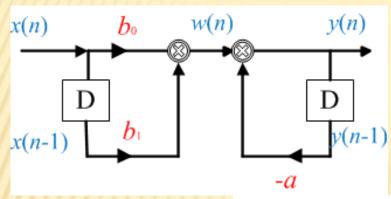


### 实例2:

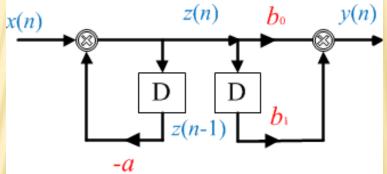
$$y(n) = b_0 x(n) + b_1 x(n-1)$$



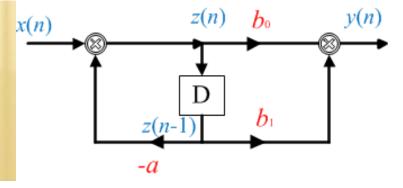
实例3: 
$$y(n) + ay(n-1) = b_0x(n) + b_1x(n-1)$$



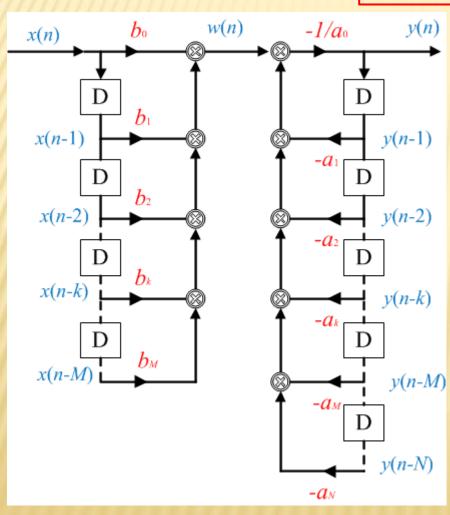
$$w(n) = b_0 x(n) + b_1 x(n-1)$$
  
 $y(n) = -ay(n-1) + w(n)$ 



$$z(n) = -az(n-1) + x(n)$$
  
y(n) = b<sub>0</sub>z(n) + b<sub>1</sub>z(n-1)

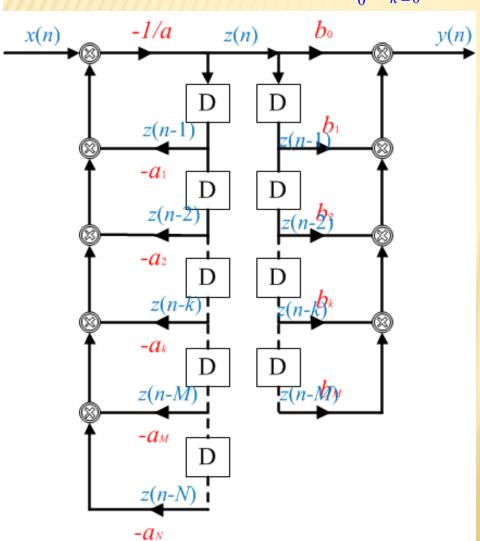


结果推广: 
$$y(n) = \frac{1}{a_0} \left\{ \sum_{k=0}^{M} b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^{N} a_k y(n-k) \right\}$$



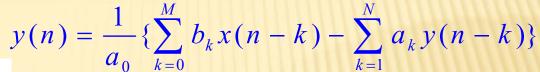
$$w(n) = \sum_{k=0}^{M} b_k x(n-k)$$
$$y(n) = \frac{1}{a_0} \{ -\sum_{k=1}^{N} a_k y(n-k) + w(n) \}$$

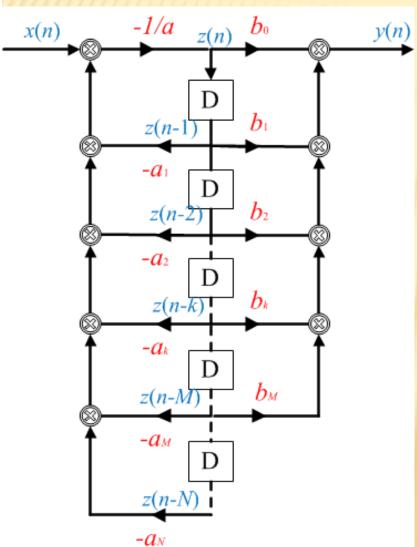
$$y(n) = \frac{1}{a_0} \{ \sum_{k=0}^{M} b_k x(n-k) - \sum_{k=1}^{N} a_k y(n-k) \}$$



$$z(n) = \frac{1}{a_0} \left\{ -\sum_{k=1}^{N} a_k z(n-k) + x(n) \right\}$$

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





$$z(n) = \frac{1}{a_0} \left\{ -\sum_{k=1}^{N} a_k y(n-k) + x(n) \right\}$$

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

#### 二、由微分方程描述的系统表示

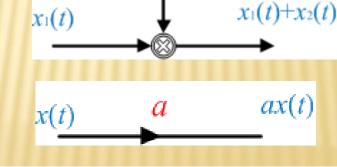
x(t)

在分析由线性常系数微分方程描述的连续时间系统时,可以完全按照 分析离散时间系统相同的方法进行。下面是一个线性常系数微分方程的通式, 是对某连续时间系统的描述。

$$y(t) = \frac{1}{a_0} \{ \sum_{k=0}^{M} b_k \frac{d^k x(t)}{dt^k} - \sum_{k=0}^{N} a_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} \}$$

基本计算的表示:

- 1、相加运算:
- 2、乘系数运算:



D(Differential)

3、微分运算:

但是在实际操作中, 微分运算很难实现, 而积分运算则很容易用运算放大器实现。因此, 要将微分方程变换为积分方程。做如下定义:

$$y_{(0)}(t) = y(t)$$

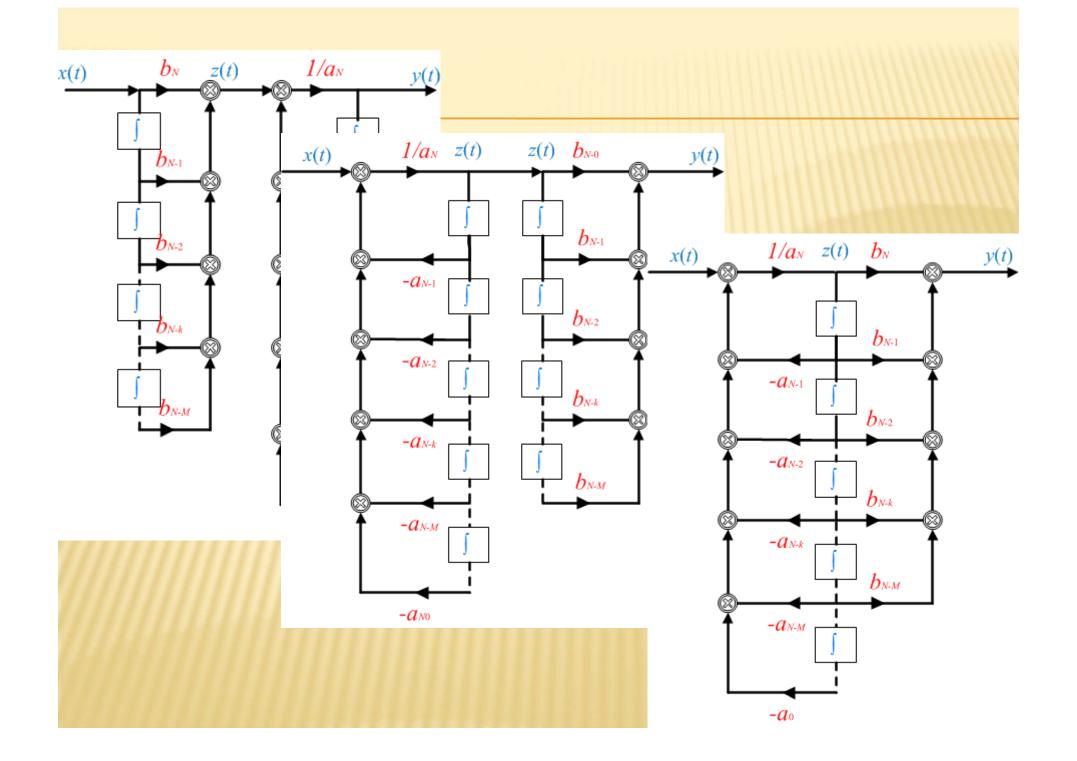
$$y_{(1)}(t) = \int_{-\infty}^{t} y(\tau)d\tau = \int_{-\infty}^{t} y(\tau)u(t-\tau)d\tau = y_{(0)}(t)*u(t)$$

$$y_{(2)}(t) = y_{(1)}(t)*u(t)$$

$$y_{(k)}(t) = y_{(k-1)}(t)*u(t)$$

$$\sum_{k=0}^{N} a_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} = \sum_{k=0}^{M} b_k \frac{d^k x(t)}{dt^k} \implies \sum_{k=0}^{N} a_k y_{(N-k)}(t) = \sum_{k=0}^{M} b_k x_{(N-k)}(t)$$

$$y(t) = \frac{1}{a_0^N} \{ \sum_{k=0}^{M} b_k x_{(N-k)}(t) - \sum_{k=0}^{N} a_k y_{(N-k)}(t) \}$$



# § 7 奇异函数

### 一、单位冲激函数的讨论

恒等系统:单位冲激函数与任何函数做卷积,其结果还等于该函数。

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

如果令:

$$x(t) = \delta(t)$$

则有:  $\delta(t) = \delta(t) * \delta(t)$ 

推广:  $\delta(t) = \delta(t) * \delta(t) * \cdots \delta(t) * \delta(t)$ 

### 二、单位冲激函数的微分的表示与讨论

设一微分环节: 
$$y(t) = \frac{dx(t)}{dt}$$

如果令:

$$x(t) = \delta(t)$$

则该系统的单位冲激响应为:

$$h(t) = \frac{d\delta(t)}{dt}$$
 定义:  $u_1(t) = \frac{d\delta(t)}{dt}$  单位冲激偶

则有:

$$y(t) = \frac{dx(t)}{dt} = x(t) * u_1(t)$$

推广: 
$$\frac{d^k \delta(t)}{dt^k} = u_k(t) = \underbrace{u_1(t) * u_1(t) * \cdots * u_1(t)}_{k}$$

$$y(t) = \frac{d^k x(t)}{dt^k} = x(t) * u_k(t)$$

### 二、单位冲激函数的微分的表示与讨论

设一积分环节: 
$$y(t) = \int_{-\infty}^{t} x(\tau) d\tau$$

如果令: 
$$x(t) = \delta(t)$$

则该系统的单位冲激响应为:

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

即:

$$y(t) = \int_{-\infty}^{t} x(\tau)d\tau = x(t) * u(t)$$

如定义: 
$$u_{-1}(t) = \int_{0}^{t} \delta(\tau) d\tau = u(t)$$

则推广: 
$$u_{-2}(t) = \int_{-\infty}^{t} \int_{-\infty}^{t_1-\infty} \delta(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{t} u(t_1) dt_1 = u(t) * u(t)$$

$$u_{-k}(t) = \underbrace{u(t) * u(t) * \cdots * u(t)}_{k} = \int_{-\infty}^{t} u_{-(k-1)}(\tau) d\tau$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^{t} \cdots \int_{-\infty}^{t} x(\tau) d\tau = x(t) * u_{-k}(t)$$

$$u_{-k}(t) = \frac{t^{k-1}}{(k-1)!} u(t)$$

#### 归纳:

$$\delta(t) = u_0(t) \qquad u_k(t) * u_r(t) = u_{k+r}(t)$$

$$\frac{d \delta(t)}{dt} = u_1(t) \qquad \frac{d^k x(t)}{dt^k} = x(t) * u_k(t)$$

$$\int_{-\infty}^{t} \delta(\tau) d\tau = u(t) = u_{-1}(t) \qquad \int \dots \int x(t) dt = x(t) * u_{-k}(t)$$

第二章结束