

# 信号与系统

## 第2章 连续时间系统的时域分析

课程性质：必修

# 目录

## CONTENTS

- 1. 系统方程的算子表示方法
- 2. 信号的时域分解
- 3. 阶跃响应和冲击响应
- 4. 叠加积分、卷积及其性质
- 5. 线性系统响应的时域求解

# 1.系统方程的算子表示方法

**微分算子(differential operator):**

$$L \frac{d^2 i}{dt^2} + R \frac{di}{dt} + \frac{1}{C} i = u_s$$

$$EI \frac{\partial^4 y(x,t)}{\partial x^4} - T \frac{\partial^2 y(x,t)}{\partial x^2} + \rho \frac{\partial^2 y(x,t)}{\partial t^2} + C \frac{\partial y(x,t)}{\partial t} + \rho g = P_0 \delta(x, vt)$$

**用算子符号(operator symbol)表示微分方程(differential equation)**

## 1、算子符号的基本规则

$$p = \frac{d}{dt} \quad \text{微分算子} \quad \frac{1}{p} = p^{-1} = \int_{-\infty}^t ( ) d\tau \quad \text{积分算子(Integral operator)}$$

# 1.系统方程的算子表示方法

## 1、算子符号的基本规则(basic rules)

则

$$px = \frac{dx}{dt}$$

$$p^2x = \frac{d}{dt}\left(\frac{dx}{dt}\right) = \frac{dx^2}{dt^2}$$

$$p^2 = \frac{d^2}{dt^2}$$

...

$$p^n = \frac{d^n}{dt^n}$$

$$\frac{1}{p}x = \int_{-\infty}^t x d\tau$$

$$\frac{1}{p^2}x = \frac{1}{p} \cdot \frac{1}{p}x = \int_{-\infty}^t \int_{-\infty}^{\tau} x d\xi d\tau$$

# 1.系统方程的算子表示方法

根据这个规定，可以将下列方程

$$\frac{d^2 y(t)}{dt^2} + 2 \frac{dy(t)}{dt} + 5y(t) + \int_{-\infty}^t y(\tau) d\tau = \frac{de(t)}{dt} + 3e(t)$$

用算子表示：

$$p^2 y + 2py + 5y + \frac{1}{p}y = pe + 3e$$

即：

$$(p^2 + 2p + 5 + \frac{1}{p})y = (p + 3)e$$

**注意：**此方程表示的不是一个代数方程(algebraic equation)，而是算子记法的微积分方程。式中算子与变量不是相乘，而是一种变换

# 1.系统方程的算子表示方法

代数规律能否用于算子方程？？？

例：算子多项式 (operator polynomial)  $(p+3)(p+2)y$

$$\begin{aligned}(p+3)(p+2)y &= \left(\frac{d}{dt} + 3\right)\left(\frac{dy}{dt} + 2y\right) = \frac{d^2y}{dt^2} + 2\frac{dy}{dt} + 3\frac{dy}{dt} + 6y \\&= \frac{d^2y}{dt^2} + 5\frac{dy}{dt} + 6y = p^2y + 5py + 6y = (p^2 + 5p + 6)y \\ \therefore (p+3)(p+2)y &= (p^2 + 5p + 6)y\end{aligned}$$

则  $(p+3)(p+2) = p^2 + 5p + 6$

# 1.系统方程的算子表示方法

**性质1:**  $p$ 的正幂多项式可以象代数量一样进行  
乘法运算(multiplication operation)和因式分解(factorization)

例:

$$p \cdot \frac{1}{p} x = \frac{d}{dt} \int_{-\infty}^t x d\tau = x$$

$$\frac{1}{p} \cdot px = \int_{-\infty}^t \frac{dx}{dt} d\tau = x(t) - x(-\infty) \neq x$$

所以, 一般

$$p \cdot \frac{1}{p} x \neq \frac{1}{p} \cdot px$$

# 1.系统方程的算子表示方法

**性质2：** 算子乘除的顺序（表示对函数微分、积分的先后次序）不能随便颠倒

例：

$$px = py$$

$$\frac{dx}{dt} = \frac{dy}{dt}$$

$$x = y + c$$

等号两边的公因子 $p$ 能不能消？

两边积分得：

式中 $c$ 为积分常数(integral constant)

一般情况下

$$x \neq y$$



# 1.系统方程的算子表示方法

**性质3：算子方程等号两边的公因子(common factor)不能随便消去**

例：方程  
一般

$$(p+a)N(p)x = (p+a)y$$

$$N(p)x \neq y$$

**性质4：分子(molecule)、分母(denominator)上的公共因子不能随便消**

$$x = \frac{(p+a)}{(p+a)N(p)}y$$

$$x \neq \frac{1}{N(p)}y$$

# 1.系统方程的算子表示方法

**例1：求 $i_1(t)$ 和 $i_2(t)$**

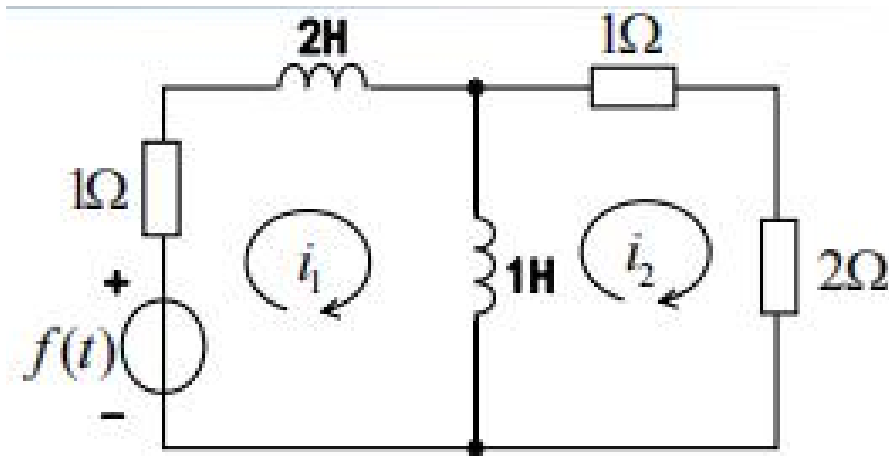
**解：回路方程(loop equation)为：**

$$\begin{cases} 3\frac{di_1}{dt} + i_1 - \frac{di_2}{dt} = f(t) \\ -\frac{di_1}{dt} + \frac{di_2}{dt} + 3i_2 = 0 \end{cases}$$

**写成算子形式：**

$$\begin{cases} (3p+1)i_1 - pi_2 = f(t) & (1) \\ -pi_1 + (p+3)i_2 = 0 & (2) \end{cases}$$

**消元法(elimination method):**      (1)  $\times (p+3)$       (2)  $\times p$  得:



# 1.系统方程的算子表示方法

$$\begin{cases} (p+3)(3p+1)i_1 - (p+3)pi_2 = (p+3)f(t) & (3) \\ -p^2i_1 + p(p+3)i_2 = 0 & (4) \end{cases}$$

(3) + (4) 消去 $i_2$ 得:

$$(2p^2 + 10p + 3)i_1 = (p+3)f(t)$$

$$2\frac{d^2i_1}{dt^2} + 10\frac{di_1}{dt} + 3i_1 = \frac{df(t)}{dt} + 3f(t)$$

检验合法性:	第一步:	$(1) \times (p+3)$	乘法运算
	第二步:	$(2) \times p$	乘法运算
	第三步:	$(3) + (4)$	加法运算

每步只运用了算子的乘法和加法——运算过程正确

# 1.系统方程的算子表示方法

**传输算子(transfer operator):**

对于线性时不变系统，在一般情况下，其输入信号 $f(t)$ 和响应 $y(t)$ 之间关系，可以写成如下微分方程(differential equation)

$$D(p)y(t) = N(p)f(t)$$

将算子方程(operator equation)在形式上改写为

$$y(t) = \frac{N(p)}{D(p)} f(t)$$

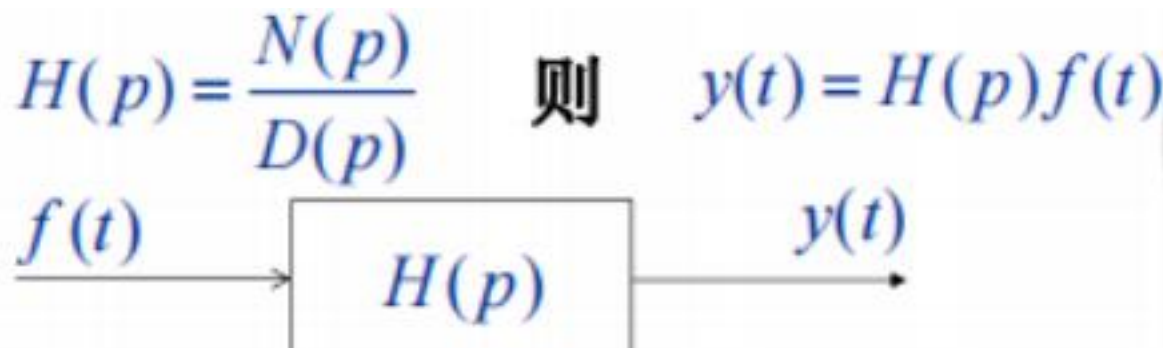
# 1.系统方程的算子表示方法

**定义：**

把联系响应 $y(t)$ 和激励 $f(t)$ 之间得关系 $N(p)/D(p)$

定义为**传输算子**(transfer operator)。

**用符号** $H(p)$ **表示**



## 2.信号的时域分解

一个线性系统(linear system), 其激励信号 $f(t)$ 与响应信号 $y(t)$ 之间的关系, 可以用下列形式的微分方程式来描述

$$y(t) = \frac{N(p)}{D(p)} f(t) = H(p) f(t) \quad \text{或} \quad D(p)y(t) = N(p)f(t)$$

式中,  $y(t)$  是系统的某个响应信号  
 $f(t)$  是系统的激励信号

## 2.信号的时域分解

算子表达式为：

$$(p^n + a_{n-1}p^{n-1} + \cdots + a_1p + a_0)y(t) \\ = (b_m p^m + b_{m-1}p^{m-1} + \cdots + b_1p + b_0)f(t)$$

对应的微分方程为：

$$\frac{d^n y(t)}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + \cdots + a_1 \frac{d y(t)}{dt} + a_0 y(t)$$

n阶线性微分方程

(linear differential equation)

$$= b_m \frac{d^m f(t)}{dt^m} + b_{m-1} \frac{d^{m-1} f(t)}{dt^{m-1}} + \cdots + b_1 \frac{d f(t)}{dt} + b_0 f(t)$$

## 2.信号的时域分解

时域分析法(time domain analysis method)有两种:

- **经典法(classical method):** 直接求解微分方程;

经典法着重说明物理意义。

建立**自由响应**和**强迫响应**、**零输入响应**和**零状态响应**概念。它使线性系统分析在理论上更完善, 为实际问题带来方便。

- **卷积法(convolution method):** 即已知系统的单位冲激响应, 将冲激响应与输入激励信号进行卷积积分。

用卷积积分只能求到系统的**零状态响应(zero state response)**。零输入响应仍要用经典法求得。

物理概念明确, 运算过程方便, 是系统分析的基本方法。是近代计算分析系统的强有力工具。



## 2.信号的时域分解

### 一、微分方程的经典解法

微分方程的全解(complete solution)即系统的完全响应, 由齐次解(homogeneous solution) $y_h(t)$ 和特解(special solution) $y_p(t)$ 组成

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

齐次解 $y_h(t)$ 的形式由齐次方程的**特征根(characteristic root)**确定  
特解 $y_p(t)$ 的形式由方程**右边激励信号**的形式确定

## 2.信号的时域分解

### 1、齐次解(homogeneous solution)

齐次解 $y_h(t)$ 是齐次微分方程

$$\frac{d^n y(t)}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + \cdots + a_1 \frac{dy(t)}{dt} + a_0 y(t) = 0$$

的解。

即

$$(p^n + a_{n-1}p^{n-1} + \cdots + a_1p + a_0)y(t) = 0$$

或

$$D(p)y(t) = 0 \quad \text{的解}$$

## 2.信号的时域分解

$$\frac{d^n y(t)}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + \cdots + a_1 \frac{dy(t)}{dt} + a_0 y(t) = 0$$
$$(p^n + a_{n-1} p^{n-1} + \cdots + a_1 p + a_0) y(t) = 0$$

解的基本形式为  $ke^{\lambda t}$ ，代入上式，得

$$k\lambda^n e^{\lambda t} + ka_{n-1}\lambda^{n-1}e^{\lambda t} + \cdots + ka_1\lambda e^{\lambda t} + ka_0 e^{\lambda t} = 0$$

在  $k \neq 0$  的条件下，得

$$\lambda^n + a_{n-1}\lambda^{n-1} + \cdots + a_1\lambda + a_0 = 0$$

上式称为微分方程(differential equation)对应的特征方程(characteristic equation)。特征方程的n个根 $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$ ，称为微分方程的特征根。

## 2.信号的时域分解

### 齐次解(homogeneous solution) $y_h(t)$ 的形式

(1) 特征根是不等实根  $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$

$$y_h(t) = c_1 e^{\lambda_1 t} + c_2 e^{\lambda_2 t} + \dots + c_n e^{\lambda_n t}$$

(2) 特征根是等实根  $\lambda_1 = \lambda_2 = \dots = \lambda_n = \lambda$

$$y_h(t) = (c_0 + c_1 t + \dots + c_{n-1} t^{n-1}) e^{\lambda t}$$

(3) 特征根有共轭复根  $\lambda_{1,2} = \alpha \pm j\beta$

对应于这对共轭复根的齐次解为

$$y_0(t) = c_1 e^{(\alpha + j\beta)t} + c_2 e^{(\alpha - j\beta)t}$$

## 2.信号的时域分解

**例 求如下所示的微分方程的齐次解**

$$\frac{d^3}{dt^3} y(t) + 7 \frac{d^2}{dt^2} y(t) + 16 \frac{d}{dt} y(t) + 12 y(t) = f(t)$$

**解： 系统的特征方程为**  $\lambda^3 + 7\lambda^2 + 16\lambda + 12 = 0$

**因式分解(Factorization):**  $(\lambda + 2)^2(\lambda + 3) = 0$

**特征根:**  $\lambda_{1,2} = -2(\text{重根}), \lambda_3 = -3$

**对应的齐次解为:**  $\lambda_h(t) = (A_1 t + A_2) e^{-2t} + A_3 e^{-3t}$

**其中A1, A2, A3为待定系数(undetermined coefficient)。**

## 2.信号的时域分解

### 2、特解

#### 求特解的步骤

- 微分方程的**特解** $y_p(t)$ 的形式与**激励信号**(excitation signal)形式**有关**。
- 将**激励** $e(t)$ 代入方程式的右端，**化简**后右端函数式称为“**自由项**”。
- 通过**观察自由项**(free term)的函数形式，**试选特解函数式**(special solution function)。
- **代入方程，求得特解函数式中的待定系数**(undetermined coefficient)。即求出特解 $y_p(t)$ 。

## 2.信号的时域分解

例1：描述某线性非时变系统(linear time-invariant system)的方程为

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = f'(t) + 2f(t)$$

试求：当 $f(t)=t^2, y(0^+)=1, y'(0^+)=1$ 时的全解。

解：(1)求齐次方程

特征方程为：

特征根为：

齐次解为：

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 0$$

$$p^2 + 3p + 2 = 0$$

$$\lambda_1 = -1, \lambda_2 = -2$$

$$y_h(t) = C_1 e^{-t} + C_2 e^{-2t}$$

的齐次解。

## 2.信号的时域分解

### (2)求非齐次方程(non homogeneous equation)

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = f'(t) + 2f(t) \quad \text{的特解:}$$

由输入  $f(t) = t^2$

设特解为:  $y_p(t) = A_2 t^2 + A_1 t + A_0$

将上式代入原微分方程, 得:

$$2A_2 + 3(2A_2 t + A_1) + 2(A_2 t^2 + A_1 t + A_0) = 2t + 2t^2$$

即:

$$2A_2 t^2 + (2A_1 + 6A_2)t + (2A_0 + 3A_1 + 2A_2) = 2t^2 + 2t$$

上式两边比较系数可得:

解得:

$$\left. \begin{aligned} 2A_2 &= 2 \\ 2A_1 + 6A_2 &= 2 \\ 2A_0 + 3A_1 + 2A_2 &= 0 \end{aligned} \right\}$$

$$\begin{cases} A_2 = 1 \\ A_1 = -2 \\ A_0 = 2 \end{cases}$$

$$y_p(t) = t^2 - 2t + 2$$



## 2.信号的时域分解

(3)微分方程完全解为:

$$y(t) = y_h(t) + y_p(t) = C_1 e^{-t} + C_2 e^{-2t} + t^2 - 2t + 2$$

将初始条件代入上式,

$$y(0^+) = 1, y'(0^+) = 1$$

得:

$$\begin{cases} y(0) = C_1 + C_2 + 2 = 1 \\ y'(0) = -C_1 - 2C_2 - 2 = 1 \end{cases} \rightarrow \begin{cases} C_1 = 1 \\ C_2 = -2 \end{cases}$$

故, 全解为:

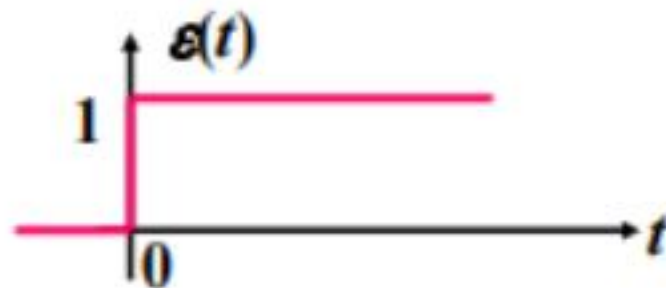
$$y(t) = \underbrace{e^{-t} - 2e^{-2t}}_{\text{自由响应}} + \underbrace{t^2 - 2t + 2}_{\text{强迫响应}} \quad t \geq 0$$

# 3.阶跃响应和冲击响应

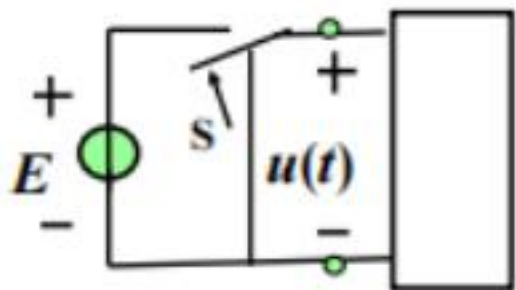
## 一、单位阶跃函数(unit-step function)

### 1.定义

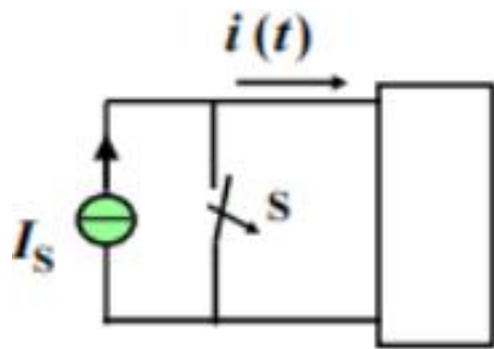
$$\varepsilon(t) = \begin{cases} 0 & (t < 0) \\ 1 & (t > 0) \end{cases}$$



用  $\varepsilon(t)$  来描述开关(switch)的动作:



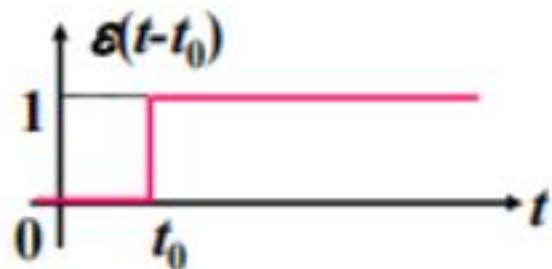
$t = 0$  合S  $u(t) = E \varepsilon(t)$



$t = 0$  拉闸  $i(t) = I_s \varepsilon(t)$

# 3. 阶跃响应和冲击响应

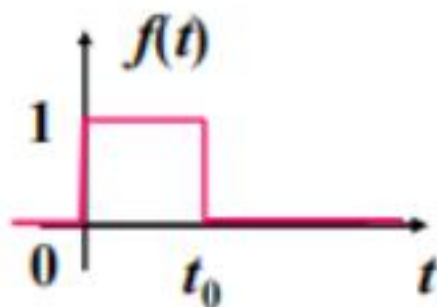
## 2. 单位阶跃(unit step)函数的延迟



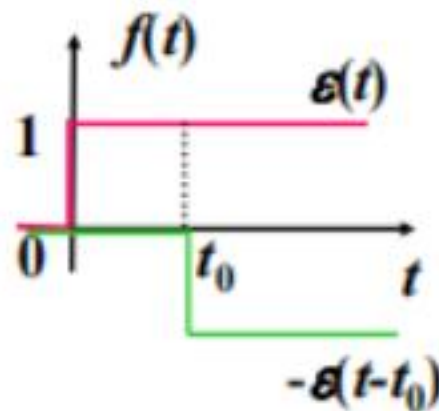
$$\varepsilon(t-t_0) = \begin{cases} 0 & (t < t_0) \\ 1 & (t > t_0) \end{cases}$$

## 3. 由单位阶跃函数可组成复杂的信号(signal)

例 1

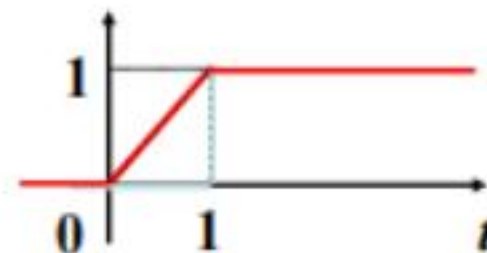
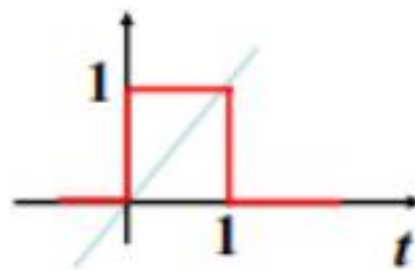
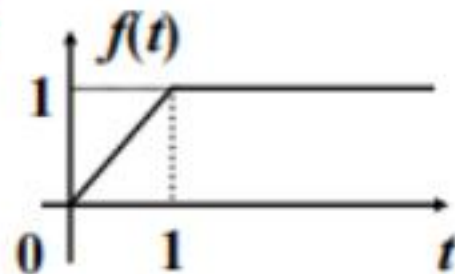


$$f(t) = \varepsilon(t) - \varepsilon(t-t_0)$$



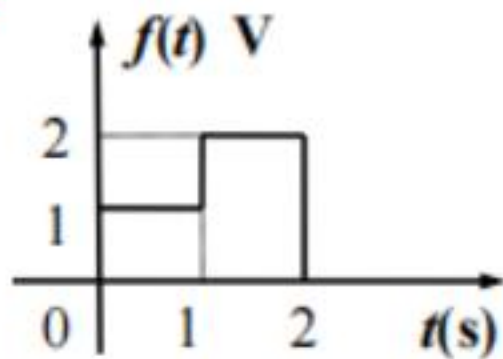
### 3. 阶跃响应和冲击响应

例2



$$f(t) = t[\varepsilon(t) - \varepsilon(t-1)] + \varepsilon(t-1)$$

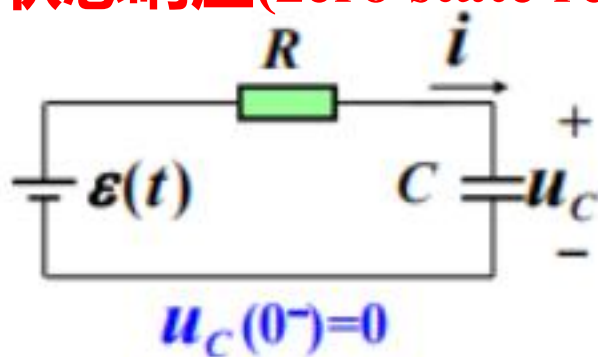
例3



$$f(t) = \varepsilon(t) + \varepsilon(t-1) - 2\varepsilon(t-2)$$

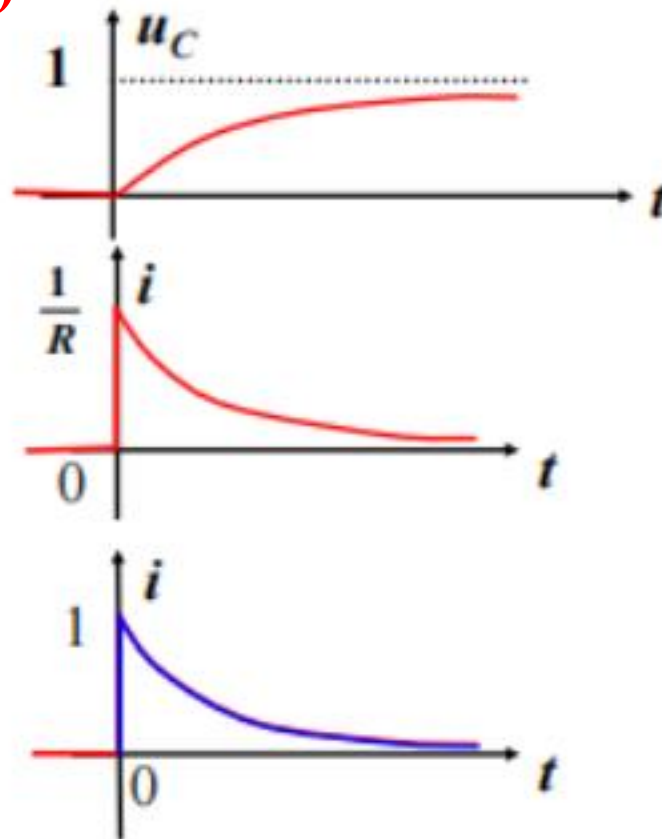
### 3. 阶跃响应和冲击响应

二、单位阶跃响应(unit step response)——单位阶跃激励下电路的零状态响应(zero state response)



$$u_C(t) = (1 - e^{-\frac{t}{RC}}) \varepsilon(t)$$

$$i(t) = \frac{1}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$$

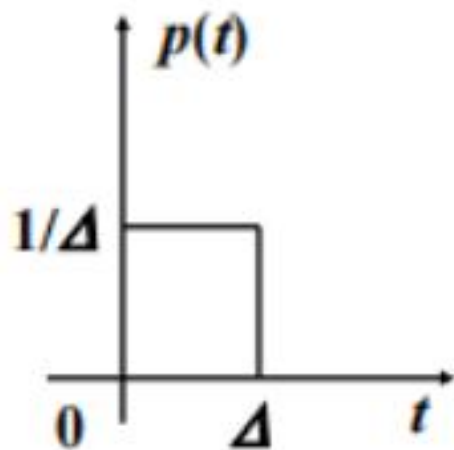


**注意**  $i = e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$  和  $i = e^{-\frac{t}{RC}} \quad (t > 0)$  的区别

# 3.阶跃响应和冲击响应

## 三、单位冲激函数(unit impulse function)

### 1.单位脉冲函数 $p(t)$

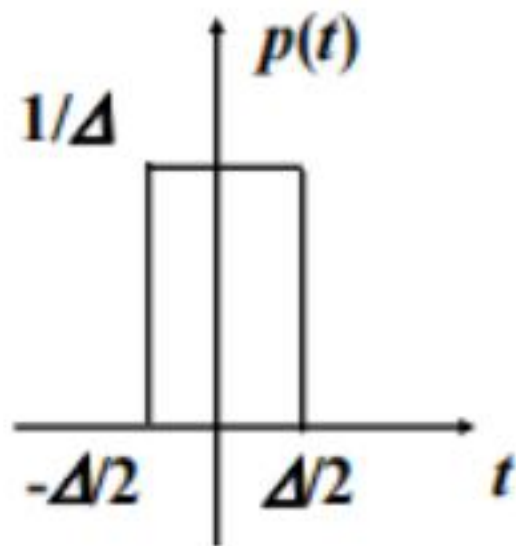


$$p(t) = \frac{1}{\Delta} [\varepsilon(t) - \varepsilon(t - \Delta)]$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} p(t) dt = 1$$

# 3. 阶跃响应和冲击响应

## 2. 单位冲激函数 $\delta(t)$



$$p(t) = \frac{1}{\Delta} \left[ \varepsilon\left(t + \frac{\Delta}{2}\right) - \varepsilon\left(t - \frac{\Delta}{2}\right) \right]$$

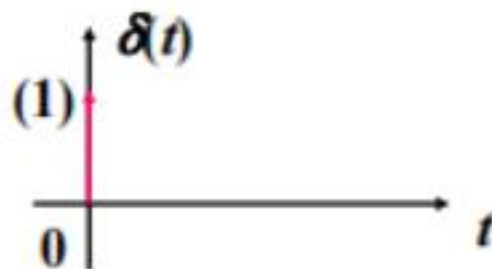
$$\Delta \rightarrow 0, \quad \frac{1}{\Delta} \rightarrow \infty$$

$$\lim_{\Delta \rightarrow 0} p(t) = \delta(t)$$

定义:

$$\delta(t) = \begin{cases} 0 & (t < 0) \\ 0 & (t > 0) \end{cases}$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = 1$$

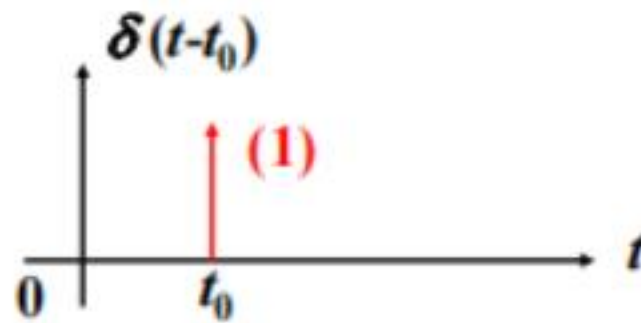


# 3.阶跃响应和冲击响应

## 3.单位冲激函数的延迟(delay)

$$\delta(t - t_0)$$

$$\begin{cases} \delta(t - t_0) = 0 & (t \neq t_0) \\ \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - t_0) dt = 1 \end{cases}$$



## 4.冲激函数的筛分法(sieving method)

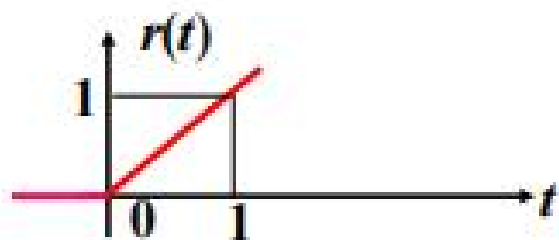
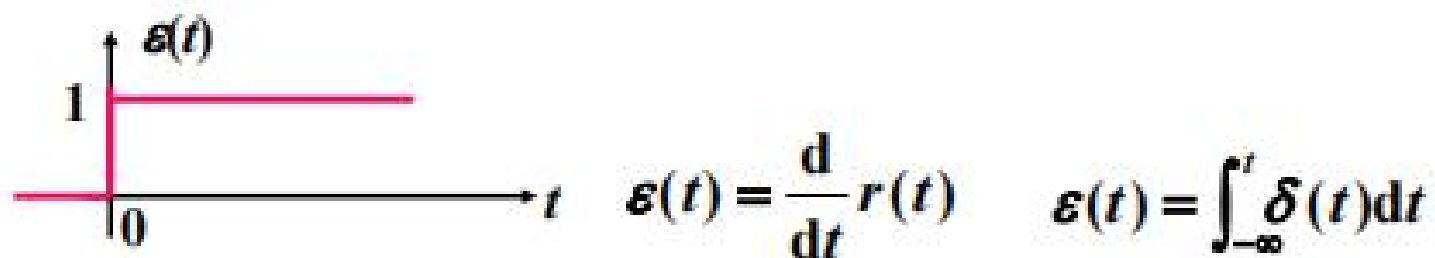
$$\int_{-\infty}^{\infty} \underbrace{f(t)\delta(t)}_{f(0)\delta(t)} dt = f(0) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = f(0)$$

同理有:  $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)\delta(t - t_0) dt = f(t_0)$



### 3. 阶跃响应和冲击响应

#### 四、阶跃函数(step function)与冲激函数(impulse function)的关系



$$r(t) = \int_{-\infty}^t \varepsilon(t) dt$$

单位斜升函数

## 4. 叠加积分、卷积及其性质

### 卷积积分 (convolution) 的定义

给定两个函数(function)  $f_1(t)$  和  $f_2(t)$ , 由这两个函数构成积分

$$\int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau$$

这个积分就定义为函数  $f_1(t)$  和  $f_2(t)$  的卷积积分(convolution integral)

简记为:

$$f_1(t) * f_2(t)$$

# 4. 叠加积分、卷积及其性质

## 1、卷积代数(convolution algebra)

### (1) 交换律(commutative law)

$$f_1(t) * f_2(t) = f_2(t) * f_1(t)$$

例:  $y_f(t) = f(t) * h(t) = h(t) * f(t)$

$$= \int_0^t f(\tau) h(t-\tau) d\tau = \int_0^t f(t-\tau) h(\tau) d\tau$$

### (2) 分配律(distributive law)

### (3) 结合律(associative law)

# 4. 叠加积分、卷积及其性质

## 2、卷积的微分和积分

### (1) 微分(differential)

$$\frac{d}{dt}[f_1(t) * f_2(t)] = f_1(t) * \frac{df_2(t)}{dt} = \frac{df_1(t)}{dt} * f_2(t)$$

### (2) 积分(integral)

$$\int_{-\infty}^t [f_1(\tau) * f_2(\tau)] d\tau = f_1(t) * \int_{-\infty}^t f_2(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^t f_1(\tau) d\tau * f_2(t)$$

### (3) 微积分(calculus)

$$\frac{df_1(t)}{dt} * \int_{-\infty}^t f_2(\tau) d\tau = f_1(t) * f_2(t)$$

## 4. 叠加积分、卷积及其性质

### 3、 $f(t)$ 与奇异信号(singular signal)的卷积(convolution)

#### (1) $f(t)$ 与 $\delta(t)$ 的卷积

证明:

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

$$\begin{aligned} f(t) * \delta(t) &= \delta(t) * f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t-\tau) \delta(\tau) d\tau \\ &= f(t) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(\tau) d\tau = f(t) \end{aligned}$$

例:

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

推论:

$$f(t) * \delta(t-T) = f(t-T)$$

$$f(t-T_1) * \delta(t-T_2) = f(t-T_1-T_2)$$

$$\delta(t-T_1) * \delta(t-T_2) = \delta(t-T_1-T_2)$$

## 4. 叠加积分、卷积及其性质

### (2) $f(t)$ 与 $u(t)$ 的卷积

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

证明:

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

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

推论:

$$f(t) * u(t-t_0) = \int_{-\infty}^{t-t_0} f(\tau) d\tau$$

## 4. 叠加积分、卷积及其性质

### 4、卷积时移(convolution time shift)

若:  $f_1(t) * f_2(t) = y(t)$

则:  $f_1(t - t_0) * f_2(t) = f_1(t) * f_2(t - t_0) = y(t - t_0)$

式中  $t_0$  为实常数

推论:  $f_1(t - t_1) * f_2(t - t_2) = y(t - t_1 - t_2)$

式中  $t_1$  和  $t_2$  为实常数

例:

# 4. 叠加积分、卷积及其性质

## 二、卷积的计算

卷积积分的计算有解析法(analytic method)、图解法(graphic method)和数值解法(numerical solution)。

### 1、卷积积分的解析法

例1: 已知  $f(t) = u(t)$   $h(t) = [-2e^{-2t} + 3e^{-3t}]u(t)$  求  $y_f(t)$ 。

解:  $y_f(t) = f(t) * h(t) = (-2e^{-2t} + 3e^{-3t})u(t) * u(t)$

由性质  $f(t) * u(t) = \int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau$

$$\begin{aligned} \text{则 } y_f(t) &= \int_{-\infty}^t (-2e^{-2\tau} + 3e^{-3\tau})u(\tau) d\tau \\ &= \int_0^t (-2e^{-2\tau} + 3e^{-3\tau}) d\tau \\ &= e^{-2t} - e^{-3t} \quad t \geq 0 \\ &= (e^{-2\tau} - e^{-3\tau}) \Big|_0^t \end{aligned}$$



## 4. 叠加积分、卷积及其性质

### 3. 单位冲激函数的延迟(delay)

两个信号的卷积积分(convolution integral)可以利用定义式计算，也可以用图解的方法计算。

通过卷积积分的图形解释，很容易理解卷积运算。

用图解法直观，尤其是函数式复杂时，用解析式法作容易出错，通过图形帮助确定积分区间(integral interval)和积分上下限更为方便准确。

最好将图解法、解析法两种方法结合起来

## 4. 叠加积分、卷积及其性质

$$\int_{-\infty}^{+\infty} f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau$$

图解法(graphic method)步骤如下:

- 第1步:** 变量替换。画出 $f_1(t)$ 与 $f_2(t)$ 波形, 将图中 $t$ 轴改换成 $\tau$ 轴, 分别得到 $f_1(\tau)$ 与 $f_2(\tau)$ 的波形。
- 第2步:** 翻转。将 $f_2(\tau)$ 波形以纵轴为中心翻转 $180^\circ$ , 得到 $f_2(-\tau)$ 的波形。
- 第3步:** 平移。将 $f_2(-\tau)$ 沿时间轴 $\tau$ 平移 $t$ , 变为 $f_2(t-\tau)$ 。
- 第4步:** 相乘。将 $f_1(\tau)$ 与 $f_2(t-\tau)$ 相乘得卷积积分式中的被积函数 $f_1(\tau)f_2(t-\tau)$ 。
- 第5步:** 计算乘积信号 $f_1(\tau)f_2(t-\tau)$ 波形与 $\tau$ 轴之间的面积, 即卷积在时刻 $t$ 的值。
- 第6步:** 令变量 $t$ 在 $(-\infty, \infty)$ 范围内变化, 重复第3、4、5步, 最终得到卷积信号 $f_1(t)*f_2(t)$ 的值。

## 5.线性系统响应的时域求解

**系统完全响应=零输入响应+零状态响应**

**零输入响应(zero input response)**是输入 $f(t) = 0$ 时的系统响应，它是系统内部条件（如能量存储、初始条件）单独作用的结果，而与外部输入 $f(t)$ 无关。

**零状态响应(zero state response)**是系统在零状态（如内部能量存储不存在、所有初始条件为零）时对输入 $f(t)$ 产生的响应。

系统响应的这两个分量是相互独立的。

# 5.线性系统响应的时域求解

## 二、零输入响应(zero input response)

### 1、系统初始条件(system initial conditions)

设系统初始观察时刻 $t=0$ ，分别考察 $y(t)$ 及各阶导数在初始观察时刻前一瞬间 $t=0^-$ 和后一瞬间 $t=0^+$ 时的情况。

$0^-$ 状态是指系统没加外部激励时系统的固有状态，即零输入时的初始状态(initial state)，反映的是系统以往的**历史信息**。

初始值是由系统的储能产生的；

$0^+$ 状态称为加入输入后的初始状态。即初始值不仅有系统的储能，还**受激励(excitation)的影响**。

$$y(t) = y_x(t) + y_f(t)$$



$$y(0^-) = y_x(0^-) + y_f(0^-)$$

$$y(0^+) = y_x(0^+) + y_f(0^+)$$

# 5.线性系统响应的时域求解

## 2、零输入响应(zero input response)的求解

1) 系统的零输入响应是输入信号(input signal)为零, 仅由系统的初始状态单独作用而产生的输出响应。

■ 数学模型(mathematical model)

$$y^{(n)}(t) + a_{n-1}y^{(n-1)}(t) + \cdots + a_1y'(t) + a_0y(t) = 0$$

■ 求解方法:

根据微分方程(differential equation)的**特征根**确定**零输入响应**的形式

再由**0-初始条件**确定待定系数

## 5.线性系统响应的时域求解

$n$ 阶微分方程(differential equation)

若零输入响应方程 $p$ 算子多项式(polynomia)可分解为 (以单根为例)

$$(p - \lambda_1)(p - \lambda_2) \cdots (p - \lambda_n)y(t) = 0$$

则有**零输入响应**(zero input response)

$$y_x(t) = c_1 e^{\lambda_1 t} + c_2 e^{\lambda_2 t} + \cdots + c_n e^{\lambda_n t} = \sum_{k=1}^n c_k e^{\lambda_k t}$$

式中 $c_k$ 为任意待定系数(undetermined coefficient), 由0-初始条件确定。

## 5.线性系统响应的时域求解

### 2) 由传输算子(transfer operator)求零输入响应(zero input response)

设有微分方程  $D(p)y(t) = N(p)f(t)$

对应的零输入响应的微分方程是:

$$D(p)y(t) = 0$$

若  $D(p)$  有  $n$  个相异的单零点, 则可分解为

$$(p - \lambda_1)(p - \lambda_2) \cdots (p - \lambda_n)y(t) = 0$$

当  $p = \lambda_1, \lambda_2, \cdots, \lambda_n$  时,  $D(p)=0$ , 称  $\lambda_1, \lambda_2, \cdots, \lambda_n$  是  $D(p)$  的零点

零输入响应解(齐次解)为:

$$y_x(t) = c_1 e^{\lambda_1 t} + c_2 e^{\lambda_2 t} + \cdots + c_n e^{\lambda_n t} = \sum_{k=1}^n c_k e^{\lambda_k t}$$

## 5.线性系统响应的时域求解

如果微分方程(differential equation)表示为:

$$y(t) = \frac{N(p)}{D(p)} f(t) = H(p) f(t)$$

$$H(p) = \frac{N(p)}{D(p)}$$

当  $p = \lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$  时,  $D(p)=0$ , 称  $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$  是  $D(p)$  的零点

$D(p) \rightarrow 0, H(p) \rightarrow \infty$  称  $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$  是  $H(p)$  的极点

由传输算子(transfer operator)  $H(p)$  的极点可立刻写出零输入响应(zero input response)



## 5. 线性系统响应的时域求解

若传输算子(transfer operator) $H(P)$ 有 $n$ 个极点(pole), 其中包含以下情况:

(1)  $D(p) = 0$  有单根  $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$   $m \leq n$

零输入响应为:  $c_1 e^{\lambda_1 t} + c_2 e^{\lambda_2 t} + \dots + c_n e^{\lambda_n t}$

单实根  $\lambda_k$  对应响应:  $c_k e^{\lambda_k t}$

一对共轭复根

$$\lambda_i = \alpha + j\omega \quad \lambda_j = \alpha - j\omega$$



$$c' e^{\alpha t} \cos(\omega t + \phi)$$

式中  $c'$  和  $\phi$  为待定常数

(2)  $D(p) = 0$  有重根

二重根

$\lambda$



$$(c_0 + c_1 t) e^{\lambda t}$$

三重根

$\lambda$



$$(c_0 + c_1 t + c_2 t^2) e^{\lambda t}$$

$\vdots$

$m$ 重根

$\lambda$



$$(c_0 + c_1 t + \dots + c_{m-1} t^{m-1}) e^{\lambda t}$$

## 5. 线性系统响应的时域求解

例3：已知  $H(p) = \frac{2p^2 + 8p + 3}{(p+1)(p+3)^2}$ ，初始条件为：

$$y(0^-) = 2, y'(0^-) = 1, y''(0^-) = 0, \text{ 求零输入响应 } y_x(t)$$

解：  $D(p) = (p+1)(p+3)^2 = 0$

求得极点：  $\lambda_1 = -1 \quad \lambda_2 = \lambda_3 = -3$

零输入响应为：  $y_x(t) = c_1 e^{-t} + (c_2 + c_3 t) e^{-3t}$

代入初始条件有：

$$\begin{cases} y(0) = c_1 + c_2 = 2 \\ y'(0) = -c_1 - 3c_2 + c_3 = 1 \\ y''(0) = c_1 + 9c_2 - 6c_3 = 0 \end{cases}$$

求解得：

$$c_1 = 6 \quad c_2 = -4 \quad c_3 = -5$$
$$\therefore y_x(t) = 6e^{-t} + (-4 - 5t)e^{-3t} \quad (t \geq 0)$$



**谢谢聆听**

**Thanks for listening!**

