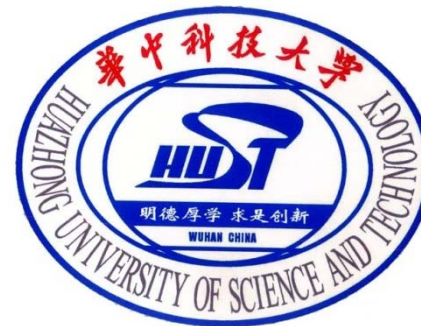
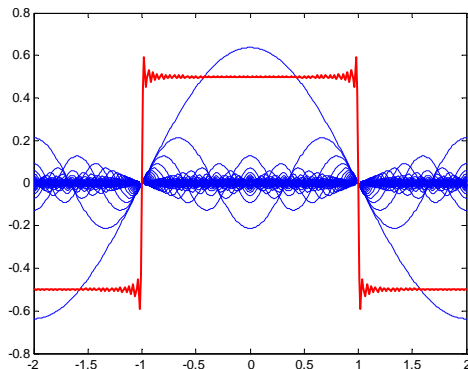


信号与系统

第3讲 连续LTI系统的时域分析方法

郭红星

华中科技大学计算机学院



上一讲内容回顾

◆ 奇异信号的概念及实例

- 奇异信号的定义：即本身、其导数或其积分有不连续点的函数
- 常见的奇异信号
 - 斜变信号
 - 单位阶跃信号
 - 矩形脉冲信号
 - 单位冲激信号

◆ 系统的概念与分类

◆ 线性时不变(LTI)系统

◆ 学习目标

- 熟悉上述奇异信号，领会其物理含义
- 掌握线性时不变系统的性质及判别准则

第二章 连续时间系统的时域分析

■ 线性时不变系统全响应的时域求解

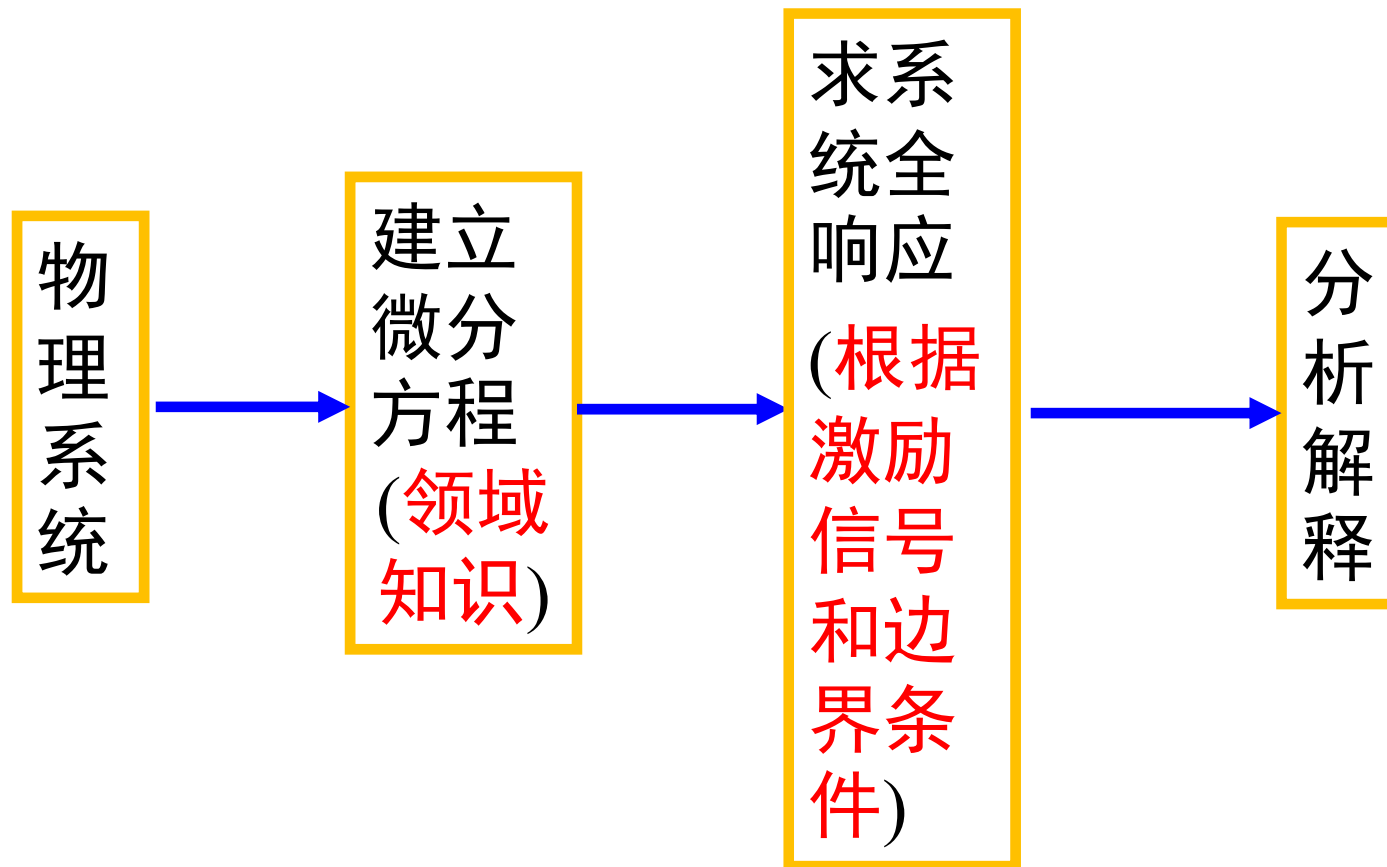
- 系统微分方程的建立与求解
- 连续时间LTI系统全响应的经典解法
- 系统零输入响应的求解
- 连续时间系统的单位冲激响应
- 卷积积分及其性质

■ 学习目标

- 掌握基于因果关系的系统全响应分解与求解方法
- 熟悉系统全响应的各种分解与合成及其相互关系
- 从系统层面理解卷积积分及其性质


3.1 系统的时域分析 及经典解法

连续时间系统的时域分析分析方法

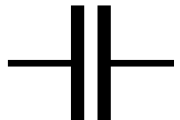


电路系统微分方程建立的两类约束

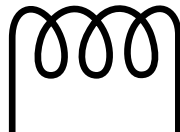
① 来自元件电气关系的约束：与元件的连接方式无关

a. 电阻:  $R = \frac{u_R(t)}{i(t)}$

R

b. 电容:  $C = \frac{q(t)}{u_c(t)}$ $u_c = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^t i(\tau) d\tau$ $i(t) = C \frac{du_c(t)}{dt}$

C

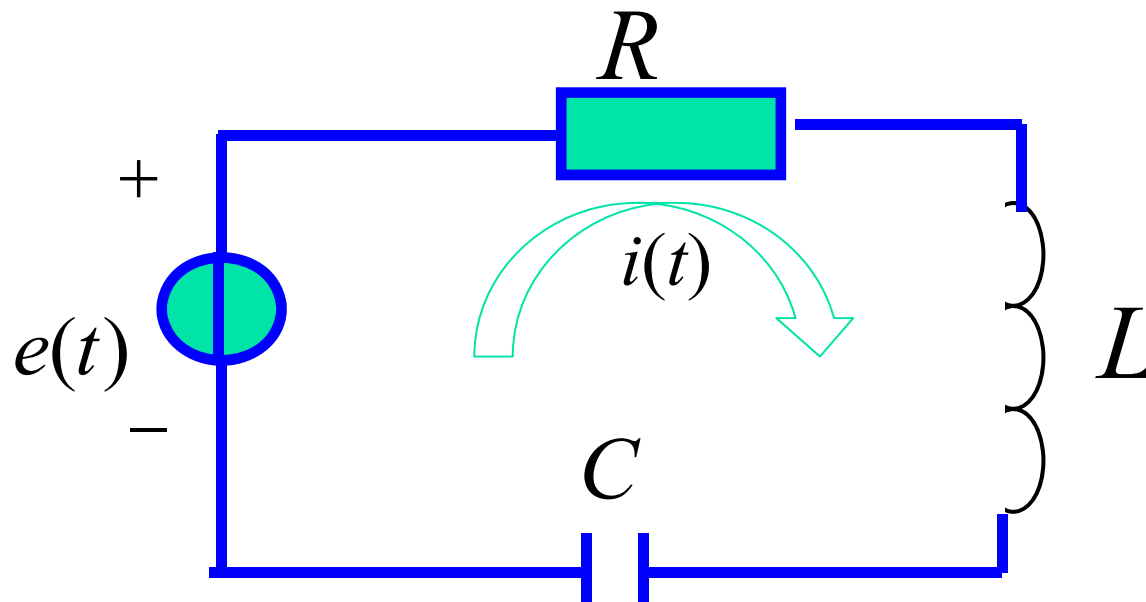
c. 电感:  $l = \frac{\varphi}{i}$ $u_l(t) = l \frac{di(t)}{dt}$ $i_l = \frac{1}{l} \int_{-\infty}^t u_l(\tau) d\tau$

L

② 来自连接方式的约束：kvl和kil, 与元件的性质无关

一个简单的例子

$$L \frac{d^2 i(t)}{dt^2} + R \frac{di(t)}{dt} + \frac{1}{C} i(t) = \frac{de(t)}{dt}$$



RLC串联电路

微分方程的一般形式

$$\frac{d^n r(t)}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} r(t)}{dt^{n-1}} + \cdots + a_1 \frac{dr(t)}{dt} + a_0 r(t) =$$
$$b_m \frac{d^m e(t)}{dt^m} + b_{m-1} \frac{d^{m-1} e(t)}{dt^{m-1}} + \cdots + b_1 \frac{de(t)}{dt} + b_0 e(t)$$

- 其中， $e(t)$ 为系统的激励， $r(t)$ 为系统的响应， n 为系统(方程)的阶数

微分方程的时域经典解法

- 微分方程的全解即系统的完全响应, 由齐次解(自由响应)和特解(强迫响应)组成

$$r(t) = r_h(t) + r_p(t)$$

- 齐次解 $r_h(t)$ 的形式由齐次方程的特征根（自由频率）确定
- 特解 $r_p(t)$ 的形式由方程右边激励信号的形式确定

齐次解 $r_h(t)$ 的形式

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

$$r_h(t) = K_1 e^{\lambda_1 t} + K_2 e^{\lambda_2 t} + \dots + K_n e^{\lambda_n t}$$

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

$$r_h(t) = K_1 e^{\lambda t} + K_2 t e^{\lambda t} + \dots + K_n t^{n-1} e^{\lambda t}$$

(3) 特征根是成对共轭复根 $\lambda_i = \sigma_i \pm j\omega_i, \quad i = n/2$

$$r_h(t) = e^{\sigma_1 t} (K_1 \cos \omega_1 t + K_2 \sin \omega_1 t) + \dots + e^{\sigma_i t} (K_i \cos \omega_i t + K_{i+1} \sin \omega_i t)$$

常用激励信号对应的特解形式

输入信号	特解
K	A
Kt	$A+Bt$
Ke^{-at} (特征根 $S \neq -a$)	Ae^{-at}
Ke^{-at} (特征根 $S = -a$)	Ate^{-at}
$K\sin\omega_0 t$ 或 $K\cos\omega_0 t$	$A\sin\omega_0 t+B\cos\omega_0 t$
$Ke^{-at}\sin\omega_0 t$ 或 $Ke^{-at}\cos\omega_0 t$	$Ae^{-at}\sin\omega_0 t+Be^{-at}\cos\omega_0 t$

例题1：系统全响应的经典解法

前面所讨论的RLC电路中，如果 $L=1\text{H}$, $C=1/8\text{F}$, $R=6\Omega$ ，且电路的初始条件为 $i(0)=0$, $i'(0) = 2\text{A/s}$ ，输入信号 $e(t)=e^{-t}u(t)$ ，求系统的完全响应 $i(t)$ 。

$$L \frac{d^2 i(t)}{dt^2} + R \frac{di(t)}{dt} + \frac{1}{C} i(t) = \frac{de(t)}{dt}$$

解：(1)求齐次方程 $i''(t)+6i'(t)+8i(t)=0$ 的齐次解 $i_h(t)$

特征方程为 $\lambda^2 + 6\lambda + 8 = 0$

特征根为 $\lambda_1 = -2, \lambda_2 = -4$

齐次解 $i_h(t) = Ae^{-2t} + Be^{-4t}$

例题1 (续)

2) 求非齐次方程 $i''(t) + 6i'(t) + 8i(t) = e'(t)$ 的特解 $i_p(t)$

由输入 $e(t)$ 的形式, 设方程的特解为 $i_p(t) = Ce^{-t}$

将特解代入原微分方程即可求得常数 $C = -\frac{1}{3}$

3) 求方程的全解

$$i(t) = i_h(t) + i_p(t) = Ae^{-2t} + Be^{-4t} - \frac{1}{3}e^{-t}$$

$$\left. \begin{aligned} i(0) &= A + B - \frac{1}{3} = 0 \\ i'(0) &= -2A - 4B + \frac{1}{3} = 2 \end{aligned} \right\} \text{解得 } A = 3/2, B = -7/6$$

所以

$$i(t) = \frac{3}{2}e^{-2t} - \frac{7}{6}e^{-4t} - \frac{1}{3}e^{-t}, \quad t \geq 0$$

经典法的不足之处

- ① 若微分方程右边激励项较复杂，则难以处理
- ② 若激励信号发生变化，则须全部重新求解
- ③ 若初始条件发生变化，则须全部重新求解
- ④ 这种方法是一种纯数学方法，无法突出系统响应的物理概念

一种解决方法：从响应的因果关系入手

3.2 响应的因果关系 及单位冲激响应

另一种思路：从因果关系入手

完全响应 = 通解(自由响应) + 特解(强迫响应)

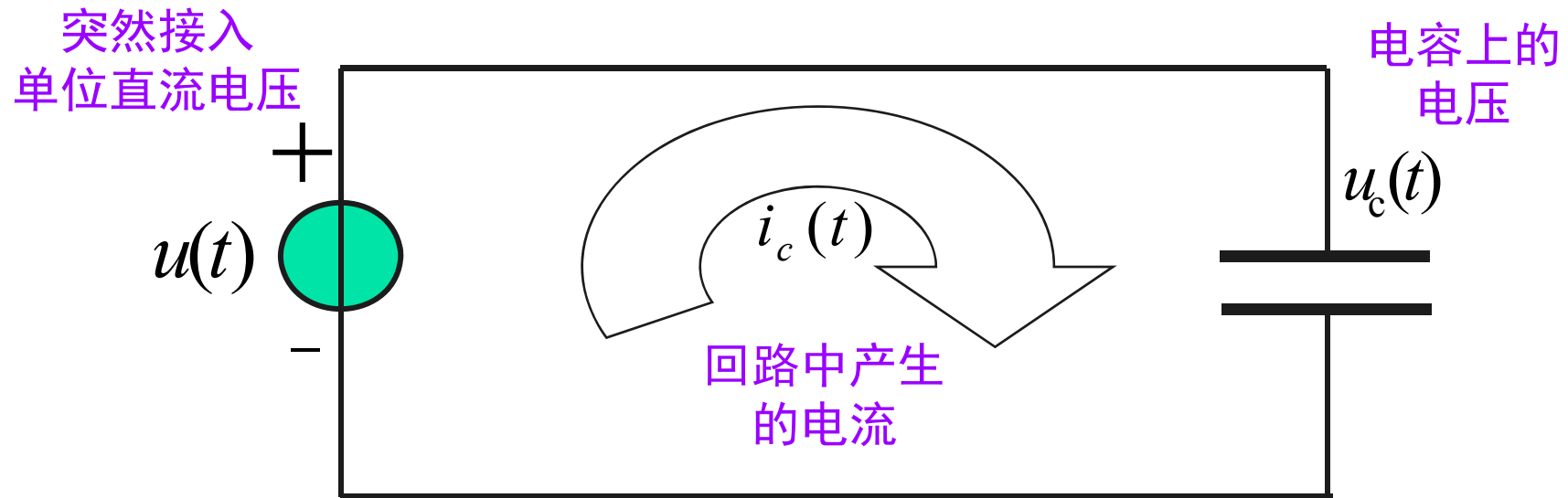
考察系统响应时，一般从某个时刻(记为 t_0)开始。系统在 $t=t_0$ 时的状态是一组必须知道的最少量的数据，利用这组数据和系统模型以及激励信号，就能够完全确定 t_0 以后任何时刻的响应。一般把这个时刻作为系统的“0”时刻

自由响应为齐次方程的通解，强迫响应为非齐次方程的特解，由初始状态和激励信号决定。

= 零输入响应 + 零状态响应
z.i.r和z.s.r

零输入响应是系统在无输入激励情况下仅由初始条件引起的响应，
零状态响应是系统在无初始储能或者初始状态为零的情况下，仅由外加激励源引起的响应。

系统在零时刻的状态可跳变



两边同时求导数

$$q(t) = \int_0^t i_c(\tau) d\tau = C u_c(t) \longrightarrow i_c(t) = C \frac{du_c(t)}{dt} = C \frac{du(t)}{dt} = C \delta(t)$$

系统在零时刻的状态发生了跳变！

系统的状态（起始与初始状态）

由于激励信号（特别是阶跃信号和冲激信号等奇异信号）加入系统，会引起系统的状态发生跳变，所以有必要对“0”时刻进行区分。

系统的“0”时刻

以“ 0^- ”表示激励接入前的瞬时

以“ 0^+ ”表示激励接入后的瞬时

起始条件的跳变—从 0^- 到 0^+

1. 起始状态: $r^{(k)}(0^-)$ origination

- 它决定了z.i.r.在激励接入之前的瞬时 $t=0^-$ 系统的状态,它总结了计算未来响应所需要的过去的全部信息

2. 初始状态: $r^{(k)}(0^+)$ initialization

- 它决定了在激励接入之后的瞬时 $t=0^+$ 系统的状态,决定了完全响应

3. 跳变量:

$$r_{\text{zsr}}^{(k)}(0^+) \quad r^{(k)}(0^+) = r_{\text{zsr}}^{(k)}(0^+) + r^{(k)}(0^-)$$

***注意管致中和郑君里教材的命名是不相容的! 我们采用后者**

例题2：系统零输入响应的求解

前面所讨论的RLC电路中，如果 $L=1\text{H}$, $C=1/8\text{F}$, $R=6\Omega$ ，且电路的初始条件为 $i(0)=0$, $i'(0) = 1\text{A/s}$ 。求电路的零输入响应电流 $i_{zir}(t)$ 。

用算子符号表示微分方程
 $p = \frac{d}{dt}$

解：将元件参数值代入方程，整理得：

$$(p^2 + 6p + 8)i_{zir}(t) = 0 \longrightarrow i_{zir}(t) = c_0 e^{-2t} + c_1 e^{-4t}$$

代入初始条件得：

$$\left. \begin{aligned} i(0) &= c_0 + c_1 = 0 \\ i'(0) &= -2c_0 - 4c_1 = 1 \end{aligned} \right\} \text{解得 } c_0 = 1/2, \quad c_1 = -1/2$$

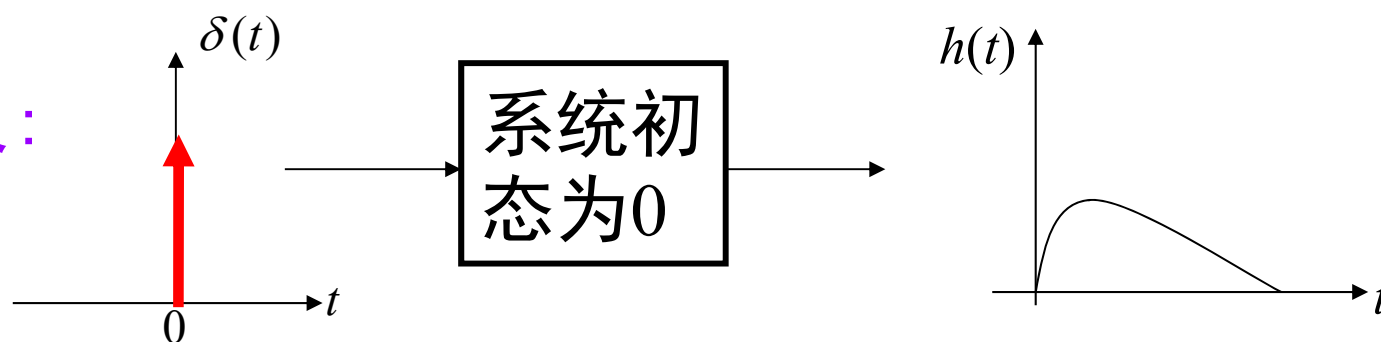
$$i_{zir}(t) = \frac{1}{2} e^{-2t} - \frac{1}{2} e^{-4t} (A) \quad t \geq 0$$

思考：零输入响应就是系统的自由响应吗？

问题：系统的零状态响应如何求取？

一个简单信号激励系统的zsr

1. 定义:



系统的单位冲激响应 $h(t)$

$h(t)$ 的求法—转化为初始条件

- $h(t)$ 求法: 转化为一个特殊的z.i.r响应来处理

$$a_n r^{(n)}(t) + a_{n-1} r^{(n-1)}(t) + \cdots + a_1 r'(t) + a_0 r(t) = e(t)$$

$$a_n h^{(n)}(t) + a_{n-1} h^{(n-1)}(t) + \cdots + a_1 h'(t) + a_0 h(t) = \delta(t)$$

思考：冲激响应
与系统自由响应
是什么关系？

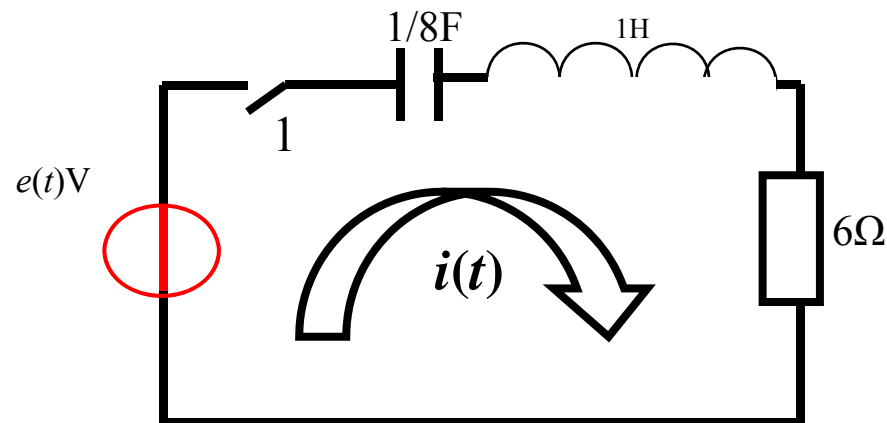
对于 $t < 0$ 时: $h(0^-) = h'(0^-) = \cdots = h^{(n-1)}(0^-) = 0$

系统处于零起始状态；当 $t > 0$ 时，激励为0

所以， $\delta(t)$ 作用于系统的效果仅是使系统零时刻的状态发生了跳变，然后激励信号就变为零了。

- 关键是如何确定 $t=0^+$ 时的初始条件！

例题3：系统单位冲激响应的求解



■ 电路系统如上图所示，激励为 $e(t)V$ ， $t=0$ 以前开关断开，系统处于零状态， $t=0$ 时刻，开关合上，系统产生电流响应 $i(t)$ 。试求：

- ① 列出此系统的方程，求系统的单位冲激响应 $h(t)$ 。
- ② 若激励 $e(t)=e^{-t}u(t)V$ ，试从物理概念判断 $i(0^-)$, $i'(0^-)$ 和 $i(0^+)$, $i'(0^+)$ 。
- ③ 当激励同(2)问时，试根据系统方程，利用冲激信号平衡法判断起始状态跳变，并与(2)问所得结果对照，用经典法求零状态响应 $i_{zs}(t)$ 。

例题3解答

$$1. \quad \frac{1}{c} \int i(\tau) d\tau + l \frac{di}{dt} + Ri(t) = e(t)$$

$$\frac{d^2 i(t)}{dt^2} + 6 \frac{di(t)}{dt} + 8i(t) = \frac{de(t)}{dt} \quad e(t) = \delta(t)$$

$$i_{zsr}(0^+) = 1$$

$$i'_{zsr}(0^+) = -6$$

用冲激信号平衡法判断起始状态跳变

$$\begin{aligned} \frac{d^2 i(t)}{dt^2} + 6 \frac{di(t)}{dt} + 8i(t) &= \delta'(t) \\ \delta'(t) &\Rightarrow \delta(t) \Rightarrow \underline{\underline{u(t)}} \\ \downarrow & \quad \quad \downarrow \times 6 \\ -6\delta(t) &\Leftarrow \underline{\underline{6\delta(t)}} \\ &\quad \quad \quad \searrow \\ &\quad \quad \quad \underline{\underline{-6u(t)}} \end{aligned}$$

$$h(t) = i_h(t) = Ae^{-2t} + Be^{-4t}$$

代入初始条件: $i(0^+) = 1; \quad i'(0^+) = -6$

$$A = -1$$

$$B = 2$$

$$h(t) = [-e^{-2t} + 2e^{-4t}]u(t)$$

例题3解答

2. $i(0^-) = i'(0^-) = 0 \quad i(0^+) = 0 \quad i'(0^+) = 1 \text{ V/s}$

3. $\frac{d^2 i(t)}{dt^2} + 6 \frac{di(t)}{dt} + 8i(t) = \frac{de(t)}{dt}$

$e(t) = e^{-t}u(t)$

$$\frac{d^2 i(t)}{dt^2} + 6 \frac{di(t)}{dt} + 8i(t) = \delta(t)$$

$\delta(t) \longrightarrow u(t)$

用冲激信号可描述这种突变现象。

因此: $\begin{cases} i(0^+) = i(0^-) + i_{zsr}(0^+) = 0 \\ i'(0^+) = i'(0^-) + i'_{zsr}(0^+) = 1 \end{cases}$

$$i_{zsr}(t) = e^{-2t} - \frac{2}{3}e^{-4t} - \frac{1}{3}e^{-t} (A) \quad t \geq 0$$

■ $i(0)=0, i'(0) = 2A/s$

例题1结果

$$i(t) = \frac{3}{2}e^{-2t} - \frac{7}{6}e^{-4t} - \frac{1}{3}e^{-t}, \quad t \geq 0$$

$$= i_{zir}(t) + i_{zsr}(t)$$

■ $i(0)=0, i'(0) = 1A/s$

例题2结果

$$i_{zir}(t) = \frac{1}{2}e^{-2t} - \frac{1}{2}e^{-4t} \quad t \geq 0$$

小结

- 经典解法可以求解系统全响应，但是存在四点不足
- 零输入响应的系数由初始状态决定，响应形式由系统决定，比较容易求取
- 可将冲激响应转化为状态非零的零输入响应求取
- 一般激励的零状态响应如何直接求取？

课后作业

- 阅读:2.1-2.4、2.6; 预习:2.5、2.7、2.8
- 书面作业：2.6题、2.12题
- 每个星期一**23:59**前上传上星期的作业
 - 在A4纸上完成，每张拍照保存为一个JPG图像，文件名为：学号+姓名+hw+周次+P图片序号.jpg。如张三（学号U2018148xx）第一周作业第一题图片名为：U2018148xx U2018148xx hw1P1.JPG，如此题有两张或多张图片，则第一张图片名为：U2018148xx张三hw1P1-1.JPG，第二张图片名为：U2018148xx张三hw1P1-2.JPG，以此类推，上传超星课堂系统。具体见“作业提交操作指南”文档。