

信号与系统

第二章 连续时间系统的时域分析

主讲教师:张凤元

主要内容。

CONTENTS



- 1 连续时间系统响应的时域分析
- 2 连续时间系统初始条件的确定
- 3 连续LTI系统的零输入和零状态响应
- 4 信号的线性卷积
- 5 离散时间LTI系统的时域分析法
- 6 信号的变换域分析简介



连续时间信号的时域分析

- -- 方程齐次解
 - -- 方程特解
 - -- 方程通解
 - -- 初始条件
 - -- 经典解法





1.1 系统数学模型的时域表示



时域分析方法:不涉及任何变换,直接求解系统的微分、积分方程式,这种方法比较直观,物理概念比较清楚,是学习各种变换域方法的基础。

输入输出描述:一元n阶微分方程

状态变量描述:n元一阶微分方程

本课程中我们主要讨论输入、输出描述法





列写系统的微分方程:根据元件约束,网络拓扑约束等

经典法

变换域法

经典法: 求解常系数线性微分方程的一般方法:

零输入响应:可以用经典法求解。

零状态响应: 任意激励e(t)下的零状态响应 $r_{zs}(t)$ 可通过冲激响h(t)应 用卷积法来计算。





- •许多实际系统可以用线性系统来模拟。
- •对于线性时不变系统,系统的参数不随时间而改变,这样 的系统可以用线性常系数微分方程模型描述。
- •经典解法中,对于高阶系统或激励输入信号较复杂时,求解系统 响应时计算过程复杂,求解并不方便。而在变换域中求解显得比 较方便。所以人们的兴趣更集中于变换域分析。



1.4 微分方程的列写方法



- •一般根据实际系统的物理特性列写系统的微分方程。
- •对于电路系统,主要是根据元件特性约束和网络拓扑约束列写系统的微分方程。

元件特性约束:表征元件特性的关系式。例如二端元件电阻,电容,电感各自的电压与电流的关系,以及四端元件互感的初、次级电压与电流的关系等等。

网络拓扑约束:由网络结构决定的电压电流约束关系,KCL, KVL.



1.5 n阶线性时不变系统的描述



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

$$C_0 \frac{d^n r(t)}{dt^n} + C_1 \frac{d^{n-1} r(t)}{dt^{n-1}} + \dots + C_{n-1} \frac{dr(t)}{dt} + C_n r(t) = E_0 \frac{d^m e(t)}{dt^m} + E_1 \frac{d^{m-1} e(t)}{dt^{m-1}} + \dots + E_{m-1} \frac{de(t)}{dt} + E_m e(t)$$

系统为时不变的,则 C,E 均为常数,此方程为常系数的 n 阶线性常微分方程。

价次n: 方程的阶次n 由独立的动态元件的个数决定。



求解系统微分方程的经典法



分析系统的经典方法:

- (1) 列写常系数线性微分方程; (2) 求方程对应的齐次方程的通解;
- (3) 求方程的一个特解;

- (4) 方程的通解 = 齐次解+特解;
- (5) 将初始条件代入通解得到完全响应。

我们一般将激励信号加入的时刻定义为0,响应为 $t \ge 0_+$ 时方程的

解,初始条件

$$r(0^{+}), \frac{d r(0^{+})}{d t}, \frac{d^{2} r(0^{+})}{d t^{2}}, \cdots, \frac{d^{n-1} r(0^{+})}{d t^{n-1}}$$

几种典型激励函数相应的特解形式

| 息科学与技术学院 | 博学 流 1958 東京 1958 |
|----------|----------------------------|
| | |

| 激励函数 $e(t)$ | 响应函数 $r(t)$ 的特解 |
|-----------------------------------|---|
| E(常数) | B(常数) |
| t^p | $B_1 t^p + B_2 t^{p-1} + \dots + B_p t + B_{p+1}$ |
| e^{lphat} | $Be^{lpha\ t}$ |
| $\cos(\omega t)$ | |
| $\sin(\omega t)$ | $B_1 \cos(\omega t) + B_2 \sin(\omega t)$ |
| $t^p e^{\alpha t} \sin(\omega t)$ | $\left(B_1 t^p + B_2 t^{p-1} + \dots + B_p t + B_{p+1}\right) e^{\alpha t} \cos\left(\omega t\right)$ |
| $t^p e^{\alpha t} \cos(\omega t)$ | $+(D_1t^p + D_2t^{p-1} + \dots + D_pt + D_{p+1})e^{\alpha t}\sin(\omega t)$ |

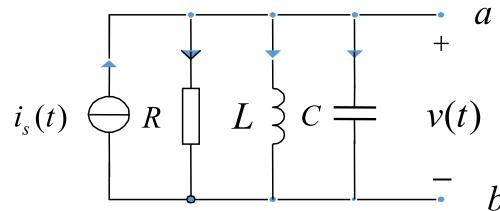
例1 求并联电路的端电压 v(t)与激励 $i_s(t)$ 间的关系





連盟
$$i_R(t) = \frac{1}{R}v(t)$$

电感
$$i_L(t) = \frac{1}{L} \int_{-\infty}^t v(\tau) d\tau$$



电容
$$i_C(t) = C \frac{\mathrm{d}v(t)}{\mathrm{d}t}$$

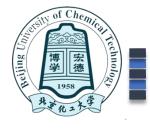
根据KCL
$$i_R(t) + i_L(t) + i_C(t) = i_S(t)$$

代入上面元件伏安关系,并化简有
$$C\frac{d^2v(t)}{dt^2} + \frac{1}{R}\frac{dv(t)}{dt} + \frac{1}{L}v(t) = \frac{di_s(t)}{dt}$$

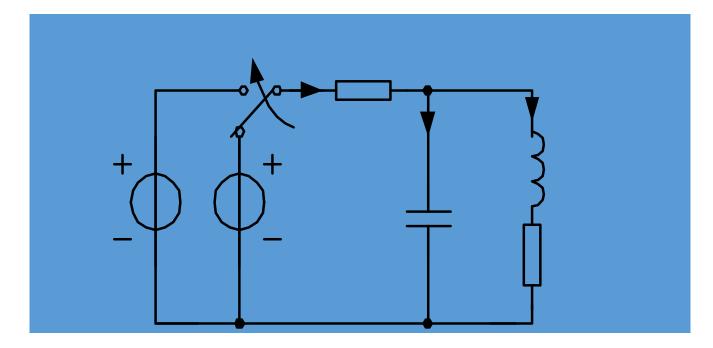
这是一个代表RCL并联电路系统的二阶微分方程。







给定如图所示电路 t 时开关S位于1的位置而且已经达到稳态; 当 t 时,S由1转向2。试建立 i(t)电流的微分方程,并求解 i(t)在 $t \ge 0$ 时的变化。







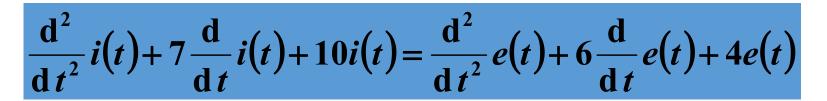


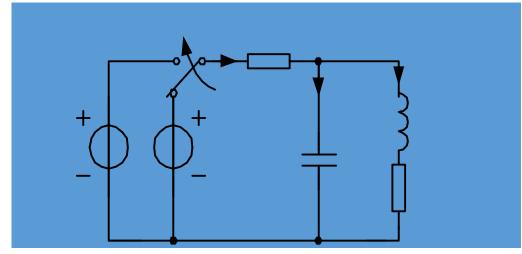
(1) 列写电路的微分方程

$$R_1 i(t) + v_c(t) = e(t)$$

$$v_C(t) = L \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} i_L(t) + i_L(t) R_2$$
 结点电压

$$i(t) = C \frac{\mathbf{d}}{\mathbf{d}t} v_C(t) + i_L(t)$$
 回路方程





消去中间变量





(2) 求系统的完全响应通解

系统的特征方程:

$$\alpha^2 + 7\alpha + 10 = 0$$
 , $(\alpha + 2)(\alpha + 5) = 0$

特征根:

$$\alpha_1 = -2, \ \alpha_2 = -5$$

齐次通解:

$$i_h(t) = A_1 e^{-2t} + A_2 e^{-5t} \quad (t \ge 0_+)$$

非齐次特解:

由于
$$t \ge 0$$
,时 $e(t) = 4V$

方程右端自由项为 4×4 ,因此令特解 $i_p(t)=B$,

$$10B = 4 \times 4$$
 $\therefore B = \frac{16}{10} = \frac{8}{5}$

要求系统的完全响应为:

$$i(t) = A_1 e^{-2t} + A_2 e^{-5t} + \frac{8}{5} \quad (t \ge 0_+)$$

(3) 求系统的完全响应

开关S从1切换到2后,系统的初始条件为:

$$r(0_{+}) = \frac{14}{5}A$$
 $\frac{dr}{dt}(0_{+}) = -2A/s$

将初始条件代入通解得:

$$\begin{cases} i(0_{+}) = A_{1} + A_{2} + \frac{8}{5} = \frac{14}{5} \\ \frac{d}{dt}i(0_{+}) = -2A_{1} - 5A_{2} = -2 \end{cases} \qquad \begin{cases} A_{1} = \frac{4}{3} \\ A_{2} = -\frac{2}{15} \end{cases}$$

完全响应为:

$$i(t) = \left(\frac{4}{3}e^{-2t} - \frac{2}{15}e^{-5t} + \frac{8}{5}\right)A \qquad (t \ge 0_+)$$



