

第8章 线性动态电路暂态过程的 时域分析

开课教师： 王灿

开课单位： 机电学院--电气工程学科

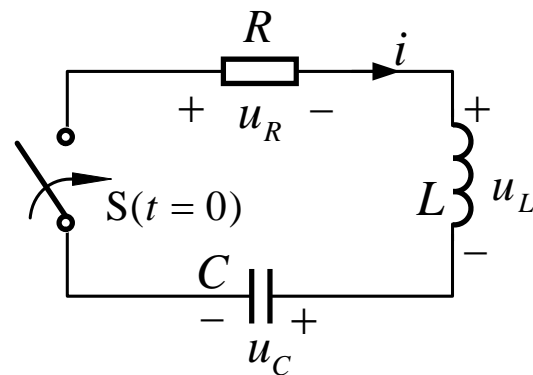


8.11 二阶电路的暂态过程

基本要求：掌握二阶电路微分方程求解过程、微分方程特征根与响应自由分量性质的关系。

二阶电路： 用二阶微分方程描述的电路（一般含有两个储能元件）。

设 $u_C(0_-) = U_{C0} > 0$ ， $t=0$ 时开关接通，求 $t>0$ 时 u_C 和回路 i 。



$t>0$:

$$u_R + u_L + u_C = 0$$

$$u_R = Ri \quad i = C \frac{du_C}{dt} \quad u_L = L \frac{di}{dt}$$

**两个
初始条件：**

RLC零输入响应

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC} u_C = 0$$

$$\begin{cases} u_C(0_+) = u_C(0_-) = U_{C0} \\ \left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0_+} = \frac{1}{C} i(0_+) = \frac{1}{C} i(0_-) = 0 \end{cases}$$

解方程

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC} u_C = 0$$

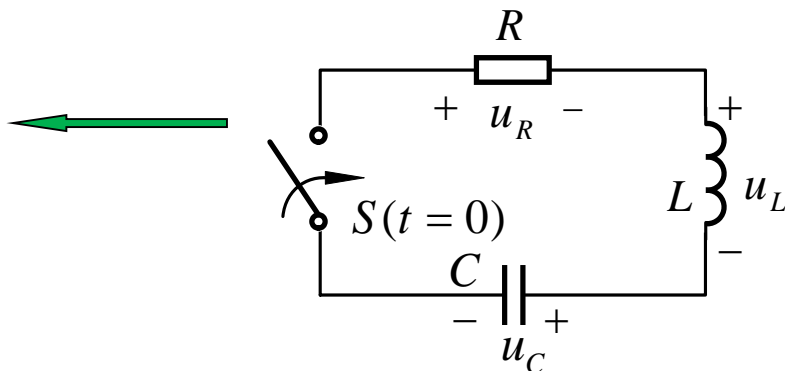
特征方程: $p^2 + \frac{R}{L} p + \frac{1}{LC} = 0$

特征根: $p = -\frac{R}{2L} \pm \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \frac{1}{LC}}$

令 $\alpha = R/(2L)$
 $\omega_0 = 1/\sqrt{LC}$

$$p_1 = -\alpha + \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2}$$

$$p_2 = -\alpha - \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2}$$



RLC零输入响应

1、互异负实根

2、共轭复根

3、相等负实根

二阶暂态过程与特征根的关系

$$p_1 = -\alpha + \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2}$$

$$p_2 = -\alpha - \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2}$$

$$\alpha = R / (2L); \omega_0 = 1 / \sqrt{LC}$$

1、互异负实根

$$\alpha > \omega_0 \text{ 即 } R > 2\sqrt{L/C}$$

通解:

$$u_C = A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t}$$

$$\text{得: } u_C = \frac{U_{C0}}{p_2 - p_1} (p_2 e^{p_1 t} - p_1 e^{p_2 t})$$

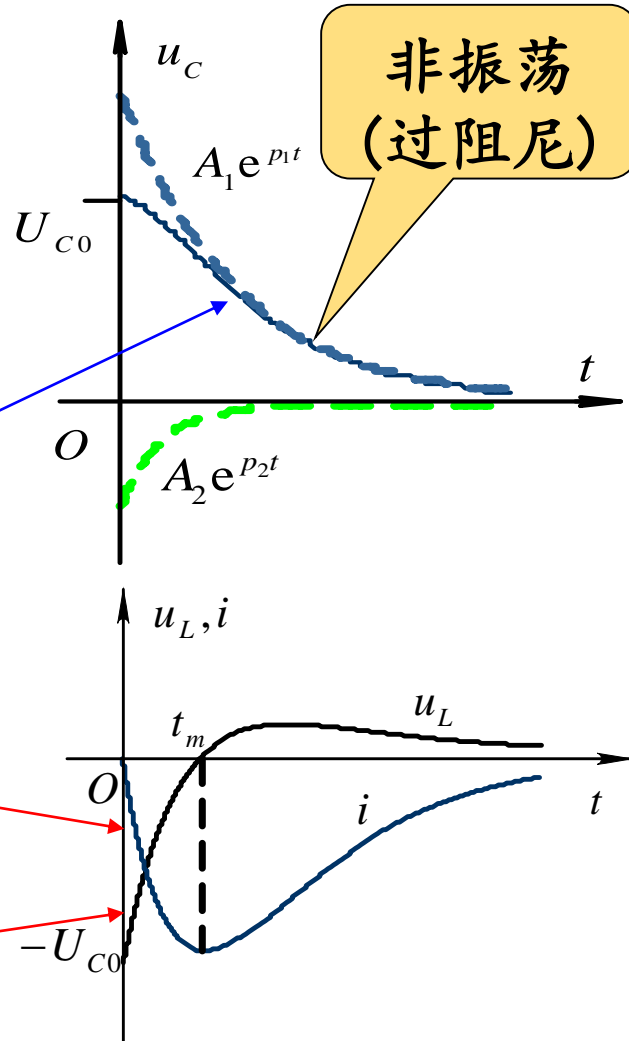
$$i = C \frac{du_C}{dt} = \frac{U_{C0}}{L(p_2 - p_1)} (e^{p_1 t} - e^{p_2 t})$$

$$u_L = L \frac{di}{dt} = \frac{U_{C0}}{p_2 - p_1} (p_1 e^{p_1 t} - p_2 e^{p_2 t})$$

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC} u_C = 0$$

确定系数
 A_1, A_2

$$\begin{cases} u_C(0_+) = u_C(0_-) = U_{C0} \\ \left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0_+} = \frac{1}{C} i(0_+) = \frac{1}{C} i(0_-) = 0 \end{cases}$$



2、共轭复根

$$a < \omega_0 \quad \text{即} \quad R < 2\sqrt{L/C}$$

$$\begin{cases} u_C(0_+) = u_C(0_-) = U_{C0} \\ \left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0_+} = \frac{1}{C} i(0_+) = \frac{1}{C} i(0_-) = 0 \end{cases}$$

$$p_1 = -\alpha + \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2} = -\alpha + j\omega_d$$

p_2 与 p_1 共轭

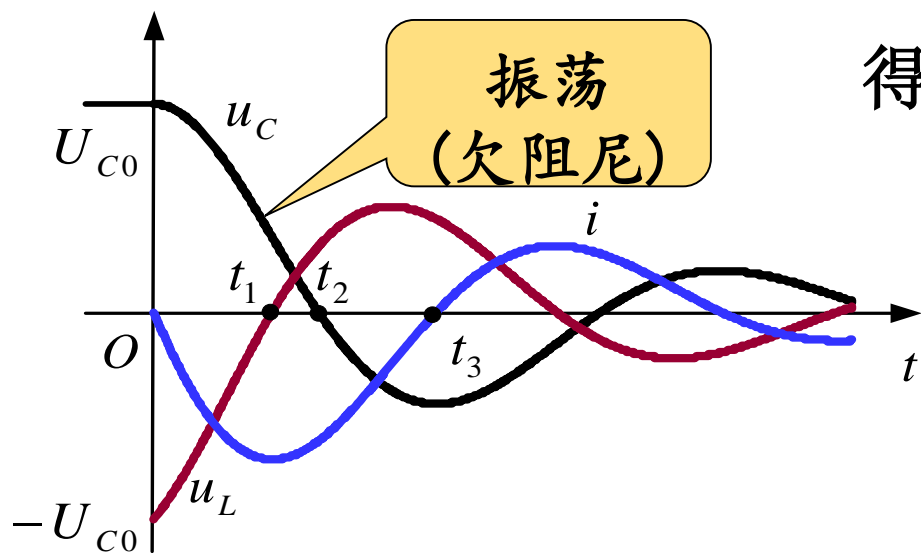
确定系数 A, θ

$$p_2 = -\alpha - \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2} = -\alpha - j\omega_d$$

$$\omega_d = \sqrt{\omega_0^2 - \alpha^2}$$

通解:

$$u_C = e^{-\alpha t} (A_1 \sin \omega_d t + A_2 \cos \omega_d t) = A e^{-\alpha t} \sin(\omega_d t + \theta)$$



得:

$$u_C = \frac{\omega_0}{\omega_d} U_{C0} e^{-\alpha t} \sin(\omega_d t + \theta)$$

$\theta = \arctan(\omega_d / \alpha)$

衰减系数

$$i = C \frac{du_C}{dt} = -\frac{U_{C0}}{\omega_d L} e^{-\alpha t} \sin \omega_d t$$

$$u_L = L \frac{di}{dt} = \frac{\omega_0}{\omega_d} U_{C0} e^{-\alpha t} \sin(\omega_d t - \theta)$$

临界电阻

3、相等负实根 $a = \omega_0$ 即 $R = 2\sqrt{L/C}$

$$p_1 = -\alpha + \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2}$$
$$p_2 = -\alpha - \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2}$$

$$p_1 = p_2 = p = -\alpha$$

$$\begin{cases} u_C(0_+) = u_C(0_-) = U_{C0} \\ \left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0_+} = \frac{1}{C} i(0_+) = \frac{1}{C} i(0_-) = 0 \end{cases}$$

通解:

$$u_C = (A_1 + A_2 t)e^{-\alpha t}$$

确定系数 A_1 、 A_2

临界状态

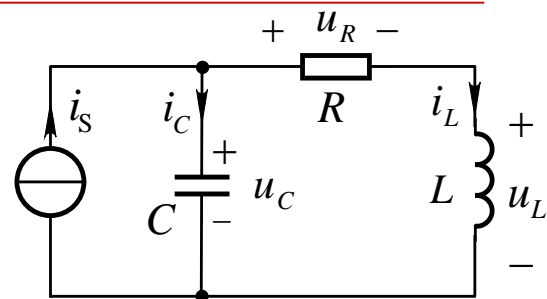
$$u_C = U_{C0}(1 + at)e^{-\alpha t}$$

$$i = C \frac{du_C}{dt} = -\alpha^2 C U_{C0} t e^{-\alpha t} = -\frac{U_{C0}}{L} t e^{-\alpha t}$$

$$u_L = L \frac{di}{dt} = U_{C0}(\alpha t - 1)e^{-\alpha t}$$

【例题8.12】

图示电路， $R=20\Omega$ ， $L=0.1\text{H}$ ， $C=20\mu\text{F}$ 。求 i_L 的单位阶跃特性 $s(t)$ 。



【解】 设 $i_S = \varepsilon(t) \text{ A}$

$$i_C + i_L = C \frac{du_C}{dt} + i_L = i_S$$

$$u_L - u_C + u_R = L \frac{di_L}{dt} - u_C + i_L R = 0$$

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{di_L}{dt} + \frac{1}{LC} i_L = \frac{1}{LC} i_S \quad (t > 0)$$

↓ 代入数据

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + 200 \frac{di_L}{dt} + 5 \times 10^5 i_L = 5 \times 10^5$$

非齐次方程通解:

$$i_L = i_{Lp} + i_{Lh}$$

$$\begin{cases} i_L(0_+) = i_L(0_-) = 0 \\ \left. \frac{di_L}{dt} \right|_{t=0_+} = \frac{1}{L} u_L(0_+) = \frac{1}{L} [-Ri_L(0_+) + u_C(0_+)] = 0 \end{cases}$$

$$i_{Lp} = 1 \text{ A} \text{ --- 稳态解}$$

齐次方程:

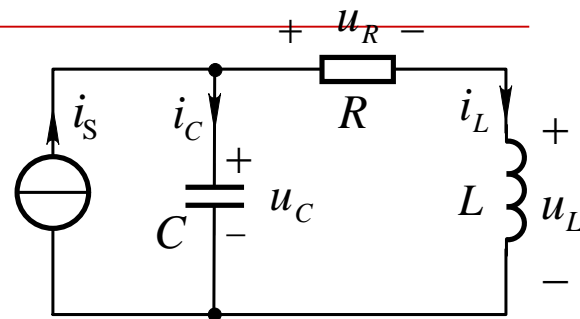
$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + 200 \frac{di_L}{dt} + 5 \times 10^5 i_L = 0$$

【例题8.12】

齐次方程: $\frac{d^2 i_L}{dt^2} + 200 \frac{di_L}{dt} + 5 \times 10^5 i_L = 0$

特征方程: $p^2 + 200p + 5 \times 10^5 = 0$

特征根: $p_{1,2} = \left(\frac{-200 \pm \sqrt{200^2 - 4 \times 5 \times 10^5}}{2} \right) s^{-1} = (-100 \pm j700) s^{-1} = -\alpha \pm j\omega_d$



i_L 自由分量: $i_{Lh} = Be^{-\alpha t} \sin(\omega_d t + \theta) = Be^{-100t} \sin(700t + \theta)$

非齐次通解: $i_L = i_{Lp} + i_{Lh} = 1 + Be^{-100t} \sin(700t + \theta)$

代入初
始值

$$\begin{cases} i_L(0_+) = 1A + B \sin \theta = 0 \\ \left. \frac{di_L}{dt} \right|_{t=0_+} = -100B \sin \theta + 700B \cos \theta = 0 \end{cases}$$

解得 $\begin{cases} B \approx -1.01A \\ \theta \approx 81.87^\circ \end{cases}$

回代

完全解

$$i_L = [1 - 1.01e^{-100t} \sin(700t + 81.87^\circ)]A \quad (t \geq 0)$$

单位阶跃特性 $s(t) = [1 - 1.01e^{-100t} \sin(700t + 81.87^\circ)]\varepsilon(t)$

8.12 状态变量分析法

基本要求：理解状态变量的概念，掌握状态方程标准形式及输出方程的一般列写方法。

经典法处理高阶电路时的不足

- 微分方程的列写困难
- 初始值难以确定
- 求解过程复杂



状态
变量
分析法

优点

- 状态方程易于列写
- 易于确定初始值
- 便于计算机求数值解

状态变量与状态方程

状态变量 能完整地、确定地描述动态电路时域行为的最少变量，是一组独立的动态变量，如 u_C 和 i_L 。

状态方程 由状态变量及其一阶导数组成的**一阶微分方程组**。

状态方程的列写步骤

取 u_C 和 i_L 为状态变量

- (1) 对联接单电容的节点列KCL方程; $C \frac{du_C}{dt} \rightarrow C\dot{u}_C$
- (2) 对包含单电感的回路列KVL方程; $L \frac{di_L}{dt} \rightarrow L\dot{i}_L$
- (3) 消去上述方程中的非状态变量;
- (4) 整理成标准形式的状态方程。

输出方程

将输出变量表示为状态变量和输入激励之间的关系、写成矩阵形式的方程。

例题【8.13】

列出图示电路状态方程的标准形式。

【解】

1、对联接电容的节点②列KCL方程：

$$C \frac{du_C}{dt} = i_2 - i_3$$

2、对包含电感的回路 l_1 列KVL方程：

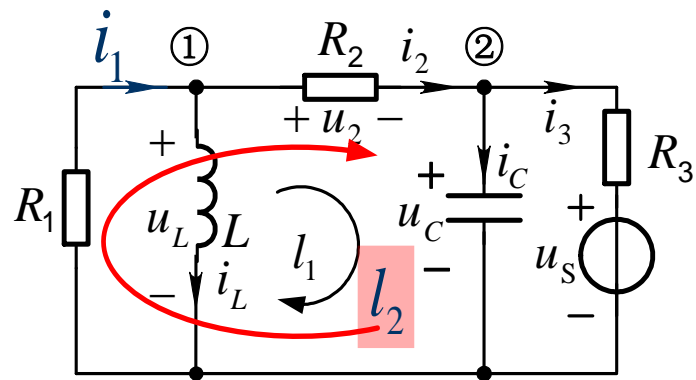
$$L \frac{di_L}{dt} = u_C + u_2$$

3、消去非状态变量 i_2 、 i_3 和 u_2

$$i_3 = \frac{u_C - u_S}{R_3} \quad i_2 = i_1 - i_L$$

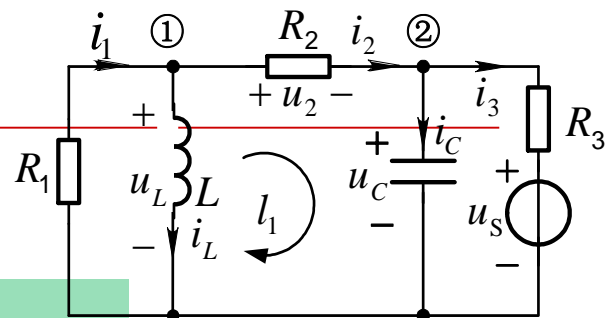
对回路 l_2 列KVL方程： $R_1 i_1 + R_2 i_2 + u_C = 0$

$$i_2 = -\frac{u_C}{R_1 + R_2} - \frac{R_1 i_L}{R_1 + R_2} \quad \longrightarrow \quad u_2 = R_2 i_2 = -\frac{R_2 u_C}{R_1 + R_2} - \frac{R_1 R_2 i_L}{R_1 + R_2}$$



例题【8.13】

4、整理得状态方程标准式



$$\begin{bmatrix} \dot{u}_C \\ \dot{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{C} \left(\frac{1}{R_1 + R_2} + \frac{1}{R_3} \right) & -\frac{R_1}{C(R_1 + R_2)} \\ \frac{R_1}{L(R_1 + R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L(R_1 + R_2)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_C \\ i_L \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{CR_3} \\ 0 \end{bmatrix} [u_s]$$

$$\begin{cases} u_C(0_+) = U_0 \\ i_L(0_+) = I_0 \end{cases}$$

若以 i_1 为输出，输出方程：

$$[i_1] = \begin{bmatrix} -\frac{1}{R_1 + R_2} & \frac{R_2}{R_1 + R_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_C \\ i_L \end{bmatrix}$$

$$\dot{X} = AX + BV \begin{cases} X = [u_{C1} \ u_{C2} \ \cdots \ i_{L1} \ i_{L2} \ \cdots]^T & \text{状态变量列向量} \\ \dot{X} & \text{状态变量的一阶导数列向量} \\ V = [u_{S1} \ u_{S2} \ \cdots \ i_{S1} \ i_{S2} \ \cdots]^T & \text{输入列向量} \\ A \text{ 是 } n \times n \text{ 方阵, } n \text{ 为状态变量个数} \\ B \text{ 是 } n \times m \text{ 方阵, } m \text{ 为外加激励个数} \end{cases} \begin{matrix} \\ \\ \\ \text{决定于电路} \\ \text{结构和参数} \end{matrix}$$

□ 本章小结

1 电路量的初始值

换路定律 $u_C(0_+) = u_C(0_-)$ $i_L(0_+) = i_L(0_-)$

除 u_C 、 i_L 之外各初值可通过分析直流电阻电路的方法求解。

KVL $\sum u(0_+) = 0$ **KCL** $\sum i(0_+) = 0$

电阻元件 $u_R(0_+) = Ri_R(0_+)$ 或 $i_R(0_+) = Gu_R(0_+)$

全响应 = 零输入响应 + 零状态响应
 $= f(0_+)e^{-t/\tau} + [f_p(t) - f_p(0_+)e^{-t/\tau}]$

2 三要素公式 $f(t) = f_p(t) + [f(0_+) - f_p(0_+)]e^{-t/\tau}$

特解

初始值

时间常数

全响应 = 强制分量 + 自由分量

□ 本章小结

3 $s(t) \sim h(t)$

$$h(t) = \frac{ds(t)}{dt}$$

$$\delta(t) = \frac{d\varepsilon(t)}{dt}$$

$$s(t) = \int_{0_-}^t h(\xi) d\xi$$

$$\varepsilon(t) = \int_{-\infty}^t \delta(\xi) d\xi$$

4 $x(t) \rightarrow y(t)$

$$y(t) = \int_{0_-}^{t_+} x(\xi) h(t - \xi) d\xi$$

5 **RLC**串联二阶电路零输入参数与暂态过程对应关系

$R > 2\sqrt{L/C}$ p_1, p_2 相异负实根 $f_h(t) = A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t}$ 过阻尼

$R = 2\sqrt{L/C}$ p_1, p_2 相等负实根 $f_h(t) = (A_1 + A_2 t) e^{pt}$ 临界阻尼

$R < 2\sqrt{L/C}$ p_1, p_2 共轭复根 $f_h(t) = A e^{-\alpha t} \sin(\omega_d t + \theta)$ 欠阻尼

6 状态方程标准式

$$\dot{X} = AX + BV$$