

單元七:「應用 MATLAB 於 RLC 並聯臨界阻尼電路之計算與分析」

1. 學習目標

撰寫 MatLab 程式碼,藉以求解代表 RLC 並聯臨界阻尼(Critical-damping)電路之二階微分方程式,並且瞭解電容與電感之能量轉換過程,亦即,RLC 並聯臨界阻尼電路中電容與電感元件之充、放電效應。

2. 原理說明

請參閱圖 1.所示之 RLC 並聯電路,

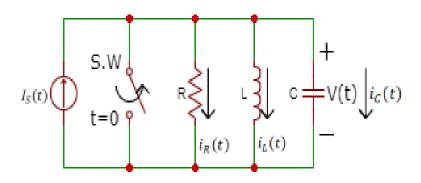


圖 1. RLC 並聯電路

令開關(SW)在t = 0時閉合(close)之後,

$$i_R(t) + i_L(t) + i_C(t) = I_S(t) ,$$

但是,
$$V(t) = L \cdot \frac{di_L(t)}{dt}$$
,

而且
$$i_R(t) = \frac{1}{R} \cdot V(t) = \frac{L}{R} \cdot \frac{di_L(t)}{dt}$$
,

$$\label{eq:continuous_loss} \ensuremath{\mathcal{K}} \ i_{\ensuremath{\mathcal{C}}}(t) = \ensuremath{\mathcal{C}} \cdot \frac{\ensuremath{\mathit{d}} \ensuremath{\mathit{V}}_{\ensuremath{\mathcal{C}}}(t)}{\ensuremath{\mathit{d}} t} = \ensuremath{L} \cdot \ensuremath{\mathcal{C}} \cdot \frac{\ensuremath{\mathit{d}}^2 \ensuremath{\mathit{i}}_{\ensuremath{\mathcal{L}}}(t)}{\ensuremath{\mathit{d}} \ensuremath{\mathit{t}}^2} \ ,$$

故:
$$\frac{L}{R} \cdot \frac{di_L(t)}{dt} + i_L(t) + L \cdot C \cdot \frac{d^2i_L(t)}{dt^2} = I_S(t)$$

亦即,前述圖 1.之 RLC 並聯電路可以表示成下方之二階微分方程式:

$$\frac{d^2 i_L(t)}{dt^2} + \frac{1}{R \cdot C} \cdot \frac{d i_L(t)}{dt} + \frac{1}{L \cdot C} \cdot i_L(t) = \frac{1}{L \cdot C} \cdot I_S(t) \cdots (1)$$







範例:(無驅動電源之 RLC 並聯電路)

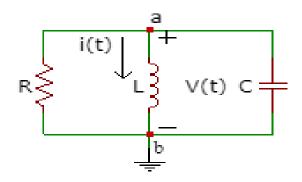


圖 2.範例之電路圖

從範例之電路圖 2.中,可以知道:

$$i_R(t) = \frac{1}{R} \cdot V(t) ,$$

$$i_L(t) = i_L(t=0) + \frac{1}{L} \cdot \int_0^t V(t')dt'$$

$$i_{C}(t) = C \cdot \frac{dV(t)}{dt},$$

在圖 2.之 a 點應用 KCL,可以得到:

$$i_R(t) + i_L(t) + i_C(t) = 0$$

亦即:

$$\frac{1}{R} \cdot V(t) + i_L(t=0) + \frac{1}{L} \cdot \int_0^t V(t') dt' + C \cdot \frac{dV(t)}{dt} = 0 \cdots (1)$$

假設,電感元件的初值電流 $i_t(t=0) = 0A$,

則,針對(1)式微分之後,可以得到:

$$\frac{d^2V(t)}{dt^2} + \frac{1}{R \cdot C} \cdot \frac{dV(t)}{dt} + \frac{1}{L \cdot C} \cdot V(t) = 0 \cdots (2)$$

再令t = 0, 並且代入(1)式,

可知

$$\frac{1}{R} \cdot V(t=0) + i_L(t=0) + C \cdot \frac{dV(t)}{dt} \big|_{t=0} = 0$$

V

電感元件的初值電流 $i_L(t=0)=0A$,

故,可知:

$$\frac{dV(t)}{dt}\big|_{t=0} = -\frac{1}{R \times C} \cdot V(t=0)$$

亦即,範例之電路圖 2.的初始值條件為:
$$\begin{cases} V(t=0) \\ V'(t=0) = -\frac{V(t=0)}{R \cdot C} \cdots \end{cases}$$







綜合上述的討論,可以知道:

聯立求解(2)式和(3)式:

$$\frac{d^2V(t)}{dt^2} + \frac{1}{R \cdot C} \cdot \frac{dV(t)}{dt} + \frac{1}{L \cdot C} \cdot V(t) = 0 \cdots (2)$$

$$\begin{cases} V(t=0) \\ V'(t=0) = -\frac{V(t=0)}{R \cdot C} \cdots (3) \end{cases}$$

便可以從時域(time-domain)中,求解出電壓訊號 V(t)。

狀況(一):過阻尼(Over-damping case)

電路條件:

電容初始電壓V(t=0)=5V,

電感初始電流i(t=0)=0A,

電阻元件值 $R = 2\Omega$,

電威元件值L = 1H,

電容元件值C = 10mF,

將電路中各個元件做"拉氏轉換"(Laplace Transform):

$$R=2\Omega\overset{\mathcal{L}}{\rightarrow}R=2\Omega\;,$$

$$L = 1H \xrightarrow{\mathcal{L}} \begin{array}{c} a & Z_L \\ SL = S \end{array} \qquad \begin{array}{c} b \\ L \times i(t=0) \end{array} \qquad = \begin{array}{c} a & S \\ \hline S & S \end{array} \qquad \begin{array}{c} b \\ S & S \end{array} \qquad \begin{array}{c} c \\ S & S$$

亦即:

時域中,在過阻尼之狀況下,圖2.之等效電路如圖3.所示,

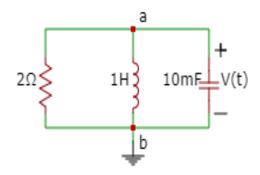


圖 3.過阻尼之狀況下,圖 2.之等效電路





明志科技大學 MINGCHI UNIVERSITY OF TECHNOLOGY

再將圖 3.經過"拉氏轉換"(Laplace Transform), 便可以得到圖 4.

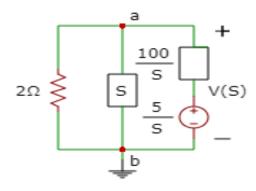


圖 4.經過"拉氏轉換",圖 3.在頻域之等效電路

接下來,在圖 4.的 a 處應用 KCL,可以得到:

$$\frac{v_{(S)}}{2} + \frac{v_{(S)}}{S} + \frac{v_{(S)} - \frac{5}{S}}{\frac{100}{S}} = 0$$

$$V_{(S)}\cdot\left[\frac{1}{2}+\frac{1}{S}+\frac{S}{100}\right]=\frac{1}{20}\;,$$

$$V_{(S)} \cdot \left[\frac{50 \cdot S + 100 + S}{100 \cdot S} \right] = \frac{1}{20} = \frac{5 \cdot S}{100 \cdot S} ,$$

移項整理之後,可以得到:

$$V_{(S)} = \frac{5 \cdot S}{S^2 + 50 \cdot S + 100} = \frac{A}{S + 25 + 5\sqrt{21}} + \frac{B}{S + 25 - 5\sqrt{21}}$$

$$= \frac{\frac{25+5\sqrt{21}}{2\sqrt{21}}}{\frac{2+(25+5\sqrt{21})}{S+(25+5\sqrt{21})}} + \frac{\frac{-25+5\sqrt{21}}{2\sqrt{21}}}{\frac{2+(25-5\sqrt{21})}{S+(25-5\sqrt{21})}} = \frac{5.23}{S+47.913} + \frac{-0.23}{S+2.087},$$

對上式再取"反拉氏轉換"(Inverse Laplace Transform),

則,在過阻尼(Over-damping case)之狀況下,

$$\mathcal{L}^{-1}\big[V_{(s)}\big] = V(t) = 5.23 \cdot e^{-47.913 \cdot t} - 0.23 \cdot e^{-2.087 \cdot t} \ , \ \text{for} t > 0 \ \circ$$

狀況(二):臨界阻尼(Critical-damping case)

電路條件:

電容初始電壓V(t=0)=5V,

電感初始電流i(t=0)=0A,

電阻元件值 $R = 5\Omega$,

電感元件值L = 1H,

電容元件值C = 10mF,







時域中,在臨界阻尼之狀況下,圖2.之等效電路如圖5.所示,

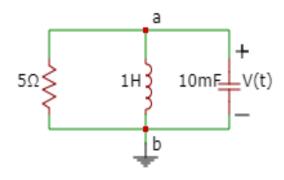


圖 5. 臨界阻尼之狀況下,圖 2. 之等效電路

再將圖 5.經過"拉氏轉換"(Laplace Transform), 便可以得到圖 6.

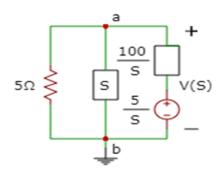


圖 6.經過"拉氏轉換",圖 5.在頻域之等效電路

接下來,在圖 6.的 a 處應用 KCL,可以得到:

$$\frac{v_{(S)}}{5} + \frac{v_{(S)}}{S} + \frac{v_{(S)} - \frac{5}{S}}{\frac{100}{S}} = 0$$

$$V_{(S)} \cdot \left[\frac{1}{5} + \frac{1}{S} + \frac{S}{100} \right] = \frac{1}{20}$$

$$V_{(S)} \cdot \left[\frac{20 \cdot S + 100 + S^2}{100 \cdot S} \right] = \frac{1}{20} = \frac{5 \cdot S}{100 \cdot S} ,$$

移項整理之後,可以得到:

$$V_{(S)} = \frac{5 \cdot S}{S^2 + 20 \cdot S + 100} = \frac{5 \cdot S}{(S + 10)^2} = \frac{5}{S + 10} - \frac{50}{(S + 10)^2} ,$$

對上式再取"反拉氏轉換"(Inverse Laplace Transform),則,在臨界阻尼(Critical-damping case)之狀況下,

$$\mathcal{L}^{-1}\big[V_{(\mathcal{S})}\big] = V(t) = \left(5 - 50 \cdot t\right) \cdot e^{-10 \cdot t} \,\, , \,\, t \geq 0 \,\, \circ$$

狀況(三): 欠阻尼(Under-damping case)

電路條件:







電容初始電壓V(t=0)=5V,

電感初始電流i(t=0)=0A,

電阻元件值 $R = \frac{25}{4}\Omega$,

電感元件值L = 1H,

電容元件值C = 10mF,

時域中,欠阻尼之狀況下,圖2.之等效電路如圖7.所示,

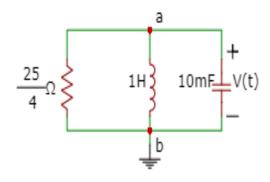


圖 7.欠阻尼之狀況下,圖 2.之等效電路

再將圖 7.經過"拉氏轉換"(Laplace Transform), 便可以得到圖 8.

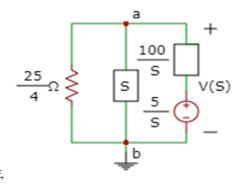


圖 8.經過"拉氏轉換",圖 7.在頻域之等效電路

接下來,在圖 8.的 a 處應用 KCL,可以得到:

$$\frac{v_{(S)}}{\frac{25}{4}} + \frac{v_{(S)}}{S} + \frac{v_{(S)} - \frac{5}{S}}{\frac{100}{S}} = 0$$

$$V_{(S)} \cdot \left[\frac{4}{25} + \frac{1}{S} + \frac{S}{100} \right] = \frac{1}{20}$$

$$V_{(S)} \cdot \left[\frac{16 \cdot S + 100 + S^2}{100 \cdot S} \right] = \frac{1}{20} = \frac{5 \cdot S}{100 \cdot S} ,$$

移項整理之後,可以得到:

$$V_{(S)} = \frac{5 \cdot S}{S^2 + 16 \cdot S + 100} = \frac{5 \cdot S}{(S + 8)^2 + 6^2} = \frac{5 \cdot (S + 8)}{(S + 8)^2 + 6^2} - \frac{40}{6} \times \frac{6}{(S + 8)^2 + 6^2} ,$$







對上式再取"反拉氏轉換"(Inverse Laplace Transform),

則,欠阻尼阻尼(Under-damping case)之狀況下,

$$\mathcal{L}^{-1}\big[V_{(S)}\big] = V(t) = \big[5 \cdot \cos\bigl(6 \cdot t\bigr) - \frac{20}{3} \cdot \sin\bigl(6 \cdot t\bigr)\big] \cdot e^{-8 \cdot t} \ , \ \text{for} t \geq 0 \ \circ$$

從前述之分析可以知道:(在臨界阻尼之狀況下)

- (1) 圖 2.範例之 RLC 並聯電路圖中的電容元件,其初始電壓為 5 伏特。
- (2) 圖 2.範例之 RLC 並聯電路,可以表示成電容端電壓 V(t)的二階微分方程式。
- (3) 隨著電路的開始運作(t>0),電容元件的端電壓 $V_c(t)=V(t)$ 逐漸降低,亦即,電容元件進入"放電"的狀態之中。
- (4) 根據求解得到的電容元件端電壓 $V_c(t)$ =V(t)之方程式,我們可以知道:在臨界阻尼(Critical -damping case)之電路條件下,電容至多"放電"到 $V_c(t)$ =V(t)=0 伏特。
- (5) 和"過阻尼"(Over-damping)的狀況相互比較,"臨界阻尼"(Critical -damping case)的狀況,比" 過阻尼"(Over-damping)的狀況,可以在比較短的時間內,讓電容之電壓"放電"到 $V_c(t)=V(t)=0$ 伏特的穩定末狀態。

3. MATLAB 程式設計

功能:求解代表圖 2.之二階微分方程式(2)式,在"臨界阻尼"(Critical -damping case)的狀況下之電容端電壓 Vc(t)=V(t)的方程式及對應之訊號波形。

輸入:(1)電容初始電壓 $V_c(t=0)=V(t=0)$

(2)電感初始電流 i(t = 0), 或是,

電容電壓微分之初始值
$$\frac{dV(t)}{dt}\big|_{t=0} = -\frac{1}{R\times C}\cdot V(t=0)$$

- (3)電阻元件值R
- (4)電感元件值L
- (5)電容元件值C。

輸出:電容端電壓 Vc(t)=V(t)的方程式,並且繪出 Vc(t)=V(t)對時間參數 t 的訊號波形圖。

程式碼:

syms V(t) R L C i(t)

syms C1 C2 t

R=5;L=1;C=0.01

eqn=C*diff(V(t),t,2)+(1/R)*diff(V(t),t)+(1/L)*V(t)==0

DV = diff(V,t)

cond = [V(0) = = 5,DV(0) = = -V(0)/(R*C)]

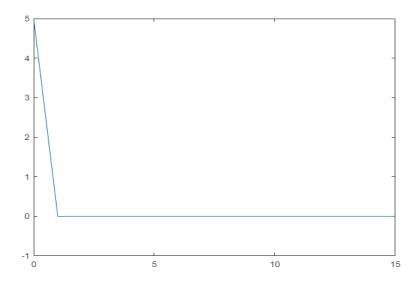




明志科技大學 MINGCHI UNIVERSITY OF TECHNOLOGY

4. MATLAB 程式執行結果

$$ySol(t) =$$
 $-5*exp(-10*t)*(10*t - 1)$



5. 練習題

(1) 請撰寫 MatLab 程式求解圖 9.中電容之電壓方程式 $V_c(t)$ =V(t),並且繪出電容電壓方程式 $V_c(t)$ =V(t)之波形?

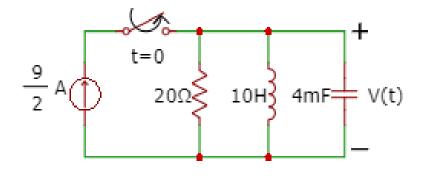


圖 9.練習題 1.的電路圖

解答:
$$V(t) = 150 \cdot \left(e^{-10 \cdot t} - e^{-25 \cdot t}\right)V$$



