

分数阶 $RL_{\alpha}-C_{\beta}$ 并联谐振频率简易表达式^{*}

王廷江

(西南大学荣昌校区基础部 重庆 402460)

(收稿日期:2016-09-14)

摘要:将 $RL-C$ 并联谐振推广到分数阶,求得分数阶 $RL_{\alpha}-C_{\beta}$ 并联谐振频率的一般表达式,推导出 $\alpha=\beta$ 时谐振频率的简易表达式.

关键词:分数阶 并联谐振 频率 表达式

分数阶微积分与整数阶微积分几乎同时产生,但因其复杂性、应用背景缺乏等原因而发展缓慢.直到 Mandelbrot^[1] 指出在自然界及诸多技术领域中存在大量分维数的事实,分数阶微积分才引起关注,并且目前已在很多领域有很好的应用.

$RL-C$ 并联电路是一种重要的单元电路,本身由电感线圈和电容器并联构成,但由于实际线圈总是有电阻,就如同一个电阻与理想电感线圈串联后再与电容器并联.对整数阶 $RL-C$ 并联谐振曾有文献对其进行过深入讨论^[2~3],本文将其推广到分数阶,对谐振频率进行了推导,得到了频率的简易表达式,将为后续深入研究打下基础.

1 分数阶并联谐振

图 1 所示为 $RL_{\alpha}-C_{\beta}$ 并联电路示意图.图中 R , L_{α} , C_{β} 分别为电阻、分数阶电感和分数阶电容, α 和 β 为分数阶数,其取值为: $n-1 < \alpha < n$, $m-1 < \beta < m$, 其中 n, m 为整数.

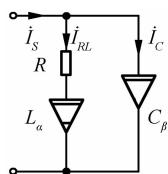


图 1 分数阶 $RL_{\alpha}-C_{\beta}$ 并联电路

在频率为 ω 的正弦交流电源作用下,电路的导纳为

$$Y(j\omega, \alpha, \beta) = \frac{1}{R + (j\omega)^{\alpha} L} + (j\omega)^{\beta} C \quad (1)$$

整理得变换为

$$\begin{aligned} Y(j\omega, \alpha, \beta) = & \left\{ \frac{R + \cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^{\alpha}L}{\left[R + \cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^{\alpha}L\right]^2 + \left[\sin\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^{\alpha}L\right]^2} + \right. \\ & \left. \cos\left(\frac{\beta\pi}{2}\right)\omega^{\beta}C \right\} + \\ & j \left\{ \frac{-\sin\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^{\alpha}L}{\left[R + \cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^{\alpha}L\right]^2 + \left[\sin\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^{\alpha}L\right]^2} + \right. \\ & \left. \sin\left(\frac{\beta\pi}{2}\right)\omega^{\beta}C \right\} \end{aligned} \quad (2)$$

将式(2)简写成

$$\begin{aligned} Y(j\omega, \alpha, \beta) = G + j(B_C - B_L) = & \\ G + jB = |Y(j\omega, \alpha, \beta)| \angle \varphi & \end{aligned} \quad (3)$$

式中 $|Y(j\omega, \alpha, \beta)| = \sqrt{G^2 + B^2}$, 称导纳模; $\varphi = \arctan \frac{B}{G}$, 为导纳相位角; B_C 为容纳, B_L 为感纳, B 为电纳, G 为电导. 当 $B=0$ 时, $\varphi=0$, 即此时端电压与总电流同相位, 电路呈电阻性, 电路处于谐振状态.

2 $RL_{\alpha}-C_{\beta}$ 并联谐振频率简易式

依据式(3)并结合式(2),当电路发生谐振时,

* 西南大学实验技术研究项目,项目编号:SYJ2016058

作者简介:王廷江(1969-),男,硕士,副教授,主要从事电工理论与新技术、非线性电路与系统研究.

应有

$$\frac{-\sin\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^\alpha L}{\left[R+\cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^\alpha L\right]^\frac{2}{\alpha}+\left[\sin\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right)\omega^\alpha L\right]^\frac{2}{\alpha}} + \sin\left(\frac{\beta\pi}{2}\right)\omega^\beta C = 0$$

取 $\alpha = \beta$, 上式解得

$$\omega_0 = \left\{ \left[\frac{R^2}{L^2} \cos^2\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) + \frac{1}{LC} \left(1 - \frac{CR^2}{L}\right) \right]^{\frac{1}{2}} - \frac{R}{L} \cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) \right\}^{\frac{1}{\alpha}} \quad (4)$$

式(4)是 $RL_\alpha - C_\beta$ 并联电路在 $\alpha = \beta$ 时谐振频率的一般式, 由电路元件参数和分数阶次共同决定, 称固有频率.

在式(4)中, 当 $\alpha = 1$ 时(即整数阶)

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \sqrt{1 - \frac{CR^2}{L}}$$

当 $\frac{CR^2}{L} \ll 1$ 时, $\omega_0 \approx \frac{1}{\sqrt{LC}}$, 这与整数阶 $RL-C$ 并联谐振的推导结论相吻合^[2~5]. 从频率角度看, 整数阶 $RL-C$ 并联谐振是分数阶 $RL_\alpha - C_\beta$ 并联谐振的特例.

在实际工程中, 通常有 $\frac{CR^2}{L} \ll 1$, 依据此可对式(4)作近似处理.

当 $\frac{CR^2}{L} \ll 1$ 时, $1 - \frac{CR^2}{L} \approx 1$, 式(4)变为

$$\omega_0 = \left\{ \left[\frac{R^2}{L^2} \cos^2\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) + \frac{1}{LC} \right]^{\frac{1}{2}} - \frac{R}{L} \cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) \right\}^{\frac{1}{\alpha}}$$

将上式变换为

$$\omega_0 = \left\{ \frac{R}{L} \left[\cos^2\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) + \frac{L}{CR^2} \right]^{\frac{1}{2}} - \frac{R}{L} \cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) \right\}^{\frac{1}{\alpha}}$$

因 $\frac{CR^2}{L} \ll 1$, 所以 $\frac{L}{CR^2} \gg 1$, 而

$$0 \leqslant \cos^2\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) \leqslant 1$$

则 $\cos^2\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) + \frac{L}{CR^2} \approx \frac{L}{CR^2}$

所以上式可进一步简化为

$$\omega_0 = \left[\frac{R}{L} \left(\frac{L}{CR^2} \right)^{\frac{1}{2}} - \frac{R}{L} \cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) \right]^{\frac{1}{\alpha}}$$

$$\text{而 } \left(\frac{L}{CR^2} \right)^{\frac{1}{2}} \gg \left| \cos\left(\frac{\alpha\pi}{2}\right) \right|$$

从而可得 $RL_\alpha - C_\beta$ 并联电路谐振频率简化表达式

$$\omega_0 = \left(\frac{1}{\sqrt{LC}} \right)^{\frac{1}{\alpha}} \quad (5)$$

在式(5)中, 当 $\alpha = 1$ 时, 也可得到对应整数阶电路谐振频率的简化式.

3 结论

由电路理论推导出分数阶 $RL_\alpha - C_\beta$ 并联谐振频率的一般表达式, 根据工程实际, 得到谐振频率的简易表达式, 谐振频率主要由电容、电感元件参数及分数阶数决定, 这为深入研究该谐振打下一定的基础. 从频率的角度看分数阶更具有普遍意义, 整数阶是分数阶的一种特殊情形.

参 考 文 献

- 1 Mandelbrot B B. The Fractal Geometry of Nature. New York: W. H. Freeman and Company, 1983
- 2 陈水生. 关于 $RL-C$ 并联谐振特性曲线的讨论. 大学物理, 1998, 17(5): 18 ~ 19
- 3 陈水生, 郑富年. $RL-C$ 并联谐振量与 Q 的几个关系式. 大学物理, 1999, 18(10): 23 ~ 25
- 4 邱关源. 电路. 北京: 高等教育出版社, 1999. 216 ~ 219
- 5 周守昌. 电路原理. 北京: 高等教育出版社, 1999. 252 ~ 254

Simple Expression on Frequency of Parallel Resonance Circuit of Fractional-order $RL_\alpha - C_\beta$

Wang Tingjiang

(Department of Basic Science Rongchang Campus, Southwest University, Chongqing 402460)

Abstract: In this paper, the parallel resonant of $RL-C$ will be promoted to the fractional order. The general expression of parallel resonant frequency about $RL_\alpha - C_\beta$ is deduced, and simplified the expressions of resonant frequency, with $\alpha = \beta$ as the condition.

Key words: fractional-order; parallel resonance; frequency; expression