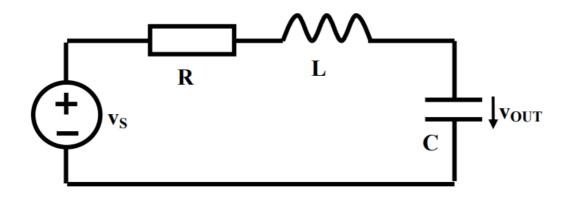
RLC串联电路仿真

无04 2019012137 张鸿琳

对下面电路进行分析:



可知传递函数为:

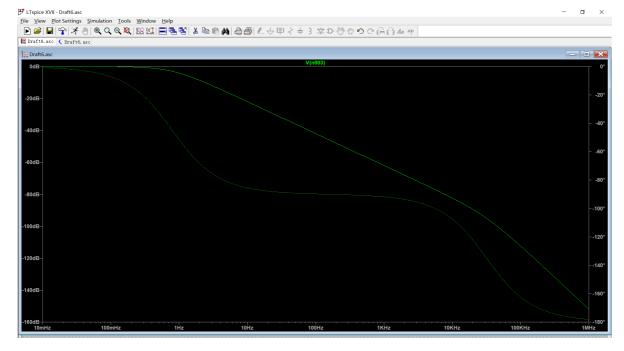
$$H(s) = rac{1}{s^2 LC + sRC + 1} = rac{\omega_0^2}{s^2 + 2\xi\omega_0 s + \omega_0^2}$$
 (2)

自由震荡频率为 $\omega_0=rac{1}{\sqrt{LC}}$,阻尼系数为 $\xi=rac{1}{2}R\sqrt{rac{C}{L}}$ 。

首先研究其幅频渐进特性,可以看出 $|H(j\omega)|=rac{1}{\sqrt{1+(4\xi^2-2)(\omega/\omega_0)^2+(\omega/\omega_0)^4}}$,当 ω 较小时, $|H(j\omega)|pprox 1$,当 $\xi<rac{1}{\sqrt{2}}$ 时, $|H(j\omega)|$ 存在最大值,这样在 $\omega=\sqrt{(1-2\xi^2)\omega_0}$ 存在一个极大值点,极大值为 $|H(j\omega)|=rac{1}{2\xi\sqrt{1-\xi^2}}$,而后当频率进一步增大, $|H(j\omega)|pprox rac{1}{(\omega/\omega_0)^2}$,在伯德图上近似表现为斜率为-40的直线。当 $\xi\geqrac{1}{\sqrt{2}}$ 时,将不会再出现极大值点,幅频特性可以近似用两条相交直线表示。而当 ξ 进一步增大,阻尼系数的影响进一步扩大,会使转折点明显左移,同时也会导致 ω 较大时的负斜率直线不再平直,会出现一段 $|H(j\omega)|pprox rac{1}{(\omega/\omega_0)\sqrt{4\xi^2-2}}$ 的区域,在伯德图上表现为斜率近似为-20的直线,同时阻尼系数越大,该段直线的跨度会越大。而更精准的近似可以通过观察 $H(j\omega)$ 的零点和极点分布得到。

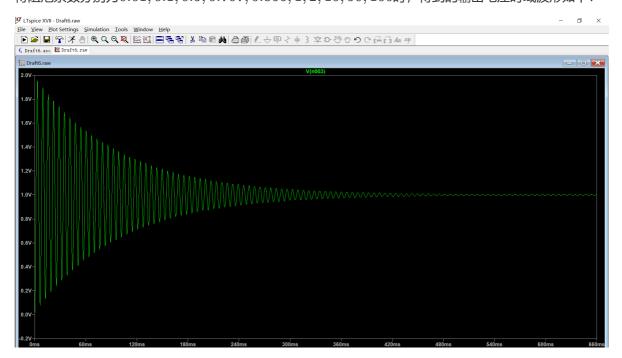
再分析相频特性有 $\angle H(j\omega)=-\arctan\left(\frac{2\xi\omega_0\omega}{\omega_0^2-\omega^2}\right)$, 当 ω 较小时,显然 $\angle H(j\omega)\approx 0$ 。而根据H(jw)式子,利用其极点和零点分布进行近似,可以得到,存在两个极点 $\omega_1=2\xi\omega_0+2\omega_0\sqrt{\xi^2-1}$,每遇到一个极点,相位下降 90° 。当 $\xi<1$ 时,相频曲线在 ω_0 附近直接下降 180° ,而当 $\xi>1$ 时,存在两个实极点,那么会出现一段近似平台,范围是 $4\omega_0\sqrt{\xi^2-1}$,随着 ξ 增大而扩大,但是 $\angle H(j\omega_0)=-90^\circ$ 始终成立。同时随着 ξ 的增大, ω_2 不断减小, ω_1 不断增大,也就是相变范围也不断扩大。

假设固定L和C,可以通过调节R的大小确定阻尼系数。本次仿真取L=1mH,C=1mF,变化电阻的大小来调节阻尼系数,当阻尼系数 ξ 分别为0.01,0.1,0.5,0.707,0.866,1,2,10,50,100时的伯德图如下(虚线为相频特性,实线为幅频特性):



可以看出伯德图与前面的分析基本一致。

下面再同样的条件下,测试输出电压的时域特性,输入电压设定为单位阶跃电压,当调节电阻阻值,使得阻尼系数分别为0.01,0.1,0.5,0.707,0.866,1,2,10,50,100时,得到的输出电压时域波形如下:



联系课上所学,可知当 $\xi<1$ 时,为弱阻尼,会出现震荡逐渐消失的现象,前5幅图像可以看到该现象,且随着阻尼系数不断增大,达到平衡的时间不断减小,耗时近似与 ξ 成反比。而当 $\xi=1$ 时,达到临界阻尼,不再出现震荡现象,且会以最快的速度达到平衡,而后随着 ξ 进一步增大,进入过阻尼状态,达到平衡的时间随着阻尼系数的增大而不断增加,达到平衡耗时近似为 $\frac{1}{(\xi-\sqrt{\xi^2-1})\omega_0}$ 。