

# RC 正弦波振荡电路

正弦波振荡电路用来产生一定频率和幅度的交流信号。常用的正弦波振荡电路有 *LC* 振荡电路和 *RC* 振荡电路两种。*RC* 振荡电路的输出功率小,频率较低; *LC* 振荡电路的输出功率较大,频率也较高。工业上的高频感应炉、超声波发生器、正弦波信号发生器、半导体接近开关等,都是振荡电路的应用。

## 1. 电路结构

RC 正弦波振荡电路如图 1 所示。它由放大电路(同相比例运算电路),RC 串并联网络(既是正反馈网络,又是选频网络)和二极管限幅电路构成。输出电压  $u_0$  经 RC 串并联网络分压后,在 RC 并联电路上得出反馈电压  $u_f$ ,加在同相比例运算放大器的同相输入端,作为它的输入电压  $u_i$ , $R_F$ 和  $R_1$ 构成负反馈网络,并利用二极管  $D_1$ 、 $D_2$  正向特性的非线性实现自动稳幅。

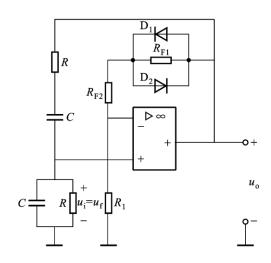


图 1 RC 正弦波振荡电路

#### 2. RC 串并联选频网络的选频特性

由图可求得传输系数:

$$F = \frac{\dot{U}_0}{\dot{U}_f} = \frac{R / \frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C} + R / \frac{1}{j\omega C}} = \frac{1}{3 + j(\omega RC - \frac{1}{\omega RC})}$$
$$= \frac{1}{3 + j(\frac{\omega}{\omega_o} - \frac{\omega_o}{\omega})}$$

分析可知: 仅当  $\omega = \omega_0$ 时, $\frac{U_0}{U_{\rm f}} = \frac{1}{3}$ 最大值,且  $u_0$  与  $u_{\rm F}$  同相,即网络具



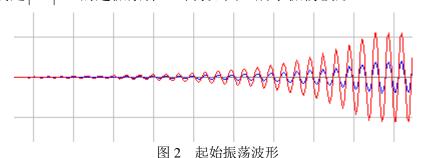
有选频特性,而且,  $R = \frac{1}{\omega_0 C}$  ,即  $\omega_0 = \frac{1}{RC}$  ,  $f_0 = \frac{1}{2\pi RC}$  。

## 3. 工作原理

输出电压  $u_0$  经正反馈(兼选频)网络分压后,取  $u_{\rm f}$  作为同相比例电路的输入信号  $u_{\rm i}$  。

## (1) 起振过程

当满足|AF|>1的起振条件,可得如图 2 所示振荡波形。



#### (2) 稳定振荡稳幅振荡波形如图 3 所示。

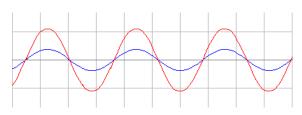


图 3 稳幅振荡波形

### (3) 振荡频率

振荡频率由相位平衡条件决定。 $\varphi_{\rm A}=0$ ,只有在 $f_0$ 处, $\varphi_{\rm F}=0$ ,满足相位平衡条件, $\varphi_{\rm A}+\varphi_{\rm F}=0$ , 所以振荡频率

$$f_0 = \frac{1}{2\pi RC}$$

改变 R、C 可改变振荡频率

由运算放大器构成的 RC 振荡电路的振荡频率一般不超过 1MHz。

(4) 起振及稳定振荡的条件起振条件|AF|>1,因为 |F|=1/3,则  $A_u=1+\frac{R_F}{R_1}>3$ 稳定振荡条件|AF|=1,|F|=1/3,则  $A_u=1+\frac{R_F}{R_1}=3$ 

考虑到起振条件|AF|>1,一般应选取  $R_F$ 略大  $2R_1$ 。如果这个比值取得过大,会引起振荡波形严重失真。(5) 稳幅环节



由运放构成的*RC*串并联正弦波振荡电路不是靠运放内部的晶体管进入非线性区稳幅,而是通过在外部引入负反馈来达到稳幅的目的。

图 1 电路是利用二极管正向伏安特性的非线性来自动稳幅的。图中, $R_F$ 分为两部分。在  $R_{F1}$ 上正反并联两个二极管,它们在输出电压  $u_O$ 的正负半周内分别导通。在起振之初,由于  $u_O$ 幅值很小,尚不足以使二极管导通,正反向二极管近于开路,此时, $R_F > 2$   $R_1$ 。而后,随着振荡幅度的增大,正反向二极管导通,其导通电阻逐渐减小,直到  $R_F = 2$   $R_1$ ,振荡稳定。