波形产生电路预习报告

无04 2019012137 张鸿琳

(1) RC桥氏正弦振荡电路

搭建如下电路:

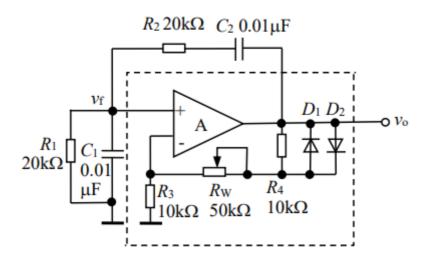


图 5.43 正弦振荡电路

电路图中虚线部分可视为理想压控压源,输入电阻近似无穷大,输出电阻近似为零,可以计算得到其放大倍数为 $A=\frac{R_3+R_4+R_W}{R_3}$,虚线框外为正反馈电路,($R_1=R_2=R$, $C_1=C_2=C$)反馈系数为 $\dot{F}=\frac{j\omega RC}{3j\omega RC+(1-\omega^2R^2C^2)}$,稳定时,相移为0,可得稳定时振荡频率为 $f_0=\frac{\omega_0}{2\pi}=\frac{1}{2\pi RC}\approx 795.77 Hz$,此时反馈系数 $F=\frac{1}{3}$,为了保证起振条件,就需要AF>1,即 $A=\frac{R_3+R_4+R_W}{R_3}>3$,可得只需保证 $R_W>2R_3-R_4=10k\Omega$ 即可。

两个二极管起到输出限幅的作用,否则输出幅度过大可能导致运放工作在饱和区。

(2) 多谐振荡电路

搭建如下电路:

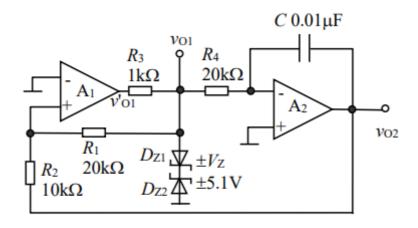
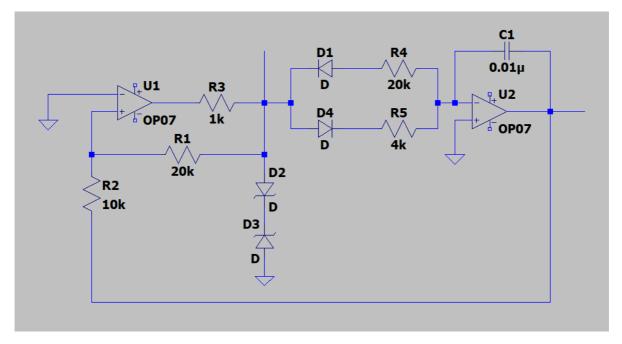


图 5.46 多谐振荡电路

初始时电容C两端电压为零,不妨假设运放 A_1 开始时处于正饱和区,那么 v_{O1} 电压为 $V_Z=5.1V$,由于运放 A_2 为负反馈,电容C左侧电压为零,所以电容此时不断接收流经 R_4 的电流($i=\frac{V_Z}{R_4}=0.255mA$)而充电,使得 v_{O2} 电压不断下降,而运放 A_1 同相输入端电压为 $v_+=\frac{V_ZR_2+v_{O2}R_1}{R_1+R_2}\text{,故而当}v_{O2}<-V_Z\frac{R_2}{R_1}$ 时,运放 A_1 变为工作于负饱和区,电容C开始放电,直到 v_{O2} 电压变为 $V_Z\frac{R_2}{R_1}$,如此周而复始。可见 v_{O1} 为方波,且频率为 $f_0=\frac{1}{T}=\frac{1}{4\cdot C\cdot (V_Z\frac{R_2}{R_1})/(\frac{V_Z}{R_4})}=\frac{R_1}{4R_2R_4C}=2500Hz$,峰峰值为 $2V_Z=10.2V$, v_{O2} 为三角波,频率 也为 $f_0=\frac{R_1}{4R_2R_4C}=2500Hz$,峰峰值为 $\frac{2R_2}{R_1}V_Z=5.1V$ 。

为了使得 v_{O2} 锯齿波的逆程(电压下降段)时间大约是正程(电压上升段)时间的20%左右,只需将电路修改为下图(为了简便,没有画出运放的供电):



其实只是针对 R_4 部分做了修改,使得锯齿波逆程部分的电流增大为原来的5倍,此时逆程时间为 $t_d=rac{2R_2R_4C}{5R_1}=40\mu s$,正程时间为 $t_u=rac{2R_2R_4C}{R_1}=200\mu s$,周期为 $240\mu s$ 。