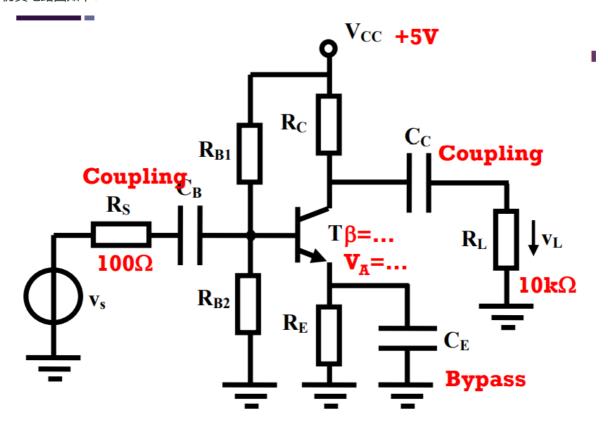
放大器仿真

无04 2019012137 张鸿琳

仿真电路图如下:



需要设计上面电路中的各项参数,使得交流小信号电压增益100倍,假设已知 β , V_A ,那么可知 $g_m pprox rac{I_{C0}}{v_T}$, $g_{be} pprox rac{g_m}{\beta}$, $g_{ce} pprox rac{I_{C0}}{V_A}$ 。

假设已经满足某一直流偏置条件,再进一步分析交流微小信号,那么将直流电源置零,电容视为短路,由戴维南等效电路可知,左侧电压源等效内阻为 $r=R_S//R_{B1}//R_{B2}$,等效输出电压为 $v'=\frac{R_{B1}//R_{B2}}{R_{B1}//R_{B2}+R_S}v_s$,那么由等效交流分析电路,可知 $v_L=-g_mv_{be}\cdot(R_L//R_C//r_{ce})=-g_m(R_L//R_C//r_{ce})\frac{r_{be}}{r_+r_{be}}v'$,由此为了令增益为100倍,只需令

$$\frac{\beta(R_L//R_C//r_{ce})(R_{B1}//R_{B2})}{(R_{B1}//R_{B2} + R_S)(R_S//R_{B1}//R_{B2} + r_{be})} = 100$$
 (1)

即可。而其中 g_m 、 r_{ce} 、 r_{be} 均与直流偏置相关,所以下面分析直流电路,找出 I_{C0} 与电路参量的关系。直流分析时,电容视为开路,而 $V_{CC}=5V$,利用戴维南等效电路,左侧电路等效电压为 $v''=rac{R_{B2}}{R_{B1}+R_{B2}}V_{CC}$,等效内阻为 $r'=R_{B1}//R_{B2}$,那么 $I_Bpprox rac{v''-V_{on}-I_{C0}R_E}{r'}$,那么 $I_{C0}pprox eta I_B=rac{eta(v''-V_{on}-I_{C0}R_E)}{R_{B1}//R_{B2}}$ (认为其工作在恒流区),解得

$$I_{C0} = \frac{\beta (R_{B2}V_{CC} - (R_{B1} + R_{B2})V_{on})}{R_{B1}R_{B2} + \beta R_E(R_{B1} + R_{B2})}$$
(2)

将其代入(1)式中,即可确定设计要求对具体参数的限制。

在设计时,要尽量满足三个条件:

• 输出电压范围尽可能大

- 功率增益尽可能大
- 工作频率1kHz-1MHz范围内, 增益尽可能平坦

第一个条件意味着要尽可能避免BJT进入饱和区,保证 I_{C0} 的稳定,从而保证放大器属性的稳定,那么这要求直流分析中右侧电路中的电阻尽量小,也就是 R_E 尽量小。

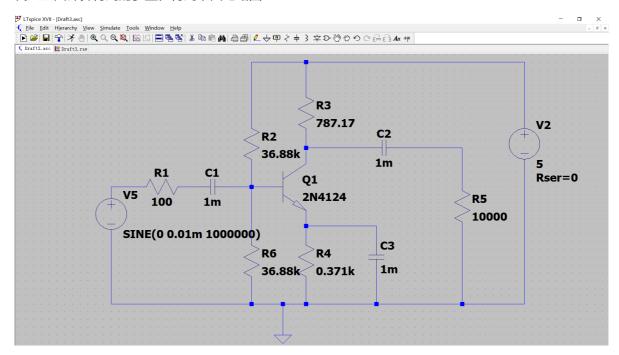
第二个条件,功率增益应当保证左侧戴维南等效电阻尽可能大,同时适当增大 R_E 电阻(这实际上与第一个条件有所冲突),从而减小交流输出功率。

第三个条件,则需要使电容尽量大,从而减小其在交流电路中的影响。

下面分析各个参数的理论取值并进行仿真验证:

取仿真软件中一个NPN晶体管2N4124,测量得到其参数为 $\beta \approx 207.6$, $V_A \approx 73.24V$, $V_{on} \approx 0.661V$,为了设计简便,假设取直流偏置电流 $I_{C0} = 4mA$,那么 $r_{be} = \frac{\beta v_T}{I_{C0}} \approx 1.349k\Omega$, $r_{ce} = \frac{V_A}{I_{C0}} \approx 18.31k\Omega$,由(1)式可以大约估算出各个外围电阻的适当数量级,当 R_{B1} 与 R_{B2} 的阻值较大时,可以近似得到 $R_C \approx 787.17\Omega$,进一步计算得到 $R_{B1}//R_{B2} \approx 18.44k\Omega$,进而再利用式子(2)计算 R_E ,不妨取 $R_{B1} = R_{B2} = 36.88k\Omega$,解得 $R_E \approx 0.371k\Omega$ 。

代入上面计算得到的参量,得到下面电路图:



当微小交流信号为正弦波,振幅为 $10\mu A$,频率分别取1kHz和1MHz时,得到输出电压波形分别为为:

可以看到上面设计的电路基本实现了100倍的放大,不过存在小幅误差,随着交流小信号频率的提高,误差会有增大趋势,可以通过进一步调节电阻阻值等参数减小电压增益的误差。