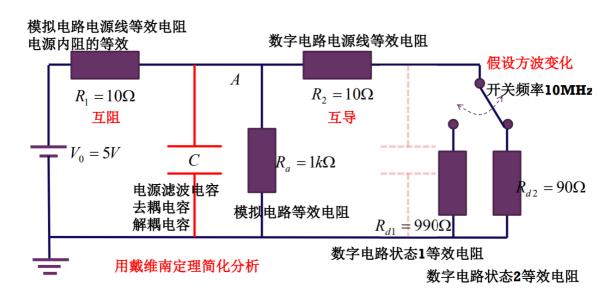
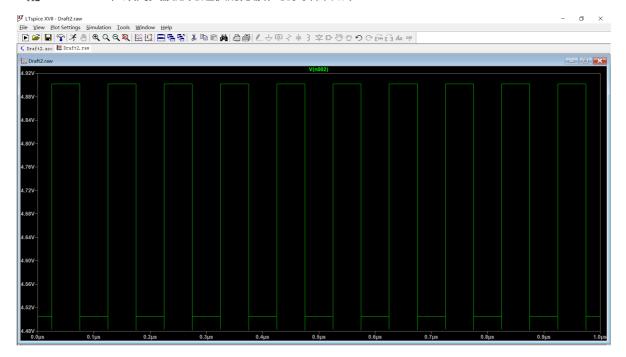
# 电源滤波电容仿真

无04 2019012137 张鸿琳

对于如下电路:



首先从理论层面分析: 当 $R_d$ 接入电路时,利用戴维南等效电路,可以得到A点的电压应为  $V_A=\frac{R_2+R_d}{R_1+R_2+R_d}V_0 imes \frac{R_a}{R_1/(R_2+R_d)+R_a}$ ,当 $R_d$ 分别取 $R_{d1}$ 和 $R_{d2}$ 时,可以得到 $V_{A1}\approx 4.902V$ , $V_{A2}\approx 4.505V$ ,故而其波形为起伏的方波,仿真结果如下:



与理论一致,此时A处电压起伏约为 $\Delta V_A \approx 0.397V$ ,此后加入电源滤波电容,使得电压起伏下降,首先分析可知电容具有通交流阻直流的作用,当其与后续电阻并联,就可以有效滤除电流中的交流成分,从而减少后续电阻的起伏。

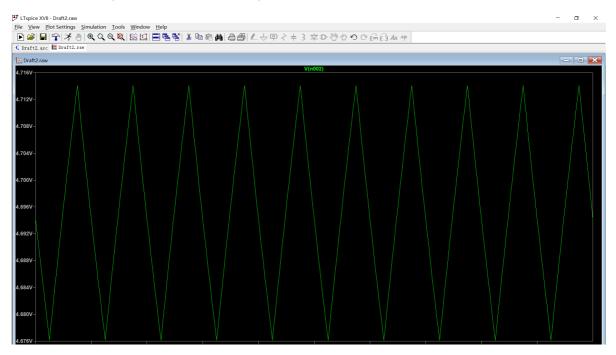
本质上还是电容不断充放电的过程,假设平衡时低位电压为 $V_1$ ,高位电压为 $V_2$ ,则充电过程为  $V_2=V_{A1}+(V_1-V_{A1})\exp\left(-\frac{T}{2RC}\right)$ ,而充电时 $R=R_1//R_a//(R_2+R_{d1})\approx 9.804\Omega$ ,而放电时 $V_1=V_{A2}+(V_2-V_{A2})\exp\left(-\frac{T}{2rC}\right)$ ),而此处 $r=R_1//R_a//(R_2+R_{d1})\approx 9.009\Omega$ ,由此可以解得:

$$V_{41} + \exp\left(-\frac{T}{T}\right)(V_{42} - V_{42} \exp\left(-\frac{T}{T}\right) - V_{41})$$

$$V_{2} = \frac{{}^{r_{A1} + c_{AP}} ( {}^{2RC})({}^{r_{A2}} {}^{r_{A2}} {}^{c_{AP}} ( {}^{2rC}) {}^{r_{A1}}}{1 - \exp\left(-\frac{T}{2RC} - \frac{T}{2rC}\right)}$$
(1)

$$V_{1} = \frac{V_{A2} + \exp\left(-\frac{T}{2rC}\right)V_{A1} - \exp\left(-\frac{T}{2RC} - \frac{T}{2rC}\right)V_{A1} - \exp\left(-\frac{T}{2rC}\right)V_{A2}}{1 - \exp\left(-\frac{T}{2RC} - \frac{T}{2rC}\right)}$$
(2)

由此得到 $\Delta V = V_2 - V_1 = rac{1-A-B+AB}{1-AB}(V_{A1} - V_{A2})$ ,其中 $A = \exp\left(-rac{T}{2RC}
ight)$ ,  $B = \exp\left(-rac{T}{2rC}
ight)$ , 所以为了使电压起伏变为原来的 $rac{1}{10}$ , 只需令 $rac{1-AB}{1-A-B+AB} pprox 10$ , 估算得到 C pprox 27.68nF(将R和r都视为 $9\Omega$ 来计算), 仿真得到如下结果:

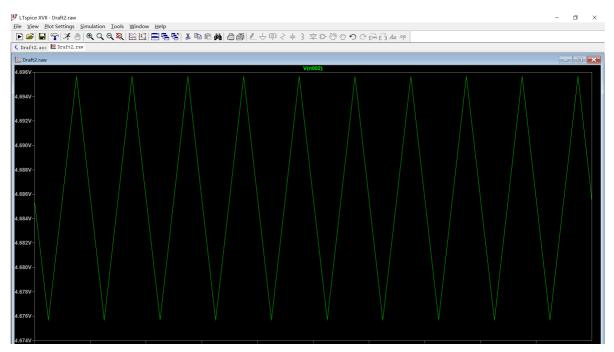


可见起伏电压变为 $\Delta Vpprox 4.714-4.676=0.038V$ ,电压起伏确实变为了原来的 $rac{1}{10}$ 。

下面再分几种情况进行讨论:

#### 将电容放在位置B

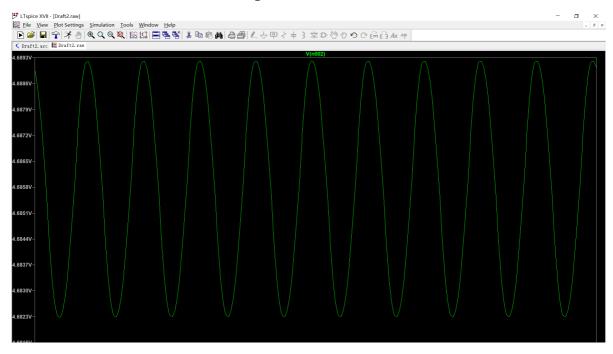
从理论角度分析,可知,上面推导公式中的R和r发生变化,此时 $r\approx 16.297\Omega$ ,而 $R\approx 20\Omega$ ,相当于A和B整体变大了,那么就会导致抑制作用更明显,仿真结果如下:



可以看到电压起伏变为 $\Delta V \approx 4.695 - 4.675 = 0.02V$ ,A处电压起伏进一步减小了。

#### 将电容拆分为两个,分别置于A、B处

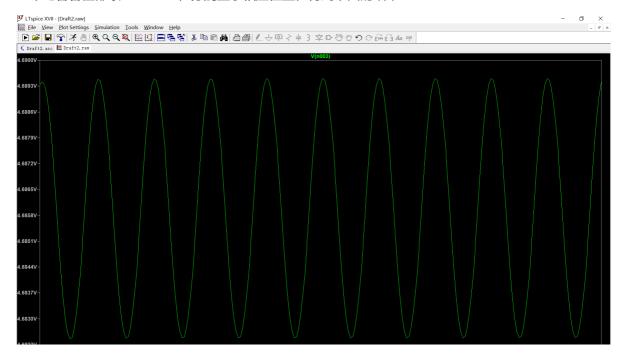
两个电容容值都取13.84nF, 为原电容的 $\frac{1}{2}$ , 仿真得到下面结果:



抑制电压起伏的效果相较之前有了进一步提升。

### 将电容拆分为三个,分别放在A、B和互导之间

三个电容容值都取9.227nF,分别置于相应位置,得到下面的结果:



与上面一种情况的抑制效果相仿。

## 将电容拆分为四个,分别放在A、B和互导、互阻之间

四个电容容值都取6.92nF,置于相应位置后,得到下面结果:

相较于前面的两个结果,效果有所下降。

### 结论

综合上面的仿真结果和理论分析,可以该功能电路中的去耦电容置于靠近数字电路处,效果更好,如果能够拆分为一系列小电容进行去耦,那么效果会更好。

进一步分析,加入上面功能电路中的数字电路部分距离电源更近,那么在模拟电路的负载端,其等效戴维南电路的等效电压基本不变,而等效电阻的变化幅度为 $19-19.9\Omega$ ,而原来等效电阻的变化范围为 $9.09-9.9\Omega$ ,相比之下模拟电路的电压起伏减小了,从这个角度看,或许数字电路距离电源近了更好。