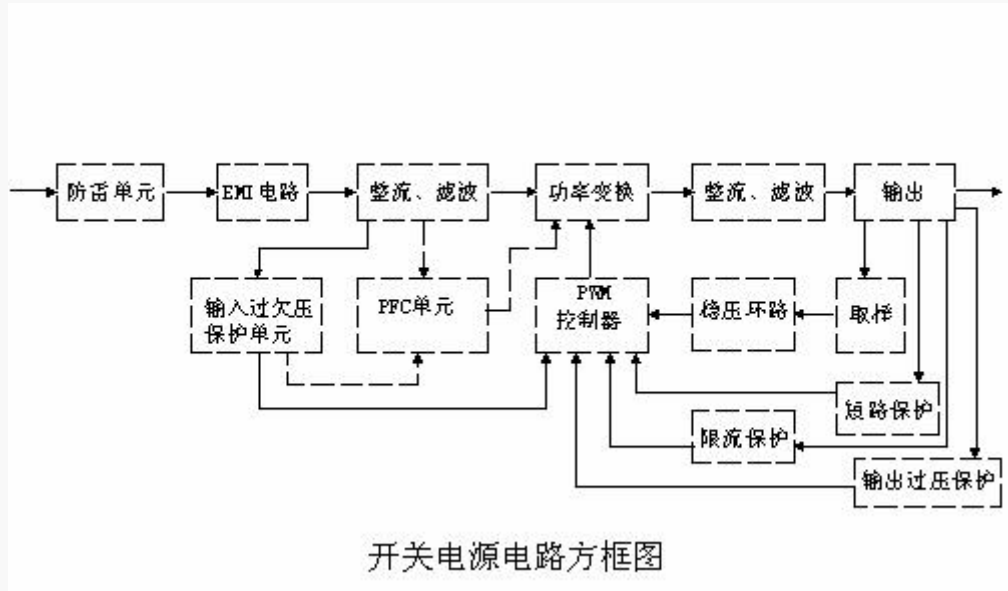


开关电源原理（希望能帮到同行的你更加深入的了解开关电源，温故而知新吗！！）

一、开关电源的电路组成[b]：

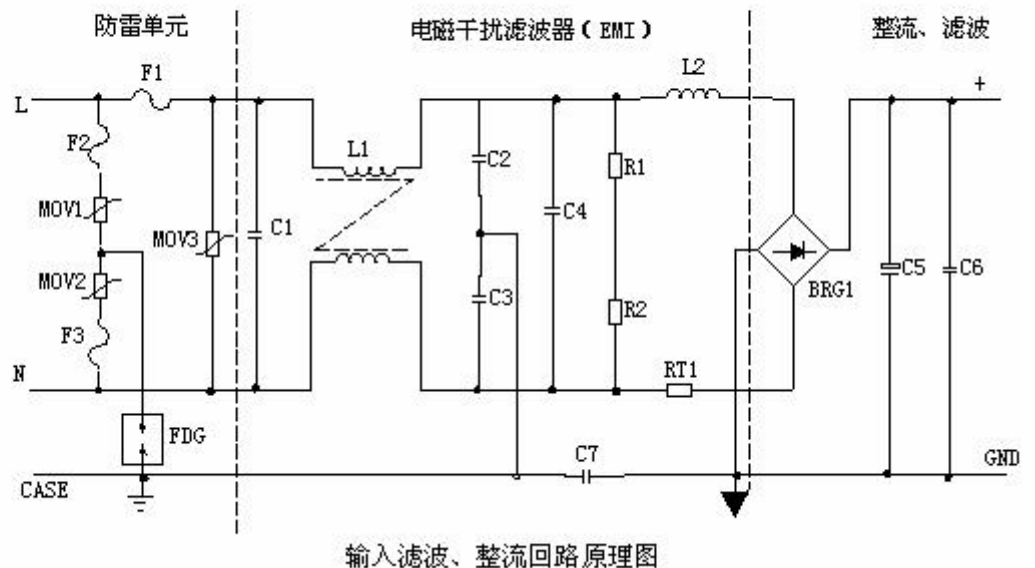
开关电源的主要电路是由输入电磁干扰滤波器（EMI）、整流滤波电路、功率变换电路、PWM 控制器电路、输出整流滤波电路组成。辅助电路有输入过欠压保护电路、输出过欠压保护电路、输出过流保护电路、输出短路保护电路等。

开关电源的电路组成方框图如下：



二、输入电路的原理及常见电路[b]：

1、AC 输入整流滤波电路原理：



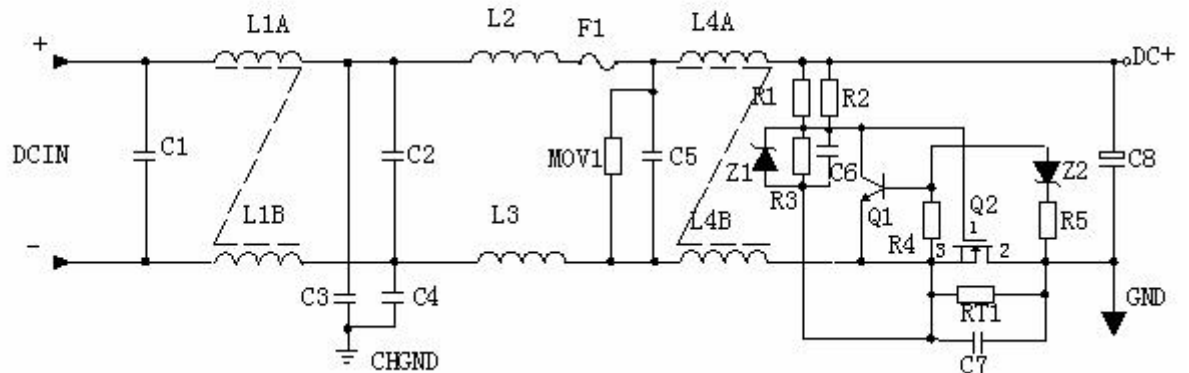
① 防雷电路：当有雷击，产生高压经电网导入电源时，由 MOV1、MOV2、MOV3、F1、F2、F3、FDG1 组成的电路进行保护。当加在压敏电阻两端的电压超过其工作电压时，其阻值降低，使高压能量消耗在压敏电阻上，若电流过大，F1、F2、F3 会烧毁保护后级电路。

② 输入滤波电路：C1、L1、C2、C3 组成的双π型滤波网络主要是对输入电源的电磁噪声及杂波信号进行抑制，防止对电源干扰，同时也防止电源本身产生的高频杂波对电网干扰。当电源开启瞬间，要对 C5 充电，由于瞬间电流大，加 RT1（热敏电阻）就能有效的防

止浪涌电流。因瞬时能量全消耗在 RT1 电阻上，一段时间后温度升高后 RT1 阻值减小（RT1 是负温度系数元件），这时它消耗的能量非常小，后级电路可正常工作。

③ 整流滤波电路：交流电压经 BRG1 整流后，经 C5 滤波后得到较为纯净的直流电压。若 C5 容量变小，输出的交流纹波将增大。

2、DC 输入滤波电路原理：



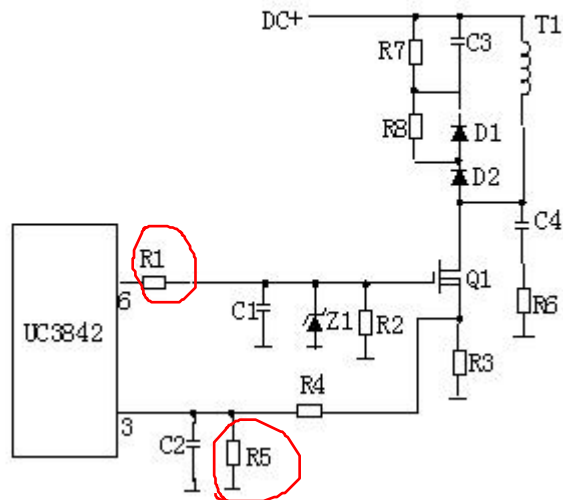
① 输入滤波电路：C1、L1、C2 组成的双 π 型滤波网络主要是对输入电源的电磁噪声及杂波信号进行抑制，防止对电源干扰，同时也防止电源本身产生的高频杂波对电网干扰。C3、C4 为安规电容，L2、L3 为差模电感。

② R1、R2、R3、Z1、C6、Q1、Z2、R4、R5、Q2、RT1、C7 组成抗浪涌电路。在起机的瞬间，由于 C6 的存在 Q2 不导通，电流经 RT1 构成回路。当 C6 上的电压充至 Z1 的稳压值时 Q2 导通。如果 C8 漏电或后级电路短路现象，在起机的瞬间电流在 RT1 上产生的压降增大，Q1 导通使 Q2 没有栅极电压不导通，RT1 将会在很短的时间烧毁，以保护后级电路。

三、功率变换电路[b]：

1、MOS 管的工作原理：目前应用最广泛的绝缘栅场效应管是 MOSFET（MOS 管），是利用半导体表面的电声效应进行工作的。也称为表面场效应器件。由于它的栅极处于不导电状态，所以输入电阻可以大大提高，最高可达 105 欧姆，MOS 管是利用栅源电压的大小，来改变半导体表面感生电荷的多少，从而控制漏极电流的大小。

2、常见的原理图：



3、工作原理：

R4、C3、R5、R6、C4、D1、D2组成缓冲器，和开关 MOS 管并联，使开关管电压应力减少，EMI 减少，不发生二次击穿。在开关管 Q1 关断时，变压器的原边线圈易产生尖峰电压和尖峰电流，这些元件组合一起，能很好地吸收尖峰电压和电流。从 R3 测得的电流峰值信号参与当前工作周期的占空比控制，因此是当前工作周期的电流限制。当 R5 上的电压达到 1V 时，UC3842 停止工作，开关管 Q1 立即关断。

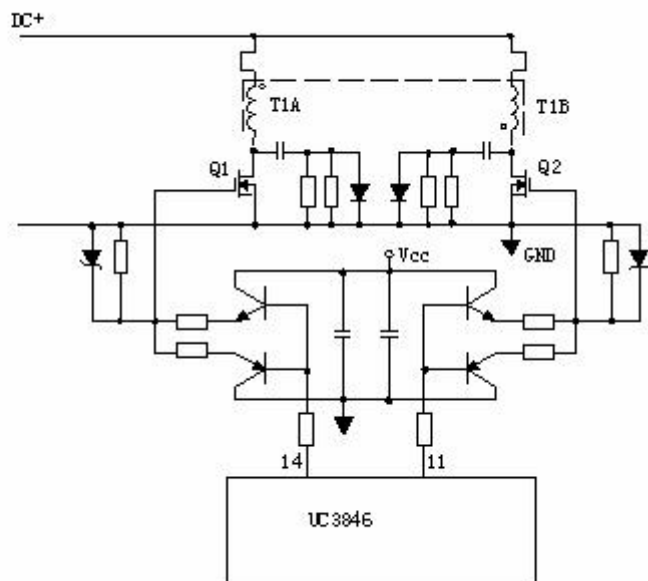
R1 和 Q1 中的结电容 CGS、CGD 一起组成 RC 网络，电容的充放电直接影响着开关管的开关速度。R1 过小，易引起振荡，电磁干扰也会很大；R1 过大，会降低开关管的开关速度。Z1 通常将 MOS 管的 GS 电压限制在 18V 以下，从而保护了 MOS 管。

Q1 的栅极受控电压为锯齿波，当其占空比越大时，Q1 导通时间越长，变压器所储存的能量也就越多；当 Q1 截止时，变压器通过 D1、D2、R5、R6、C3 释放能量，同时也达到了磁场复位的目的，为变压器的下一次存储、传递能量做好了准备。IC 根据输出电压和电流时刻调整着锯齿波占空比的大小，从而稳定了整机的输出电流和电压。

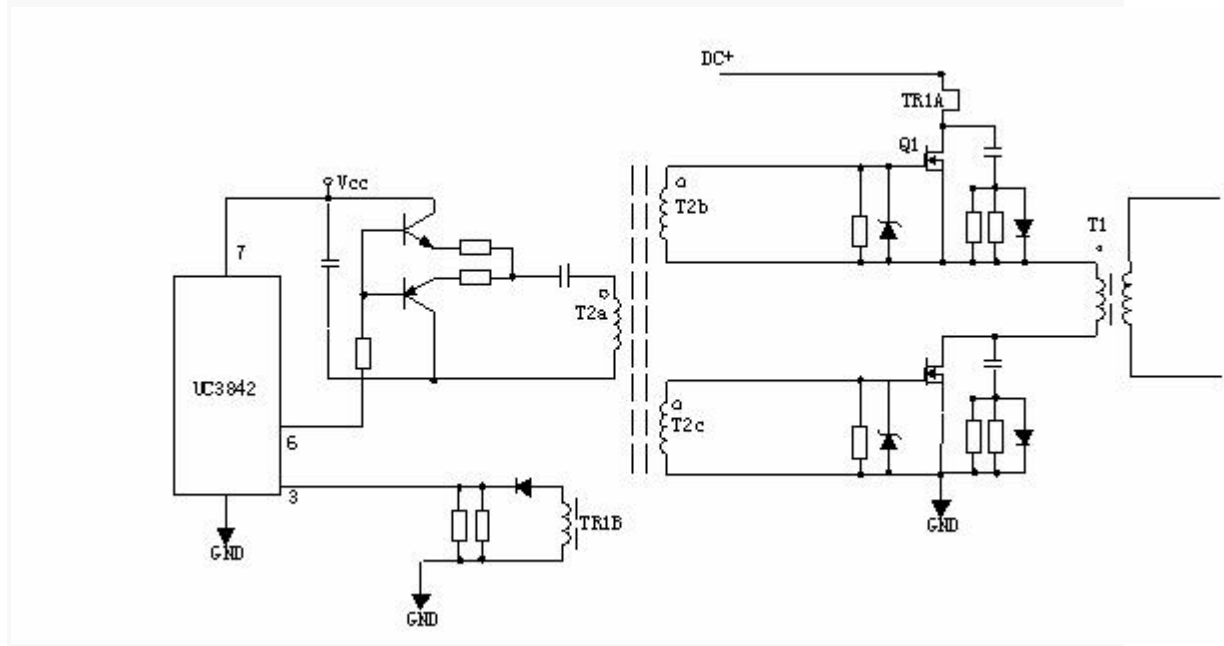
C4 和 R6 为尖峰电压吸收回路。

4、推挽式功率变换电路：

Q1 和 Q2 将轮流导通。

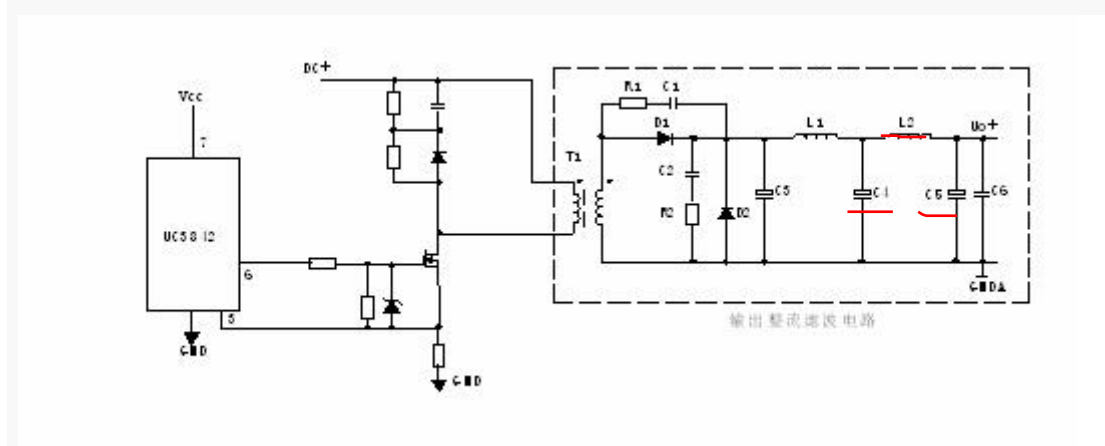


5、有驱动变压器的功率变换电路：T2 为驱动变压器，T1 为开关变压器，TR1 为电流环。



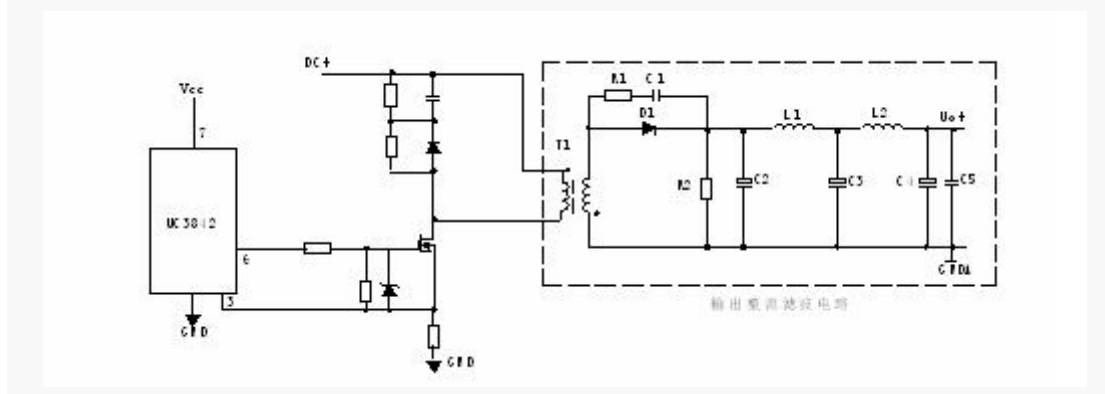
四、 输出整流滤波电路[b]：：

1、 正激式整流电路：



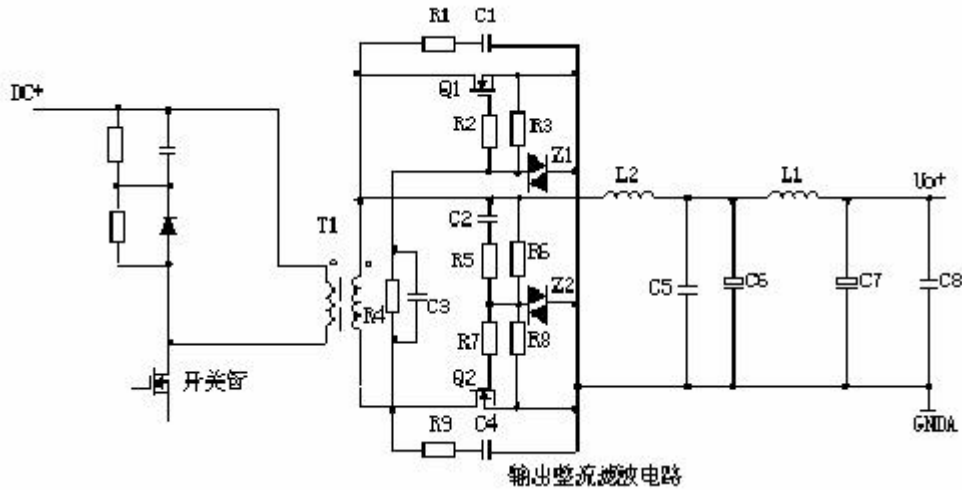
T1 为开关变压器，其初极和次极的相位同相。D1 为整流二极管，D2 为续流二极管，R1、C1、R2、C2 为削尖峰电路。L1 为续流电感，C4、L2、C5 组成 π 型滤波器。

2、 反激式整流电路：



T1 为开关变压器，其初极和次极的相位相反。D1 为整流二极管，R1、C1 为削尖峰电路。L1 为续流电感，R2 为假负载，C4、L2、C5 组成 π 型滤波器。

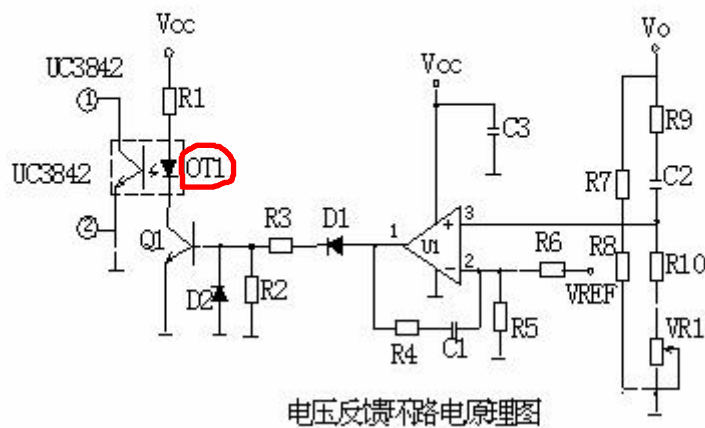
3、同步整流电路：



工作原理：当变压器次级上端为正时，电流经 C2、R5、R6、R7 使 Q2 导通，电路构成回路，Q2 为整流管。Q1 栅极由于处于反偏而截止。当变压器次级下端为正时，电流经 C3、R4、R2 使 Q1 导通，Q1 为续流管。Q2 栅极由于处于反偏而截止。L2 为续流电感，C6、L1、C7 组成 π 型滤波器。R1、C1、R9、C4 为削尖峰电路。

五、稳压环路原理[b]：

1、反馈电路原理图：



2、工作原理：

当输出 U_0 升高，经取样电阻 R7、R8、R10、VR1 分压后，U1③脚电压升高，当其超过 U1②脚基准电压后 U1①脚输出高电平，使 Q1 导通，光耦 OT1 发光二极管发光，光电三极管导通，UC3842①脚电位相应变低，从而改变 U1⑥脚输出占空比减小， U_0 降低。

当输出 U_0 降低时，U1③脚电压降低，当其低过 U1②脚基准电压后 U1①脚输出低电平，Q1 不导通，光耦 OT1 发光二极管不发光，光电三极管不导通，UC3842①脚电位升高，从而改变 U1⑥脚输出占空比增大， U_0 降低。周而复始，从而使输出电压保持稳定。调节 VR1 可改变输出电压值。

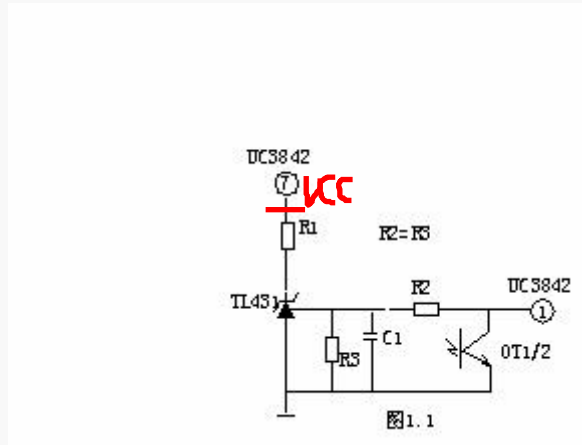
反馈环路是影响开关电源稳定性的重要电路。如反馈电阻电容错、漏、虚焊等，会产生自激振荡，故障现象为：波形异常，空、满载振荡，输出电压不稳定等。

由于版面有限，还有很多没上传，有空会上传上去。如果你急需要看全文的话，可以留个邮箱。

六、短路保护电路：

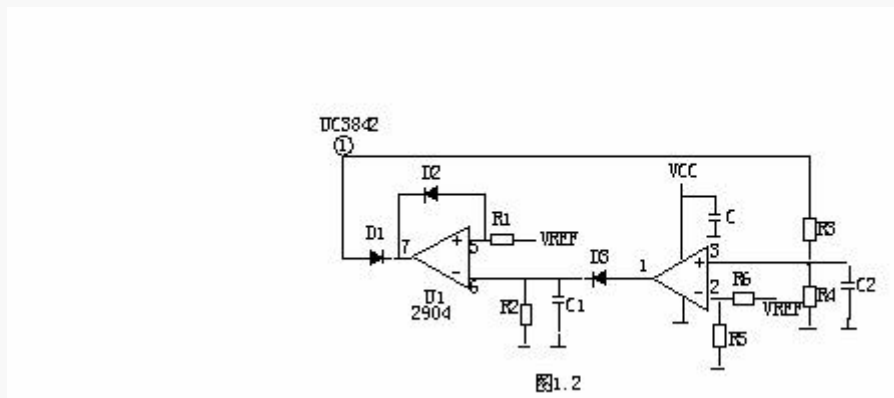
1、在输出端短路的情况下，PWM 控制电路能够把输出电流限制在一个安全范围内，它可以用多种方法来实现限流电路，当功率限流在短路时不起作用时，只有另增设一部分电路。

2、短路保护电路通常有两种，下图是小功率短路保护电路，其原理简述如下：



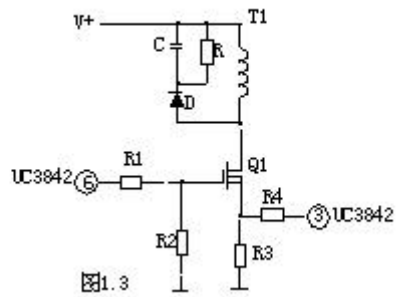
当输出电路短路，输出电压消失，光耦 OT1 不导通，UC3842 ①脚电压上升至 5V 左右，R1 与 R2 的分压超过 TL431 基准，使之导通，UC3842 ⑦脚 VCC 电位被拉低，IC 停止工作。UC3842 停止工作后 ①脚电位消失，TL431 不导通 UC3842 ⑦脚电位上升，UC3842 重新启动，周而复始。当短路现象消失后，电路可以自动恢复成正常工作状态。

3、下图是中功率短路保护电路，其原理简述如下：



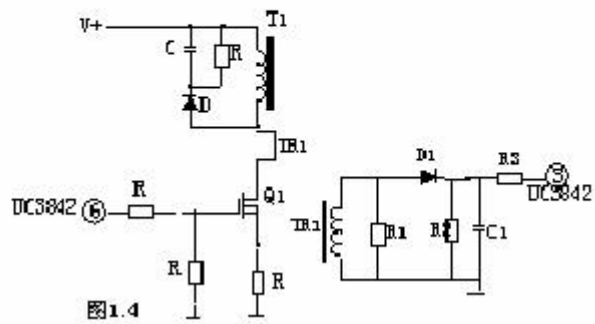
当输出短路，UC3842 ①脚电压上升，U1 ③脚电位高于 ②脚时，比较器翻转 ①脚输出高电位，给 C1 充电，当 C1 两端电压超过 ⑤脚基准电压时 U1 ⑦脚输出低电位，UC3842 ①脚低于 1V，UCC3842 停止工作，输出电压为 0V，周而复始，当短路消失后电路正常工作。R2、C1 是充放电时间常数，阻值不对时短路保护不起作用。

4、下图是常见的限流、短路保护电路。其工作原理简述如下：



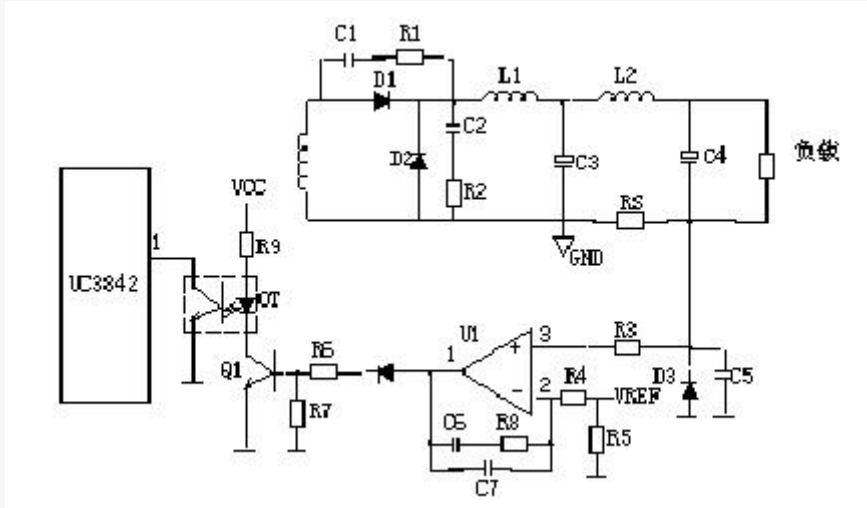
当输出电路短路或过流，变压器原边电流增大，R3 两端电压降增大，③脚电压升高，UC3842⑥脚输出占空比逐渐增大，③脚电压超过 1V 时，UC3842 关闭无输出。

5、下面是用电流互感器取样电流的保护电路，



有
着功耗小，但成本高和电路较为复杂，其工作原理简述如下：
输出电路短路或电流过大，TR1 次级线圈感应的电压就越高，当 UC3842③脚超过 1 伏，UC3842 停止工作，周而复始，当短路或过载消失，电路自行恢复。

七、输出端限流保护：]

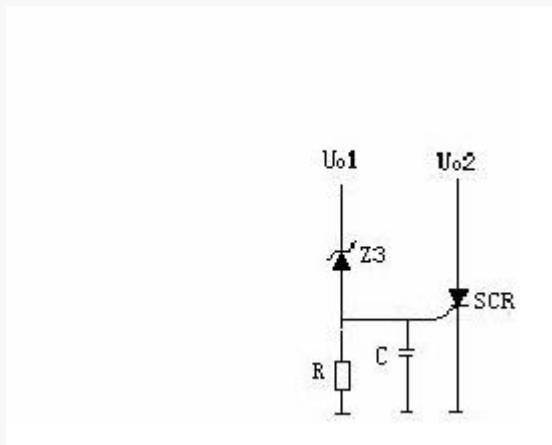


上图是常见的输出端限流保护电路，其工作原理简述如上图：当输出电流过大时，RS（锰铜丝）两端电压上升，U1③脚电压高于②脚基准电压，U1①脚输出高电压，Q1 导通，光耦发生光电效应，UC3842①脚电压降低，输出电压降低，从而达到输出过流限流的目的。

八、输出过压保护电路的原理：

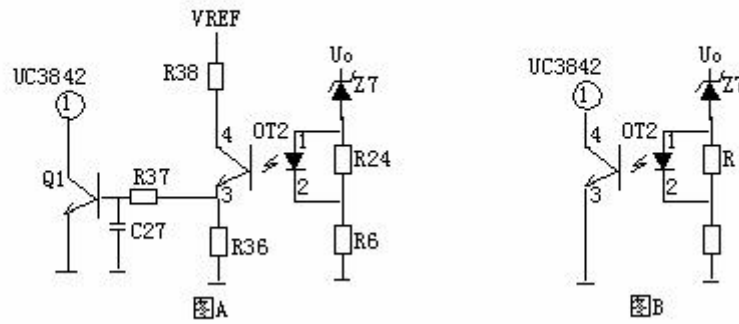
输出过压保护电路的作用是：当输出电压超过设计值时，把输出电压限定在一安全值的范围内。当开关电源内部稳压环路出现故障或者由于用户操作不当引起输出过压现象时，过压保护电路进行保护以防止损坏后级用电设备。应用最为普遍的过压保护电路有如下几种：

1、可控硅触发保护电路：



如上图，当Uo1 输出升高，稳压管（Z3）击穿导通，可控硅（SCR1）的控制端得到触发电压，因此可控硅导通。Uo2 电压对地短路，过流保护电路或短路保护电路就会工作，停止整个电源电路的工作。当输出过压现象排除，可控硅的控制端触发电压通过 R 对地泄放，可控硅恢复断开状态。

2、光电耦合保护电路：

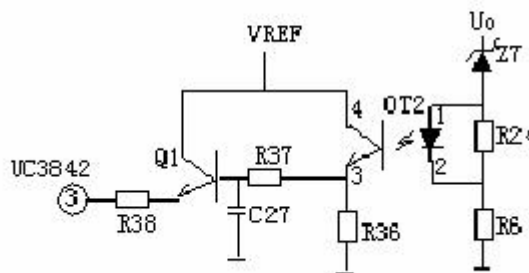


如上图，当 U_o 有过压现象时，稳压管击穿导通，经光耦（OT2）R6 到地产生电流流过，光电耦合器的发光二极管发光，从而使光电耦合器的光敏三极管导通，Q1 基极得电导通，

3842 的③脚电降低，使 IC 关闭，停止整个电源的工作， U_o 为零，周而复始，。

3、输出限压保护电路：

输出限压保护电路如下图，当输出电压升高，稳压管导通光耦导通，Q1 基极有驱动电压而道通，UC3842③电压升高，输出降低，稳压管不导通，UC3842③电压降低，输出电压升高。周而复始，输出电压将稳定在一定范围内（取决于稳压管的稳压值）。



4、输出过压锁死电路：

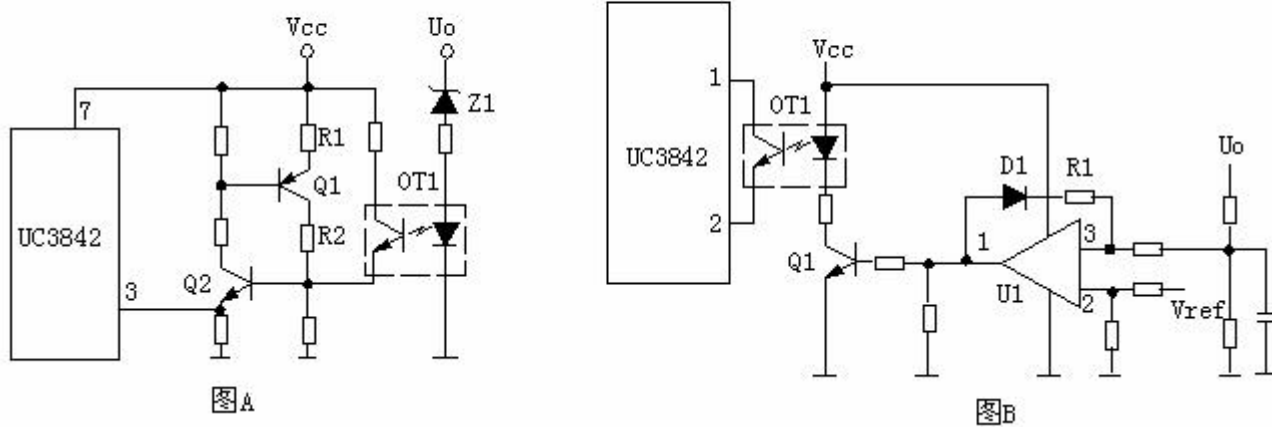
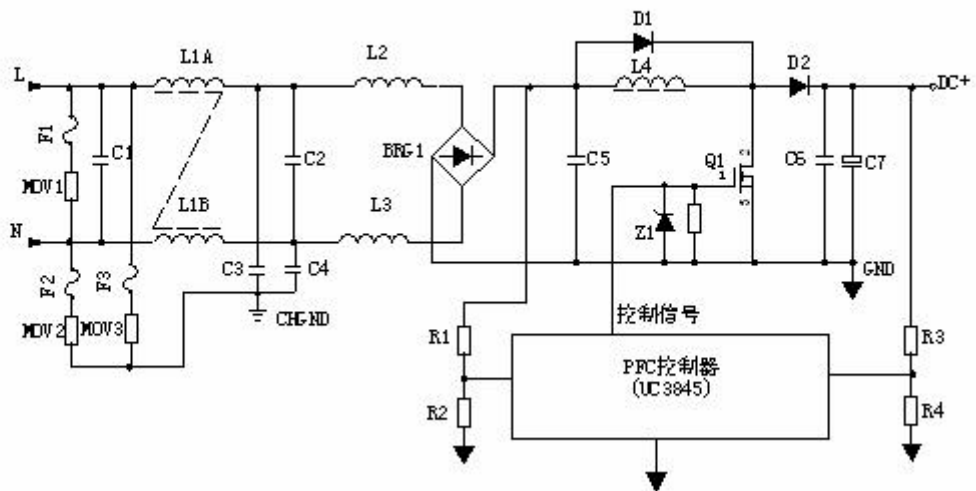


图 A 的工作原理是，当输出电压 U_o 升高，稳压管导通，光耦导通，Q2 基极得电导通，由于 Q2 的导通 Q1 基极电压降低也导通，Vcc 电压经 R1、Q1、R2 使 Q2 始终导通，UC3842③脚始终是高电平而停止工作。在图 B 中， U_o 升高 U1③脚电压升高，①脚输出高电平，由于 D1、R1 的存在，U1①脚始终输出高电平 Q1 始终导通，UC3842①脚始终是低电平而停止工作。

九、功率因数校正电路（PFC）：

1、原理示意图：

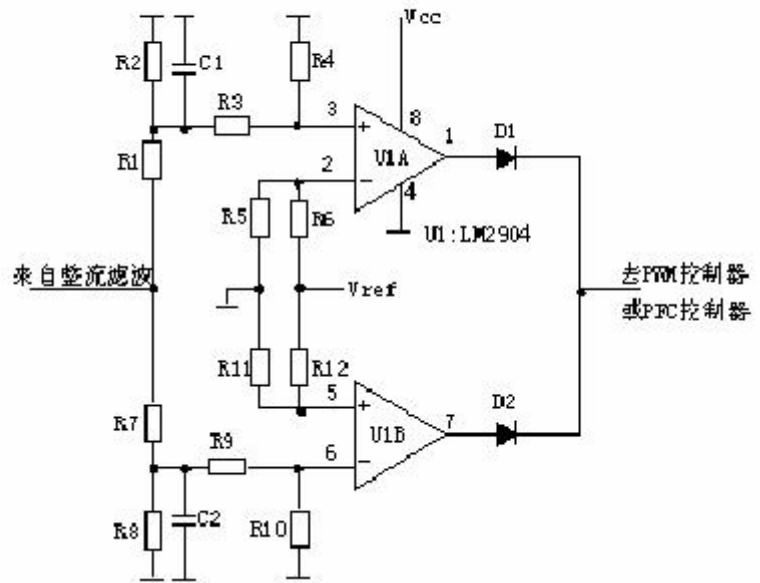


2、工作原理：

输入电压经 L1、L2、L3 等组成的 EMI 滤波器，BRG1 整流一路送 PFC 电感，另一路经 R1、R2 分压后送入 PFC 控制器作为输入电压的取样，用以调整控制信号的占空比，即改变 Q1 的导通和关断时间，稳定 PFC 输出电压。L4 是 PFC 电感，它在 Q1 导通时储存能量，在 Q1 关断时施放能量。D1 是启动二极管。D2 是 PFC 整流二极管，C6、C7 滤波。PFC 电压一路送后级电路，另一路经 R3、R4 分压后送入 PFC 控制器作为 PFC 输出电压的取样，用以调整控制信号的占空比，稳定 PFC 输出电压。

十、输入过欠压保护：

1、原理图：



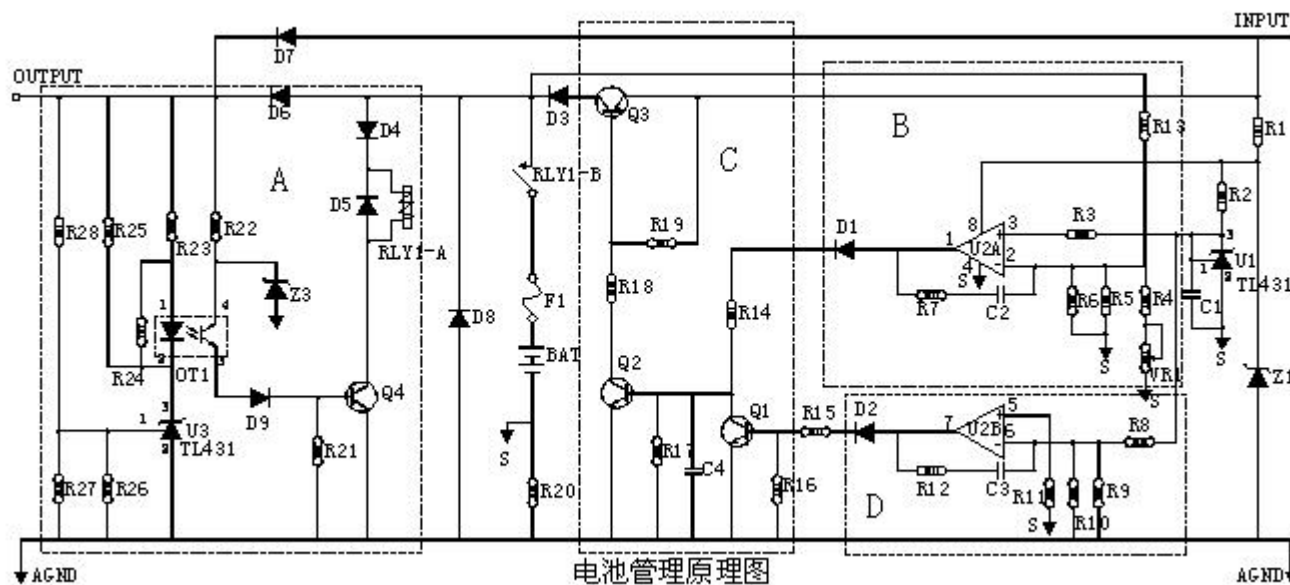
2、工作原理:

AC 输入和 DC 输入的开关电源的输入过欠压保护原理大致相同。保护电路的取样电压均来自输入滤波后的电压。

取样电压分为两路，一路经 R1、R2、R3、R4 分压后输入比较器 3 脚，如取样电压高于 2 脚基准电压，比较器 1 脚输出高电平去控制主控制器使其关断，电源无输出。另一路经 R7、R8、R9、R10 分压后输入比较器 6 脚，如取样电压低于 5 脚基准电压，比较器 7 脚输出高电平去控制主控制器使其关断，电源无输出。

十一、电池管理:

1、 电池管理原理图:



虚线框 A 内的零件组成电池启动和关断电路；虚线框 B 为电池充电线性稳压电路；虚线框 C 为电子开关电路；虚线框 D 为电池充电电流

限制电路。

2、 电池启动原理:

输入电压由 INPUT 和 AGND 端输入，分为三路。第一路经 D7 直接送后级和电池启动、关断电路。R28、R27、R26 分压后的电压使 U3 导通（此电压在设计时已计算好了，正常工作时高于 2.5V），光耦 OT1 导通。R25 为 U3 提供工作电压，R23、R24 为光耦的限流及保护电阻。

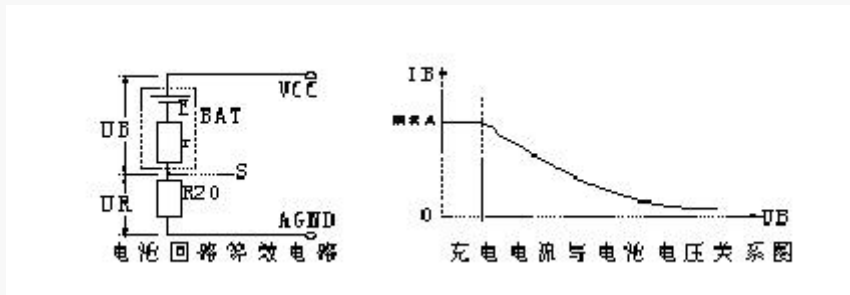
光耦导通后电源经 R22、OT1、D9 给 Q4 提供基极偏置电压，Q4 导通，R21 为 Q4 的下偏置电阻。继电器 RLY1-A 的线圈中有电流流过，继电器触点 RLY1-B 吸合，将电池 BAT 接入电路中。D4 为阻止在 Q4 关断时继电器线圈产生的电动势影响后级电路，D5 为防止在 Q4 关断时继电器线圈产生的电动势损坏 Q4，将继电器线圈产生的能量释放。

3、 电池充电稳压原理:

在通电的初期，由于 Q3 没有偏置而不导通，D3 的正端无电压。电源经 R1 降压 Z1 稳压后给 U1 和 U2 提供工作电压。R2、U1 组成基准电压，R13、R4、R5、R6、VR1 组成电池电压检测电路，当 U2②脚检测电压低于③脚电压时，其①脚输出高电平，经 R14 给 Q2 提供偏置电压，Q2 导通、Q3 也跟着导通，电源经 Q3、D3、继电器触点 RLY1-B、F1 给电池 BAT 充电。

当 U2②脚检测电压高于③脚电压时，其①脚输出低电平，Q2 失去偏置电压而截止，Q3 截止，D3 的正端无电压，其负极电压下降，U2②脚检测电压也跟着下降，当 U2②脚检测电压低于③脚电压时，其①脚输出高电平，Q2、Q3 导通继续充电，如此周而复始，使 D3 的负端电压维持在某一设定值。调节 VR1 可以改变充电电压值。

4、 电池充电限流原理: >



在充电的过程中，电流经 Q3、RLY1-B、F1、BAT、R20 回到地（AGND）。在电池充电的初期，因电池电压比较低，流经 Q3、RLY1-B、F1、BAT、R20 的电流就会增大，那么在 R20 上产生的压降就会增大（R20 为电流取样电阻）。电阻 R20 的上端 S 点经 R11 连接到 U2B 的同相输入端⑤脚，U2B 的反相输入端⑥脚有一固定参考电压，当 R20 上的压降超过参考电压时，U2⑦脚输出高电平，经 D2、R15 给 Q1 提供偏置电压，Q1 因此导通。Q1 导通后 Q2 因失去基极电压而截止，将使线性稳压器的输出关断，Q3、RLY1-B、F1、BAT、R20 回路中就没有电流流过，R20 上的压降消失，U2⑦脚输出低电平，Q1 截止，Q2、Q3 导通继续充电，如此周而复始，就将充电电流限制在某一设定值范围内。

调节 R10、R11 可改变限流点。

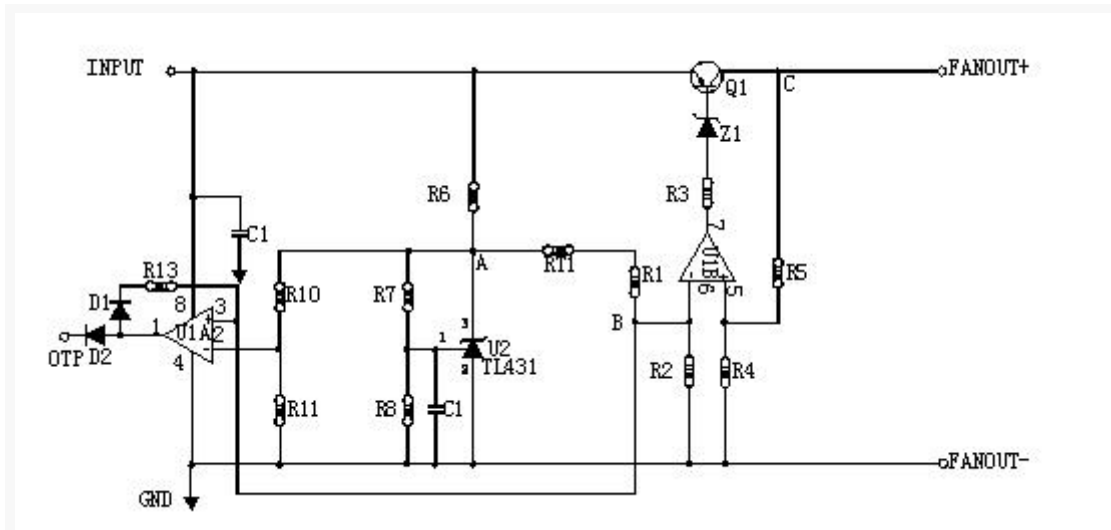
5、 电池欠压关断原理:

当输入电压没有时，电池电压经 D6 给后级和电池启动、关断电路供电。当电池电压下降，U3①脚电压也跟着下降，在电池电压下降至设计关断点时（也就是 U3①脚电压低于 2.5V 时），U3 不导通，OT1 不发生光电耦合，Q4 无偏置而截止，继电器 RLY1-A 的线圈中没有电流流过，继电器触点 RLY1-B 断开，将电池 BAT 从电路中断开，防止电池过放电而损坏。改变 R26、R27 的阻值，可以改变电池欠压关断时的电压值。

十二、智能风扇散热:

1、 在开关电源中，对电源进行散热的方式有很多种，智能散热就是其中之一。它是随电源工作时的温度高低，来调节散热风扇的工作电压而改变风力大小，达到最佳散热效果。有着节能的目的。其原理图如下：

>



2、工作原理：

输入电压由 INPUT 端（12~13V）输入，R6 为 U2 提供工作电压，R7、R8 阻值相同，分压后为 TL431 提供触发电压，使 A 点的基准电压在+5V；RT1 为负温度系数热敏电阻，经 R1、R2 分压加在 U1 的反相输入端⑥脚。R5 为输出电压取样电阻，与 R4 分压后加在 U1 的同相输入端⑤脚；Q1 为电子开关管；风扇电压由 FANOUT 端输出。

在刚通电的时候，由于 Q1 还没导通，C 点无电压，U1 的⑥脚电压高于⑤脚，因此 U1⑦脚输出低电平，Z1 击穿导通，Q1 导通，C 点有电压输出；应 Q1 的发射极接输入电压端，因此 C 点电压约等于输入电压，经 R5 与 R4 分压后加在 U1 的同相输入端⑤脚，使⑤脚电压高于⑥脚电压，U1⑦脚输出高电平，Z1 不导通，Q1 不导通，C 点无电压输出；使⑤脚电压又低于⑥脚电压，U1⑦脚又输出低电平，

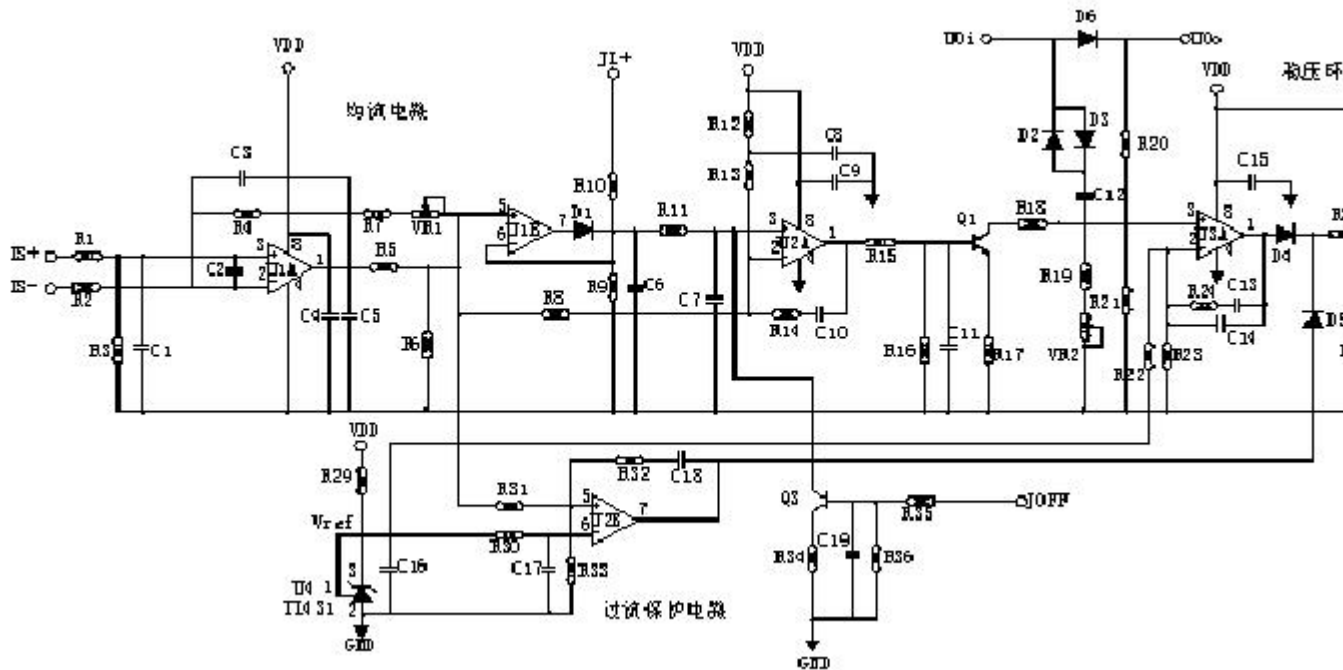
如此反复最终使 C 电压稳定在某一值（因⑥脚电压不变）；也就是说 C 点的电压是随 B 点的电压变化而变化的。

开关电源工作的初期（或轻载工作），机内温度低，热敏电阻 RT1 的内阻很大，B 点的电压相对较低，因此 C 点的输出电压也低，风扇因工作电压低而转速慢、风力小。当开关电源机内温度逐渐升高（满载工作），热敏电阻 RT1 的内阻逐渐减小，B 点的电压也升高，因此 C 点的输出电压也跟着升高，风扇因工作电压升高而转速加快、风力加大。当机内温度下降后，热敏电阻内阻逐渐增大，B 点电压下降，C 点的输出电压也降低，风扇因工作电压低而转速变慢、风力小。当 B 点电压（温度）升高到一定程度时，U1③脚电压高于②脚基准电压，U1①脚输出高电平，一路经 D1、R13 返回到 B 点，使 U1①脚始终输出高电平（也就是自锁）；另一路经 D2 输出到过温保护电路，实现过温保护功能。

十三、均流技术：

1、在通讯设备或其它用电设备中，为了使系统不间断的工作，对供电系统的要求就很高。除了要求电源本身的性能要稳定外，另一种方法就是采用 1+1 备分的方式，就是一台设备用两台电源并联供电，当其中的一台损坏，另外一台可继续给系统供电。在正常工作时，每台电源提供的能量相等，也就是它们输出的电压、电流基本一致。为了使每台电源输出的电压、电流基本一致，就要用到均流技术。

原理如下图所示：>



2、工作原理:

U1A、R1~R7、C1~C5、VR1 组成电流取样电压放大器；U1B、D1 组成电压跟随器；R10 为均流电压输出电阻；R11~R14、U2A、C6~C10 组成平衡电压比较器；R15~R17、Q1 为电子开关；R30~R33、C17、C18、U2B 组成过流保护电路；R19~28、D2、D3、D4、C12~C14、Q2 是电源的输出电压稳压环路，其中 D2、D3、R19~R21 为输出电压取样电路。D6 为输出隔离二极管。

电源在工作时，由电流环或锰铜丝检测的电流取样电压由+IS、-IS 加入 U1A 组成的电压放大器进行放大，经 R5、R6、R7、VR1 分压后分两路输出，一路送入 U1B 电压跟随器，D1 起隔离作用，防止均流母线上的电压变化对前级电路产生影响，另一路送过流保护电路。

经过电压跟随器后的电流取样电压又分为两路，一路经 R10 输出作为均流信号电压 JL+，另一路经 R11 送入 U2A 组成的平衡电压比较器与 U2②脚的参考电压进行比较，当 U2③脚电压高于②脚电压，其①输出高电平，Q1 基极得电导通，将 R17、R18 并入输出电压取样电路，使输出电压升高，输出电压升高后输出电流就会减小，检测的电流取样电压也就降低，均流信号电压 JL+降低，U2③脚电压低于②脚电压，其①输出低电平，Q1 截止，R17、R18 从输出电压取样电路中退出，输出电压降低。如此循环，最终使输出电压、电流保持稳定。

当两台电源并网工作时，其输出端是并接在一起的，均流信号线也连接在一起。现在假设电源 A 的输出电流 $Io1$ 大于电源 B 的输出电流 $Io2$ ，在两台电源内部的电流取样电压就会 A 高于 B，也就是 JL1+高于 JL2+，而 JL1+和 JL2+是接在同一条线上（均流母线），因此 JL2+升高，通过电源 B 内部均流电路的控制迫使其输出电压升高， $Io2$ 增大， $Io1$ 减小（负载电流不变）； $Io2$ 高于 $Io1$ 时，其控制过程刚好相反，如此循环，最终使两台电源的输出电压、电流保持一致。

Q3、C19、R34~R36 组成的电路的作用是，在电源启动初期输出电压低或输出欠压时 Q3 导通，使 U2A③脚处于低电位，U2A①脚输出低电平，Q1 截止，也就是使均流电路不起作用。

VR1 可调节均流信号的电压值，也可调节输出限流点。

如有描述不妥当的地方,望大家批评指正,在此谢谢了!!