基于阻容降压的稳压电路设计

翟明静1.徐建刚2.刘广陵2

(1.常州工学院, 江苏 常州 213002; 2.英特曼电工(常州)有限公司, 江苏 常州 213165)

摘 要: 为了解决给智能家用电器所用到的 ASIC 芯片提供稳定电源电压的问题,设计出阻容降压的稳压电路,该 电路对市电进行阻容降压、半波整流、滤波,在稳压电路引入深度电压负反馈使输出电压稳定,该电路具有抗电网 干扰和防浪涌功能;经过瞬态分析后,输出电压最终稳定在5.0859 V,与实际电路测试结果5.04 V 仅相差0.0459 V, 该稳压电路已成功应用于电子产品中。

关键词:阻容降压;整流;负反馈;稳压电路

中图分类号: TN702

文献标识码: A

DOI: 10.16157/j.issn.0258-7998.2015.10.036

中文引用格式: 翟明静,徐建刚,刘广陵. 基于阻容降压的稳压电路设计[J].电子技术应用,2015,41(10):133-135.

英文引用格式: Zhai Mingjing, Xu Jiangang, Liu Guangling. Design of regulator circuit based on RC power supply[J]. Application of Electronic Technique, 2015, 41(10): 133-135.

Design of regulator circuit based on RC power supply

Zhai Mingjing¹, Xu Jiangang², Liu Guangling²

(1. Changzhou Institute Technology, Changzhou 213002, China; 2. Etman Electric (Changzhou) Co., Ltd, Changzhou 213165, China)

Abstract: In order to provide the stabilizing power supply voltage for the ASIC chip used in the smart household appliances, regulator circuit based on RC power supply was designed. The circuit executed RC power supply, half wave rectification and filtering to electric city. Output voltage remained stable because of the regulator circuit with deep negative feedback. It can be effectively prevent interference about power grid and surge voltage. The output voltage was stable at 5.085 9 V after transient analysis. The test results showed output voltage was 5.04 V. The difference between the theoretical and practical values was 0.045 9 V. The regulator circuit has been applied to the electronic products successfully.

Key words: RC power supply; rectification; negative feedback; regulator circuit

0 引言

随着科技的发展,计算机技术、数字化技术以及信 息技术应用于传统家电,使家电具备智能化和信息网络 功能,即智能家电,智能家用电器体现了家用电器最新 技术面貌。另外,智能家电的节能和环保功能也成为了 智能家电发展的一个趋势。为了实现智能家电的智能功 能,就需要用到实现这些功能的专用芯片(ASIC),因此 给这些专用集成芯片提供电源,成为一个至关重要的问 题。阻容降压稳压电源设计简单,元件少,制造和使用都 较可靠,在家电、照明等行业大量应用[1,2]。

早期稳压电源电路包括:降压变压器、整流二极管或 整流桥、滤波电容及稳压环节组成图。由于其消耗有色金 属,体积大,价格高,安装不便,为克服这些缺陷,出现了 阻容降压稳压电路。如图1所示,阻容降压稳压电路节省 了大体积的变压器,因此体积、重量及成本都大大降低。

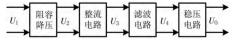


图 1 阻容降压稳压电路系统框图

《电子技术应用》2015年 第41卷 第10期

1 阻容降压稳压电路的设计与分析

1.1 阻容降压稳压电路设计

本文所设计的阻容降压稳压电路如图 2 所示,Fuse 为保险丝,参数选取为 1 A/250 V, 当输入端流入大电流, 保险丝熔断,从而保护阻容降压稳压电路器件不被损 坏。压敏电阻 R0 选取 14D471K,用来防浪涌,能够起到 保护作用: 限流电阻 R1、泄放电阻 R2 和限流电容 C1 构 成阻容降压电路; D1 半波整流二极管, D2 在市电的负 半周时给 C1 提供放电回路; D3、R6 为初级稳压电路, R3、C2 组成滤波电路, R4、Q1、D4 构成串联稳压电路。

1.2 阻容降压及整流电路原理及分析

虽然利用变压器降压,可以得到稳定的电压与较高 的效率,由于变压器包含绕制线圈,会占用很大的空间, 在实际布线与安装时就会造成一定的困难;另一方面, 对于企业来说,利用变压器降压,成本也会增加;阻容降 压的核心元件是一个电阻和电容并联,实际上就是利用 容抗限流。而电容器起到一个限制电流和动态分配电容 器和负载两端电压的角色,限流(降压)电容器 C1 一定

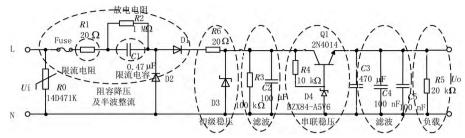


图 2 阻容降压稳压电路

要选择耐压高的,通常要大于两倍的电源电压,因为当 阻容降压电路空载时,输出电压只有三十多伏,市电220 V 电压大部分都加到电容 C1 上。

电容C1的取值,取决于通过的电流,当电容连接到 交流电路中,电容C1的容抗为:

$$X_{CI} = \frac{1}{\omega C1} = \frac{1}{2\pi f C1} \tag{1}$$

式中, X_{C1} 为电容的容抗,f 为交流电源的频率,C1 为电 容的容量。因此流过阻容降压电路的电流为:

$$I_{\text{AV}} = \frac{U_{\text{i}}}{X_{\text{CI}}} = 2\pi f C 1 U_{\text{i}} \tag{2}$$

当采用半波整流时,由于只有交流电的半个周期通 过,所以有:

$$U_{\rm DI(AV)} = \frac{1}{2\pi} \int_0^{\pi} \sqrt{2} U_i \sin\omega t d(\omega t) = \frac{\sqrt{2} U_i}{\pi} \approx 0.45 U_i$$
(3)

$$I_{\rm DI} = 0.45 \cdot I_{\rm AV} = 0.45 \cdot 2\pi f C 1 U_{\rm i} \tag{4}$$

因此在市电 220 V 电压下, 每微法的电容得到的电 流大小为:

$$I=0.45 \cdot I_{AV}=0.45 \cdot 2\pi fC1U$$

= 0.45 \times 2\pi \times 50 \times 10^{-6} \times 220 \approx 30 mA (5)

本文电容 C1 大小为 0.47 μF, 因此电路中电流的大 小为 14.1 mA。

R2 为泄放电阻, 当正弦波在最大峰值时刻被切断 时,电容 C1 上残存电荷无法释放,会长久存在,如果人 体接触到 C1 的金属部分,就会有强烈的触电可能,而电 阻 R2 的存在,能够将残存的电荷泄放掉,从而保证人、 机安全。泄放电阻的阻值和电容的大小有关,一般电容 的容量越大,残存的电荷越多,泄放电阻的阻值就要选 小一些的。经验数据如表 1 所示。

	表 1	泄放电	阻经事	俭取值	
$C1/\mu F$	0.47	0.68	1	1.5	2
$R1/\mathrm{k}\Omega$	1 000	750	510	360	200~300

D1 为半波整流二极管,虽然半波整流效率仅是全波 整流的一半,但不推荐使用桥式整流,因为在电路中总 希望整个电路只有一个公共参考点即接地点。当采用阻 容降压方式进行交直流转换时,如果采用桥式整流,在 交流端和直流端不可能只有一个公共参考点,当交流端 的零线和火线反接时,直流端的参考点可能会带电,因 此这种做法不安全。当采用半波整流时,可以保证交直

欢迎网上投稿 www.ChinaAET.com 134

流端的参考点都接到交流端的零线 上,在电路调试时可以保证相对安全 一些,这非常重要,因此使用半波整 流电路。

对于半波整流二极管的选择,因 为要考虑到电网电压有正负 10%的 波动,因此整流二极管的最大平均电 流 $I_{\rm F}$ 和最高反向工作电压 $U_{\rm RM}$ 也应至

少保留 10%的余地,从而保证二极管安全工作,即选取:

$$I_{\rm F} \ge (1+10\%)I_{\rm D} = 1.1 \times \frac{\sqrt{2} U_{\rm i}}{\pi R_{\rm L}} = 1.1 \times 0.45 \times \frac{U}{R_{\rm L}}$$
 (6)

$$U_{\rm RM} \geqslant 1.1 \times \sqrt{2} \ U \tag{7}$$

其中 U 和 RL 为阻容降压后的输出电压和电路负载。

1.3 稳压电路分析

系数 S_{ro} 当 R_{L} 为常数时。

本文所设计的初级稳压电路模型如图 3 所示,在图 3 中,R 为限流电阻, r_Z 为稳压 管的内阻, RL 为等效负载。

在初级稳压电路中,利 用稳压管的电流调节作用, 图 3 初级稳压电路模型 通过限流电阻 R 上电压或 电流的变化进行补偿,达到稳压的目的。该电路的稳压

$$S_{\rm r} = \frac{\Delta U_{\rm o}/U_{\rm o}}{\Delta U_{\rm i}/U_{\rm i}} = \frac{U_{\rm i}}{U_{\rm o}} \cdot \frac{\Delta U_{\rm o}}{\Delta U_{\rm i}}$$
(8)

$$\frac{\Delta U_{\rm o}}{\Delta U_{\rm i}} = \frac{r_{\rm Z}//R_{\rm L}}{R + r_{\rm Z}//R_{\rm L}} \tag{9}$$

通常, $R_L >> r_Z$, $R >> r_Z$,所以有, $\frac{\Delta U_o}{\Delta U_c} \approx \frac{r_Z}{R + r_Z} \approx \frac{r_Z}{R}$,因

此:

$$S_{\rm r} = \frac{\Delta U_{\rm o}/U_{\rm o}}{\Delta U_{\rm i}/U_{\rm i}} = \frac{U_{\rm i}}{U_{\rm o}} \cdot \frac{r_{\rm Z}}{R} \tag{10}$$

为使 S_r 数值小,需增大R;但在 U_0 和负载电流确定 的情况下, 若 R 的取值大,则 U 的取值也会变大,这样 导致 S_r 变大。因此初级稳压电路的 S_r 值一般在 0.01 左 右,初级稳压后输出电压的纹波系数比较大,因此初级 稳压性能较差。

初级稳压后输出的纹波系数较大,不能满足后级芯 片输入电压的要求,引入串联稳压电路,如图4所示,该 电路中引入深度电压负反馈使输 。 出电压稳定,达到输出电压 U_0 在 U_i 变化或负载电阻 R_i 变化时,输 U_i 出电压基本不变。

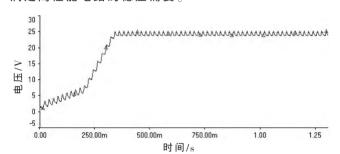
对于图 4 所示的串联稳压电 0-图 4 串联稳压电路 路, 当电网电压波动引起 Ui 增 大,或负载电阻 R_L 增大时,输出电压 U_0 将随着增大,晶 体管 T 发射极电位 $U_{\rm E}$ 升高;由于稳压管 $D_{\rm Z}$ 端电压保持 不变,晶体管 T 的 $U_{\rm BE}$ 减小,晶体管基极电流 $I_{\rm b}$ 减小,发 射极电流 I_e 也减小,从而使 U_e 减小;当电网电压波动引 起 U_i 减小,或负载电阻 R_L 减小时,输出电压 U_o 将随着

《电子技术应用》2015年 第41卷 第10期

减小,晶体管 T 发射极电位 $U_{\rm E}$ 降低;由于稳压管 $D_{\rm Z}$ 端 电压保持不变,晶体管 T 的 U_{BE} 增加,晶体管基极电流 I_{b} 增大,发射极电流 L。也增大,从而使 U。增大:因此可以 保持输出电压U。保持不变。

2 电路仿真和测试

本文采用 NI 公司的 Multisim 软件对阻容降压的稳 压电路进行设计和仿真。图 5~图 7 为整个阻容降压稳压 电路的瞬态分析仿真结果, 瞬态分析扫描时间为 1.5 s。 图 5 为市电 220 V 经阻容降压和半波整流后的输出电 压仿真波形,可以看出输出电压的纹波比较大,交流分 量大(即脉动大);并且会随负载电流的变化发生很大的 波动,因此只适用于对脉动要求不高的场合。图 6 为初 级稳压输出的仿真图,可以看出,经过初级稳压后,电压 纹波变小,但稳压系数仍较大,电压稳定在 24 V 左右, 仅能满足对稳压性能要求不高的场合。图 7 为阻容降压 稳压电路最终输出电压仿真情况,稳压电路输出电压纹 波消失,输出电压最终稳定在5.0859V,同时该阻容降 压稳压电路的从上电到稳压的时间约为 241.706 2 ms. 满足高性能电路的稳压需要。



阻容降压整流仿真结果

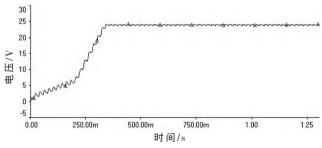


图 6 初级稳压仿真结果

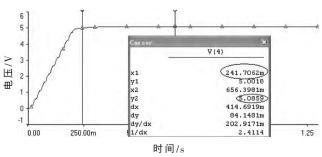
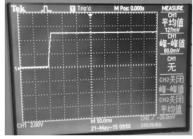
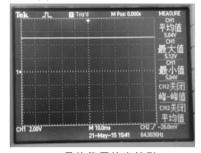


图 7 串联稳压输出仿真结果

根据阻容降压稳压电路的原理图 2,实际的阻容降 压稳压电路的测试结果如图 8 所示,图 8(a)为电路上电 《电子技术应用》2015年 第41卷 第10期



(a)上电瞬间稳压输出波形



(b)最终稳压输出波形 图 8 阻容降压稳压电路测试结果

瞬间的输出波形,由于电路从上电到稳压的时间很短,所 以波形很陡。图 8(b)为最终稳压电路的输出电压,输出 稳压的平均值为 5.04 V, 最大值为 5.12 V, 最小值为 4.96 V, 与稳压电路仿真结果 5.085 9 V 仅相差 0.045 9 V, 因此稳压性能很好,满足对输入电压为5 V 专用芯片 (ASIC)供电要求。

3 结论

本文介绍阻容降压稳压电路的基本原理,设计出实 用的稳压电路,通过具体的仿真分析和对实际电路的测 试,结果表明该阻容降压稳压电路能够输出稳定电压为 5.04 V; 与仿真分析的理想数值仅相差 0.045 9 V, 同时, 该电路结构简单,制造成本比较低,工作性能良好,可靠 性高,在输入电压、负载、环境温度等参数发生变化时仍 能保持输出电压恒定、能为 ASIC 芯片提供稳定电源电 压,目前该阻容降压稳压电路已经广泛应用于具体电子 产品中。

参考文献

- [1] 戴修敏.阻容降压电源的起火分析与改进[J].电子技术应 用,2015,41(1):142-144.
- [2] 钱江山.智能家电控制技术研究[D].杭州:浙江大学,2007.
- [3] 童诗白,华成英.模拟电子技术基础[M].北京:高等教育 出版社,2011.

(收稿日期:2015-06-12)

作者简介:

翟 明 静 (1985 -), 男, 硕 士 研 究 生, 讲 师, 主 要 研 究 方 向:模拟电路及系统设计。

徐建刚(1964-),男,硕士研究生,主要研究方向:系统 电路设计。

刘广陵(1987-),男,本科,主要研究方向:家用电器电 路设计。