激光器用大功率开关电源的研制

彭登峰.王又青

(华中科技大学激光技术国家重点实验室,湖北武汉 430074)

提要:设计了一种新颖的激光器用高频开关电源。与常规开关电源相比,该电源具有开关频率高、开关损耗小、可靠性高、体积小等优点。 关键词:开关电源;谐振;CO2 激光器;2SD106AI

中图分类号:TN248.2

文献标识码:A

文章编号:0253 - 2743(2006)02 - 0078 - 02

Study of switching power supply for CO₂ laser

PENG Deng - feng ,WANG You - qing

(State Key Laboratory of Laser Technology, Huazhong University of Science and Technology, Wuhan, 430074 China)

Abstract: The paper presents a new HF switching power supply for O2 laser. Compared with general switching power supply, this power supply has the advantages of high switch frequency, small switch loss, high reliability, small volume and so on.

Key words: switching power supply; resonance; CO₂ Laser; 2SD106AI

开关电源组成及工作原理 1

开关电源系统框图如图 1 所示,该电源可分为逆变主电路、控制电路和驱动电路三大部分。电源主电路主要由滤波整流电路、高频谐振电路、高压整流滤波电路几部分组成。控制电路主要是由反馈与给定的误差处理电路、过流过压保 护电路、脉冲发生电路以及脉冲输出控制电路组成

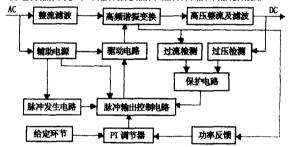
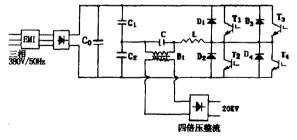


图 1 电源系统框图

主电路

主电路在半桥变换器的基础上通过改变电路的拓扑结构,并联一对 ICBT开关管(T3、T4)及续流二极管而得到。三 相 380V/50Hz 交流电采用三相全波不控整流,为了防止电路 导通时冲击电流过大,可采用继电器以实现软起动。三相交流电经整流滤波后得到 510V 左右的直流电压,该直流电压由分压电路分压后通过 I(BT) 开关管 T_1 、 T_2 、 T_3 、 T_4 以及谐振 元件L、C组成的谐振功率变换电路得到高频交流电压,然后 由高频变压器升压及倍压整流后得到 20KV 直流电



主电路原理图

4 只开关管工作次序,高频变压器的逆变频率及谐振元 件的谐振频率设计如下

一开关器件选用西门子公司的隔离栅双极型大功率的晶体管 BSMI50 GB120DN2。由于受开关管开关频率的限制,在本设计中每只开关管的开关频率为 $25\, \text{KHz}$ 。在图 $3\, \text{所示驱动脉冲}(Q_1\sim Q_4\, ,$ 实为正负脉冲) 下 $,4\, \text{只开关管轮流导通}(T_1\rightarrow T_2)$ →T₃ →T₄ →T₁),此时高频变压器的逆变频率 fs = 25 KHz *2 = $50 \, \text{KHz}$ 。调整谐振频率为 $f_r = 100 \, \text{kHz}$,电流波形是连续的,谐 振电感电流及电容电压波形如图 3 所示 [2]。由于电路采用谐振零电流关断,零电流、零电压导通的工作方式,大大减小

收稿日期:2005 - 04 - 05

作者简介:彭登峰(1973-),男,硕士研究生,主要从事激光器电源 及其应用研究。

了开关管的关断损耗。

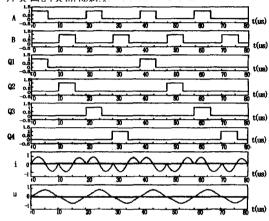


图 3 脉冲及电流电压波形图

控制电路

控制电路主要是由反馈与给定的误差处理电路、过流过压保护电路、脉冲发生电路以及脉冲输出控制电路组成。过流保护电路的作用是防止负载短路或过载以及功率管直通 流保护电路的作用是防止负载短路或过载以及切率官直通时功率管的过流损坏。利用霍尔器件作电流取样元件,将其设置在直流输入电路的电容器与ICBT集电极之间。这样,既可检测出负载的过流或短路,又可检测出功率器件的直通。其检出的信号通过控制电路关断ICBT模块的驱动信号,从而达到保护ICBT的目的。同时电流取样信号经转变成电压信号后作为功率反馈信号,这一反馈信号与给定电压比较后,经过PI调节器输出作为脉冲输出控制电路的功率 控制信号,以实现功率的无偏差调节。
下面重点介绍一下脉冲发生电路、脉冲输出控制电路及

其如何实现对功率的调整输出。

脉冲发生电路

根据设计要求,每个 IBGT 导通脉冲宽度取为 64s,两个 开关管工作之间的死区取为 44s。这样既可以避免 ICBT 发生直通又可以保证驱动脉宽大于谐振的半个周期,实现软开 关功能。四路脉冲信号如图 4 所示 $(O_1 \sim O_4)$ 。

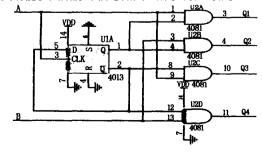


图 4 脉冲发生电路 由 TL494 输出相位相差 180 度、频率为 50 KHz、占空比为 30 %两路脉冲(A,B) 经过 4013 (D 触发器) 分频及逻辑电路处 理(图3所示)可得到上述四路脉冲。

脉冲输出控制电路

为了实现开关电源的软关断,在设计时驱动脉冲的频率和宽度是一定值,我们通过调节输出的脉冲个数来调节电源的输出功率.脉冲输出控制电路由 4017 及其辅助电路组成,如图 5 所示。4017IC 是十进制计数/脉冲分频器,它的基本功能是对 CLK端输入的脉冲个数进行十进制计数,并按照输入脉冲的个数顺序将脉冲分配在 Q₀ 到 Q₀ 这十个输出端,针 满十个数后计数器消零,同时 CO 端输出一个进位脉冲⁵。 根据 4017 IC 的工作特点,在设计时取一 25 KHz 的脉冲信号 (Q₁) 作为 4017 的时钟脉冲经 CLK 端输入,CO 端输出 2. $5\,\mathrm{KHz}$,占空比为 $50\,\%$ 的功率调制脉冲,通过电阻电容充放电后转化为三角波,三角波与功率控制电压信号进行比较后产生一个方波。此方波电压作为四路脉冲 (Q_1-Q_4) 的输出控 制信号,由软开关电路(图中未画出)控制四路脉冲的输出。 40us 的脉冲,此脉冲信号用作待机信号(预燃电路),其控制 功率输出约占总功率的 10%。

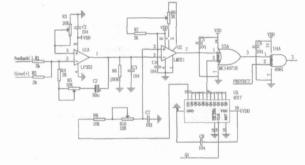


图 5 脉冲输出控制电路

驱动电路

驱动电路是主电路与控制之间的接口,采用性能良好的驱动电路可以使开关管工作在比较理想的开关状态,同时可以缩短开关时间,减小开关损耗。ICBT常用驱动器件EXB840/841系列驱动模块存在保护功能不够完善、开关延迟时间长等不足,不能满足要求。经过研究分析,最终选用SCALE集成驱动器件。SCALE集成驱动器件。SCALE集成驱动器件。SCALE集成驱动器件。SCALE 集成驱动器就是由瑞士 CONCEPT 公司生产的、专为 ICBT 和 MOSFET提供驱动的模块。2SDI06AI模块具有多功能、低成本、安全性、易用性等特点。该模块采用脉冲变压器隔离方式,能同时驱动两个 ICBT 模块,可提供 ±15V 的驱动电压和+6A 的峰值电流,具有欠压监测)能与灵活可调的过流保 护功能,开关频率可大于 100kHz[4]。根据 ICBT对驱动保护电 路的要求以及 2SD106AI 驱动模块的性能特点,设计了 ICBT 的驱动电路,如图 6 示。图中只给出一块驱动模块的接线图,另一块可用相同的方法连接。

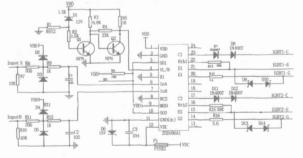


图 6 驱动电路

工作模式及逻辑电平的确定

工作模式及逻辑电平时佣足 通过对 MOD 引脚电平的定义,2SDI06AI 可产生两种工作模式:直接工作模式与半桥工作模式。在本应用中,引脚 MOD 接 VDD,引脚 RCI 与 RC2 接地,选定直接工作模式。在该模式下,驱动器的两路输出信号相互之间没有任逻辑联系,各路 IBT独立工作,死区时间由控制电路确定。

逻辑电平可由驱动器的 VL/R 输入端来确定。2SDI06AI

的两个信号输入端(1nA 和 InB)都有施密特触发电路,施密 特触发器的触发上限电平为 2VL/3,下限触发电平为 VL/3,驱动器能够处理 5~15V 之间的任何逻辑电平。如图 6 所 示,选定 + 15 工作模式: InA 与 InB 都采用 15V 逻辑电平控

输入保护电路

通常驱动电路通过引线与控制电路相连,因此,应对驱 动电路的输入 InputA 和 InputB 给予适当地保护,以便在掉电 或输入信号呈高阻时,输入端能够通过电阻(R7、R10)接地。 电容(C₁、C₂)的作用是抑制输入端出现的短脉冲或有害的尖 峰脉冲。 欠压保护电路

如图所示:VDD > 12.7V 时,Z 反向击穿,三极管 O 导 通,Q2 截止,VL 为高电平,驱动器开通;当 VDD < 12V 时,Q1 截止,Q2 导通,VL 为低电平,驱动器关断。从而可以实现欠 压保护

短路与过流保护

当集电极电流过大时,ICBT的饱和压降 Uce 将明显的增 加,通过对Uc的监测来实现短路及过流保护。电阻 R_{th} (图 中 R₁₃、R₁₅)的作用是用来定义当功率管导通时的最大管压 降,它和其它元件一起构成了 U_{ce} 监测电路。当功率管导通 时的管压降大于由 R_{th} 定义的最大管压降时, U_{ce} 监测电路便 输出故障报警信号,并关断功率管,从而实现了短路与过流保护。*R_{ii}*的大小可通过以下公式来确定^[5]:

$$R_{th} = (U_{th} + U_d)/I$$

式中 U_{th} ——IOBT的 U_{ce} 电压保护阈值

-为 ICBT 集电极所连接二极管的导通压降,约为 1. U_d — 45V,

-R_{th}上的恒定电流(150µA)。

本设计中Uce电压阈值约为3V。计算可得驱动侧参考电 阻: $R_{th}=30k$ 。这样,当 ICBT 过流, U_{ce} 超出设定值(3V)时,驱动模块将自动进入保护状态。

其它保护电路

为了有效地保护 ICBT,当出现过流、短路或电源电压过 为了有效地保护 ICBT.当 由现 20 流、 起路 30 电源电压 20 低等情况时,必须同时封锁各 ICBT.并保持一段时间。因此,两路状态输出信号 SO1 和 SO2 接到同一上拉电阻,两路驱动中任一路出现故障,都将有公共的报错信号 (SO 降为低电平)。图中引脚 C1(C2)通过二极管与 ICBT的集电极连接,可防止高压窜入驱动电路。门极与发射极间并接两只反向串接的稳压管可防止门极驱动电路出现高压尖峰。 门极串联电阻 Rg 的选取 选择全活的订数 电联中阻 Pg (图中 Par Par Notation)

选择合适的门极串联电阻 Rg(图中 R14、R16) 对 ICBT的 驱动相当重要。Rg 较大,有利于抑制 IGBT 的电流上升率 dI/dt 及电压上升率 du/dt ,但会增加 IGBT 的开关时间和开 关损耗; Rq 太小,会使 dI/dt 增大,使 ICBT 误导通或损坏。 R_g 大小可通过以下公式来确定 $^{[5]}$

Rg (min) = U/Ig (max) 其中 U 是门极正反向偏置电压之差,即 15V - (-15V) = 30V, Ig (max) 是驱动电路所能提供的最大驱动电流,其值 为 6A。所以 Rg(min) = 5 ,应用中可取为 5.6 。

结束语

研制的 6KW 高压开关电源体积小,效率高,可连续或 脉冲输出。可通过单片机进行工作模式与功率的设置 61.能 够与工控机相连,易于控制。

一提出了一种新的设计方案,这一研究为提高开关电源的开关频率提供了一种新的思路。

参考文献

- 彭晓原,李适民等. CO₂ 气体激光器激励电源的发展现状及趋 [1]
- 势()).激光杂志.1997,18(1):1-3. 阮新波,严仰光.直流开关电源的软开关技术(M).北京:科学出版社,2003,76-83. **(2)**
- 陈国华. CD4017 集成电路应用 200 例 [M]. 北京:人民邮电出版 [3] 社,1996:1-4
- CONCEPT 公司. Dual SCALE Driver 2SDI06A for ,ICBTs and Power MOSFETs
- 孙稚,孙梅生等. 大功率 ICBT 驱动模块 2SD315A 的特性及应用 [5]
- (j). 电力电子技术 ,2002 ,36(6) :74 75. 丁峰 ,王又青等. 3KW 轴快流气体激光器电源控制系统的设计 []]. 激光杂志,2004,25(5):16-17.