浙江工业大学期终考试命题稿

2018/2019 学年第 一 学期

课程名称	电力电子技术	使用班级	自动化 16,电气 16		
教师份数	8	学生份数	230		
命题人	刘安东,南余荣, 陈国定,徐建明	审核人			
命题总页数	8 页	每份试卷需用白纸	3 大张		

命题注意事项:

- 一、命题稿请用 A4 纸电脑打印,或用教务处印刷的命题纸,并用黑墨水书写,保持字迹清晰,页码完整。
- 二、两份试题必须同等要求,卷面上不要注明 A、B 字样,由教务处抽定 A、B 卷。
- 三、命题稿必须经学院审核,并在考试前两周交教务处。

浙江工业大学 2018/2019 学年

第一 学期试卷

课程电力电子技术_												
姓名			教师姓名									
	题序	_	1	=	四	五	六	七	八	九	+	总评
	计分											

命题:

- 一、选择题(10分)(将正确序号A、B或C填入括号中,每小题1分)
- 1、晶闸管额定电流表述正确的是:(C)
- A、允许流过最大工频正弦半波电流的有效值。B、允许流过最大方波电流的平均值。C、允许流过最大工频正弦半波电流的平均值。
- 2、晶闸管反向特性表述正确的是:(B)
- A、晶闸管加反向电压时,只要门极电流幅值较大,则晶闸管反向导通。B、反向特性类似二极管的反向特性。C、晶闸管加反向电压时,只要门极也加反向电压,则晶闸管反向导通。
- 3、MOSFET 的输出特性分为: (C)
- A、MOSFET 的输出特性分三个区:截止区、放大区和非饱和区。B、MOSFET 的输出特性分三个区:截止区、放大区和饱和区。C、MOSFET 的输出特性分三个区:截止区、非饱和区和饱和区。
- 4、关于绝缘栅双极晶体管安全工作区,表述正确的是:(B)
- A、相同电压和电流定额时,IGBT 安全工作区与 GTR 一样。B、相同电压和电流定额时,IGBT 安全工作区比 GTR 宽。C、相同电压和电流定额时,IGBT 安全工作区比 GTR 窄。
- 5、关于驱动电路的电气隔离,表述正确的是:(C)
- A、电力电子器件驱动电气隔离环节一般采用光隔离。B、电力电子器件驱动电气隔离环节一般采用绝缘隔离。C、电力电子器件驱动电气隔离环节一般采用光隔离或磁隔离。
- 6、关于电力电子装置过电流保护,表述正确的是: (B)
- A、如果电力电子装置中已经安装了快速熔断器,则不需要其它过电流保护措施。B、对重要的、且易发生短路的晶闸管设备,或全控型器件,需采用电子电路进行过电流保护,响应最快。C、快速熔断器仅用为短路时的部分区段的过载保护。

7、关于关断缓冲电路,表述正确的是:(B)

A、di/dt 抑制电路又称为关断缓冲电路,用于吸收器件的关断过电压和换相过电压。B、du/dt 抑制电路又称为关断缓冲电路,用于吸收器件的关断过电压和换相过电压,抑制 du/dt,减小关断损耗。C、关断缓冲电路用于抑制器件的电流过冲和 di/dt。

8、关于变压器漏感影响工作状态,表述正确的是:(A)

A、变压器漏感对整流电路的影响之一是使整流电路的工作状态增多。B、变压器漏感对整流电路输出电压平均值有影响,但不影响整流电路的工作状态。C、变压器漏感既不影响整流电路输出电压平均值,也不影响整流电路的工作状态。

9、多相多重斩波电路,表述正确的是:(B)

A、多相多重斩波电路可以由多个结构不同得基本斩波电路组成。相数指的是负载电流脉波数。重数指的是一周期电源侧电流脉波数。B、多相多重斩波电路是由多个结构相同基本斩波电路组成。相数指的是一周期电源侧电流脉波数。重数指的是负载电流脉波数。C、多相多重斩波电路是由多个结构不同基本斩波电路组成。相数指的是基本斩波电路数量。重数指的是负载数量。

10、关于 CCM 模式单相 APFC 的 PWM 整流电路,表述正确的是:(C)

A、常用的控制方法有 3 种:峰值电流控制、电流滞环控制、平均电流控制,峰值电流控制方法性能好,应用较多。B、常用的控制方法有 3 种:峰值电流控制、电流滞环控制、平均电流控制,各种控制方法性能都很好,应用都较多。C、常用的控制方法有 3 种:峰值电流控制、电流滞环控制、平均电流控制,其中平均电流控制方法性能好,应用较多。

二、简答题(26分)

1、(5分)电能变换电路有哪几种形式?其常用基本控制方式有哪三种类型?

答: 电能变换电路可分为四类: 交流-直流变换电路(或称 AC-DC 整流电路)、直流-交流变换电路(或称 DC-AC 逆变电路)、交流-交流变换电路(或称 AC-AC 交流变换电路)、直流-直流变换电路(或称 DC-DC 直流变换电路)。

常用基本控制方式主要有以下三种类型:相控方式、频控方式、斩控方式。

2、(5分)电力电子器件过热保护有哪些主要方法?

答: 电力电子器件过热保护主要方法有:

- 1)降低损耗。
- 2)减小热阻。1)一方面减小接触热阻 R_{ecs} 。2)另一方面减小散热器热阻 R_{esg} 。
- 3)加强散热。电力电子装置常用冷却方式分为四种:自冷、风冷、液冷和沸腾冷却。

3、(4分) 电力 MOSFT、NPT 型 IGBT 易于并联使用的原因是什么?并联使用时还应注意哪些事项?

答: 电力 MOSFT、NPT 型 IGBT 易于并联使用的原因在于电力 MOSFT 的通态电阻具有正温度系数特性,NPT 型 IGBT 的通态压降具有正温度系数特性。

MOSFET 或 IGBT 并联使用时,多个管子型号、厂家一致,连线尽量做到一致,同时主回路各模块布线电阻和电感一致。即使这样,n个相同等级的模块并联时,允许的电流应小于 nI_{CN} (I_{CN} 为额定值),因为每个开关管之间的电流不可能完全均衡,所以,应适当降低允许值。

4、(4分)什么是 SPWM 波形的规则化采样法? 与自然采样法相比规则采样法有什么优点?

答: SPWM 波形的规则化取样法是指信号为正弦波,以规则时间点对信号波进行取样来计算脉冲宽度的 PWM 波形生成方法,规则取样法也称规则采样法。

优点:比起自然采样法,规则采样法的计算非常简单,计算量大大减少,而效果接近自然采样法,得到的 SPWM 波形仍然很接近正弦波,克服了自然采样法难以在实时控制中在线计算,在工程中实际应用不多的缺点。

5、(4分)使变流器工作于有源逆变状态的条件是什么?

答:条件有两个:

- ①直流侧要有电动势,其极性须和晶闸管的导通方向一致,其值应大于变流电路直流侧的平均电压;
 - ②要求晶闸管的控制角 $\alpha > \pi/2$,使 U_d 为负值。

6、(4分)软开关电路可以分为哪几类?

答:根据电路中主要的开关元件开通及关断时的电压电流状态,可将软开关电路分为零电压电路和零电流电路两大类;根据软开关技术发展的历程可将软开关电路分为准谐振电路,零开关 PWM 电路和零转换 PWM 电路。

三、波形分析题(18分)

1、(6分) 隔离型直流-直流变换全桥电路如图 1 所示,已知 IGBT 开关管 VT₁(VT₄)、VT₂(VT₃)驱动信号分别为 u_{G1} (u_{G4})、 u_{G2} (u_{G3})如图 2,请画出开关管 VT₁的电压波形 u_{T1} (并标出幅值)、电流波形 i_{T1} ,通过电感 L 与二极管 VD₅的电流波形 i_{L} 与 i_{D5} 。

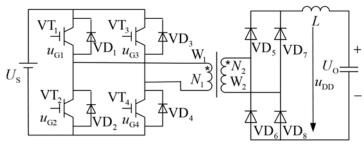
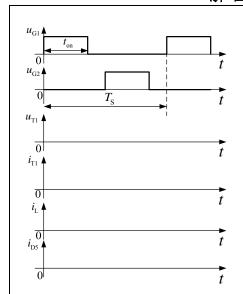


图 1 直流-直流变换全桥电路



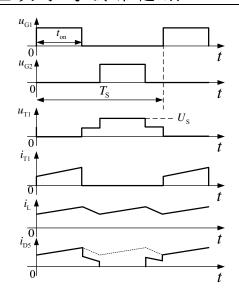


图 2 全桥电路直流-直流变换波形

2、(6 分)电压型单相方波逆变电路如图 3 所示,该电路采用移相控制来调节输出电压的有效值,已知 IGBT 开关管 VT_1 、 VT_2 的驱动信号分别为 u_{G1} 、 u_{G2} ,如图 4 所示。当移相角 θ =120 时,请分别画出开关管 VT_3 、 VT_4 的驱动信号 u_{G3} 、 u_{G4} 以及输出电压 u_o 的波形,并说明移相角 θ 的大小对输出电压有效值的影响。

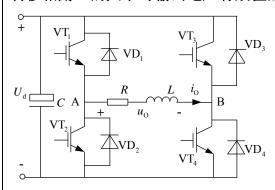
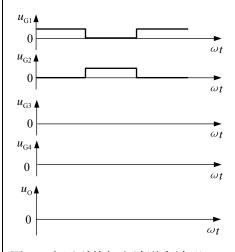


图 3 电压型单相方波逆变电路



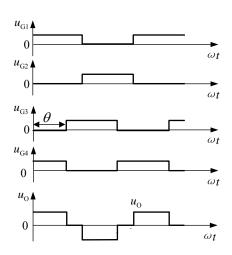


图 4 电压型单相方波逆变波形

3、(6分)电阻性负载的三相半波可控整流电路如图 5 所示,当控制角 $\alpha=30^{0}$ 时,试在图 6 中画出输出整流电压 u_{d} 、通过晶闸管 VT_{1} 电流 $i_{T_{1}}$ 以及承受的电压 $u_{T_{1}}$ 的波形。

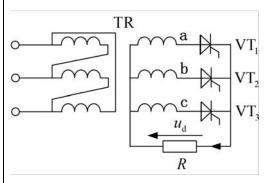
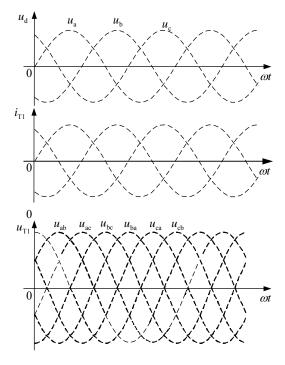


图 5 三相半波可控整流电路



 $u_{\rm d}$ 0 $u_{\rm T1}$ $u_{\rm ab}$ $u_{\rm ac}$ $u_{\rm bc}$ $u_{\rm ba}$ $u_{\rm ca}$ $u_{\rm cb}$ $u_{\rm ac}$ $u_{\rm ab}$

图 6 三相半波可控整流电路工作波形

四、计算题(46分)

- 1、(10 分)在降压斩波电路中,已知输入电压 U_s =36V,L=1mH,C=220μF,采用脉宽调制控制方式,当 T_s =20μs, t_{on} =12μs 时,输出平均电流 I_o =2A,已知电感L上的电流连续,并假设各元器件处于理想工作状态,试计算:
 - 1)输出电压的平均值 U_{o} ;
 - 2) 电感上电流纹波 ΔI_L;
 - 3) 输出电压纹波比 $\Delta U_{\rm c}/U_{\rm o}$ 。

解:1)占空比

$$\rho = t_{\text{on}} / T_{\text{S}} = (12 \times 10^{-6}) / (20 \times 10^{-6}) = 0.6$$

输出电压的平均值

$$U_{\rm O} = \rho U_{\rm S} = 0.6 \times 36 = 21.6 \text{V}$$

2) 稳态时电感电流纹波(峰峰值)为:

$$\Delta i_{\rm L} = i_{\rm L}(t_{\rm on}) - i_{\rm L}(0) = \frac{U_{\rm S} - U_{\rm O}}{L}t_{\rm on} = \frac{36 - 21.6}{1 \times 10^{-3}} \times (12 \times 10^{-6}) = 0.173 \text{A}$$

3)输出电压纹波比 $\Delta U_{c}/U_{o}$

$$\frac{\Delta U_{\rm C}}{U_{\rm O}} = \frac{1}{8LC} (1 - \rho) T_{\rm S}^2 = \frac{1}{8 \times (1 \times 10^{-3}) \times (220 \times 10^{-6})} \times (1 - 0.6) \times (2 \times 10^{-5})^2 = 0.009\%$$

2、(8 分)一个升压斩波电路,滤波电容 C=330μF。希望输出电压 $U_0=36$ V ,输出功率 $P_0=43.2$ W ,电源电压 U_s 为 **21**.6V,当开关周期 $T_s=40$ μs 时,试计算使变流器工作在连续模式下的最大电流纹波 ΔI_s 以及所需最小电感 L 。

解: 由
$$\frac{U_o}{U_s} = \frac{1}{1-\rho}$$
可得 $\rho = 1 - \frac{U_s}{U_o}$,所以

$$\rho = 0.4$$

$$I_o = \frac{P_o}{U_o} = 1.2(A)$$

$$T_{\rm S} = 40 \times 10^{-6} \, (\rm S)$$

根据临界电流连续时

$$I_{\rm S} = \frac{I_{\rm O}}{(1-\rho)} = 2$$
 (A)

$$\Delta I_{\rm S} = \Delta I_{\rm L} = 2I_{\rm S} = 4(A)$$

$$\Delta i_{\rm S} = \Delta i_{\rm L} = \frac{U_{\rm S}}{I} \cdot t_{\rm on} = 4(A)$$

则临界电流连续时

$$L = \frac{U_{\rm S}\rho T_{\rm S}}{2I_{\rm O}} = \frac{21.6 \times 0.4 \times 40 \times 10^{-6}}{4} = 0.0864 \,\text{mH}$$

- 3、(10 分)单相桥式全控整流电路,交流侧电压 U_2 =80V,负载中电阻 R=5 Ω ,电感 L 值 极大,当控制角 α = 30° 时,试求:
 - 1)输出平均电压 U_d ;
 - 2)输出平均电流 Ia, 变压器二次侧电流有效值 Ia;
 - 3) 考虑安全裕量,确定晶闸管的额定电流。

答: 1)输出平均电压U_a

$$U_d = 0.9U_2 \cos \alpha = 0.9 \times 80 \times \cos 30^\circ = 62.4(V)$$

2)输出平均电流 I_a ,变压器二次电流有效值 I_2 分别为

$$I_d = \frac{U_d}{R} = \frac{62.4}{5} = 12.5 \text{ (A)}$$

$$I_2 = I_d = 12.5 \text{ (A)}$$

3) 流过晶闸管的电流有效值为:

$$I_{\rm T} = \frac{I_{\rm d}}{\sqrt{2}} = 8.8 \, ({\rm A})$$

晶闸管的额定电流为

$$I_{\text{T(AV)}} = (1.5 \sim 2) \times 22/1.57 = 8.4 \sim 11.2 \text{ (A)}$$

具体数值可按晶闸管产品系列参数选取。

- 4、(10 分)三相半波可控整流电路, U_2 =100V,带反电动势电阻电感负载,电阻 R=2 Ω ,电 感 L 值极大,反电动势 E=40V,当控制角 α = 60° 时,试求:
 - 1)整流输出平均电压 U_a ;
 - 2)输出平均电流 $I_{\rm d}$ 、通过晶闸管电流平均值 $I_{\rm dT}$ 和有效值 $I_{\rm T}$ 。

解: 1) 整流输出平均电压

$$U_d = 1.17U_2 \cos \alpha = 1.17 \times 100 \times \cos 60^\circ = 58.5 (V)$$

2) *I*_d、*I*_{dT}和*I*_T分别如下

$$I_{d} = \frac{U_{d} - E}{R} = \frac{58.5 - 40}{2} = 9.25 \text{ (A)}$$

$$I_{dT} = \frac{I_{d}}{3} = \frac{9.25}{3} = 3.08 \text{ (A)}$$

$$I_{T} = \frac{I_{d}}{\sqrt{3}} = \frac{9.25}{\sqrt{3}} = 5.34 \text{ (A)}$$

5、(8分) 三相 SPWM 逆变电路,直流侧电压 U_d 为 700~820V,要求输出线电压基波有效值为 380V,电流为 10A,三相电阻负载,如果该逆变变换器的效率 η 为 98%,求幅度调制比 m_a 的范围、输出功率 P_0 和最大输入平均电流 $I_{\rm duax}$ 。

解:输出线电压基波有效值为

$$U_{\text{UV1}} = \frac{\sqrt{6}m_{\text{a}}U_{\text{UN1m}}}{2} = 0.612m_{\text{a}} \times (700:820) = 380(\text{V})$$
,则
$$m_{\text{a}} = 0.757 \sim 0.862$$

输出功率

$$P_O = \sqrt{3}U_{\text{UV1}}I_{\text{U}} = \sqrt{3} \times 380 \times 10 = 6582 \text{ (W)}$$

输入功率与效率的乘积等于输出功率,直流电压最小值 U_{dmin} 时,要求输入平均电流 $I_{d\text{max}}$ 最大

$$U_{\text{dmin}}I_{\text{dmax}}\eta = \sqrt{3}U_{\text{UV}_1}I_{\text{U}}$$

$$700 \times I_{\text{dmax}} \times 0.98 = 6582$$

$$I_{\text{dmax}} = 9.59 \quad (A)$$