

电力电子装置与控制

(习题课二)

西南交通大学电气工程学院

习题课提纲



期中考试试题

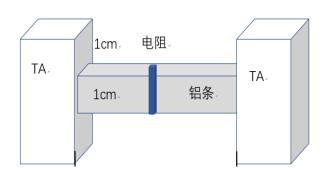




> 试题1

一、 一个嵌在铝条中的电阻,电阻截面积 1cm²,最高允许温度为 175℃,环境温度

TA=75℃ , 问铝条最小长度? 铝的导热系数为 237W/ m•K。』



$$\begin{array}{c|c}
P=50W \\
R_1 & R_2
\end{array}$$

$$T_A$$

$$R_1 = R_2 = \frac{l}{KA} = \frac{l}{2.37 \,\mathrm{W} \cdot \mathrm{cm} \,/\,\mathrm{K}}$$

$$\Delta T = P \times \frac{R_1 \cdot R_2}{R_1 + R_2}$$

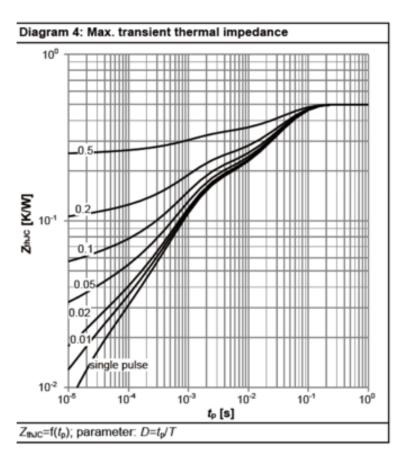
$$= 50 \text{W} \times \frac{l}{2 \times 2.37 \text{W} \cdot \text{cm} / \text{K}} \le (175 - 75) \text{°C}$$

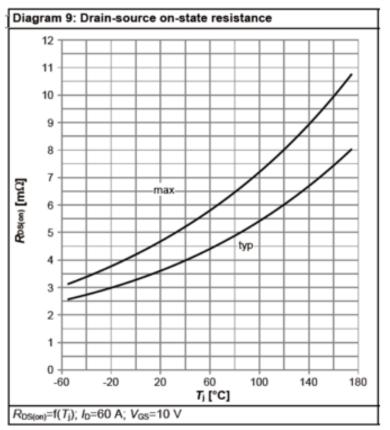
$$l_{\text{max}} = \frac{100 \times 2.37 \times 2}{50} = 9.48 \text{cm}$$



> 试题2

某 MOS <u>管允许</u>最高结温 125℃,通过 100us 的 500A 单脉冲,问 25℃<u>壳温下</u>器件是否会损坏。







▶ 试题2

由图可知,在100us的500A单脉冲条件下,瞬态热阻 $Z_{\theta jc}$ =0.03K/W,且在结温为125°C条件下,导通内阻 $R_{ds(on)max}$ =8.25 Ω

此时,MOS管功耗为: $P = R_{ds(on)max} \times I^2 = 8.25 \times 10^{-3} \times 500^2 = 2062.5 \text{W}$

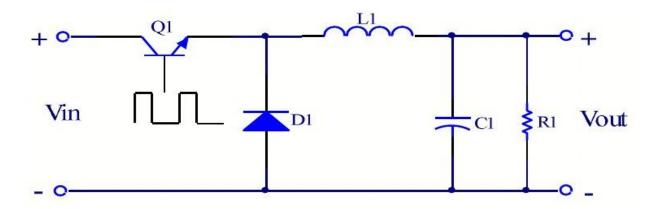
MOS管结温为: $T_j = \Delta T + T_c = P \times Z_{\theta jc} + T_c = 86.875$ °C<125°C

故MOS管不会损坏



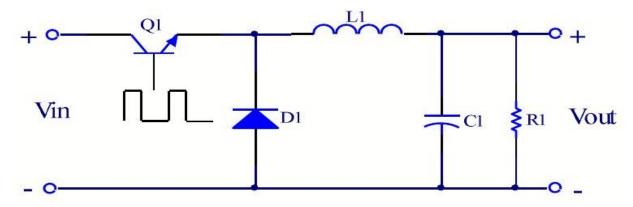
> 试题3

经典 Buck 电路,输入电压 1000V,输出电压 500V,输出电感 1mH,负载电阻 5Ω,开关频率 5kHz,稳态占空比 0.5; 采用 IGBT 器件,,导通压降 V_{Ce} =1.5V,开通损耗 Eons=35mJ,关断 损耗 Eoffs=40mJ,结壳热阻 R_{IC} =0.083K/W,壳-散热器热阻为 R_{CS} =0.029K/W,允许最高工作 结温 110℃,环境最高温度 45℃。计算 IGBT 的开关损耗,计算散热器的最小热阻。↓





> 试题3



对于该Buck电路,其输出电流大小为: $I_{\text{out}} = \frac{V_{\text{out}}}{R} = \frac{500\text{V}}{5\Omega} = 100\text{A}$

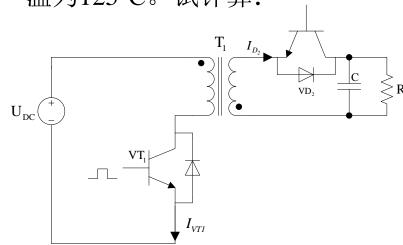
此时,IGBT的导通损耗为: $P_{\text{loss}} = P_{\text{on}} + P_{\text{sw}} = 0.5 \times I_{\text{out}} \cdot V_{\text{ce}} + (E_{\text{ons}} + E_{\text{offs}}) \cdot f_{\text{s}}$ = 75 + 375 = 450 W

由于最大允许温升 ΔT_{max} 为65°C,且IGBT温升为: $\Delta T = P_{\text{loss}} \left(R_{\theta \text{jc}} + R_{\theta \text{cs}} + R_{\theta \text{sA}} \right)$ 故散热器的最大热阻为: $R_{\theta \text{sA}_{\text{max}}} = \frac{\Delta T_{\text{max}}}{P_{\text{c}}} - \left(R_{\theta \text{jc}} + R_{\theta \text{cs}} \right) = 0.0324 \text{K/W}$



> 试题4

如图所示反激变换器,输入电压 U_{DC} = 240 V,R=2 Ω ,变压器变比为2:1,IGBT开关占空比为0.5,开关频率f = 10 kHz, I_{D2} 为120A的方波脉冲。该反激变换器中 V_{T1} 和 V_{D2} 分别采用一个IGBT模块。 IGBT PN结到外壳热阻 R_{thjCi} = 0.22°C/W,外壳到散热片热阻 R_{thCHi} = 0.03°C/W;二极管PN结到外壳热阻 R_{thjCd} =0.42°C/W,外壳到散热片热阻 R_{thCHd} = 0.06°C/W,工作结温为125°C。试计算:

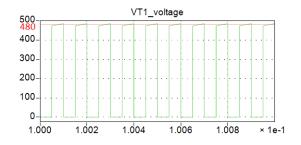


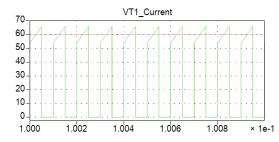
- (1) 开关管 V_{T1} 的通态损耗 $P_{con, i}$ 、开关损耗 $P_{sw, i}$:
- $\stackrel{>}{\geq}$ R(2) V_{T2} 反并联二极管 D_2 导通损耗 $P_{con, d}$ 、关断损耗 $P_{off, d}$:
 - (3) 当散热器的热阻为0.05℃/W,环境温度为25℃时,分别计算两个模块的温升。



> 试题4

output characteristic IGBT,Inverter (typical)

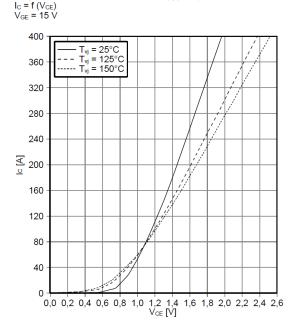


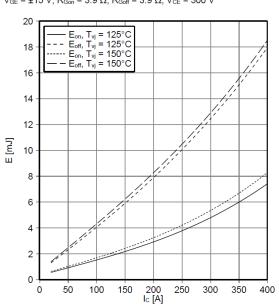


(1)由图可知, V_{T1} 导通时的平均电流为60A,该条件下的导通管压降 V_{ce} 约为1V;开关电压为480V

switching losses IGBT,Inverter (typical)

 $E_{on} = f(I_C), E_{off} = f(I_C)$ $V_{GE} = \pm 15 \text{ V}, R_{Gon} = 3.9 \Omega, R_{Goff} = 3.9 \Omega, V_{CE} = 300 \text{ V}$





,此时开关能量

$$E_{\rm on} = 1 \times \frac{480}{300} = 1.6 \,\mathrm{mJ}$$

$$E_{\text{off}} = 2.3 \times \frac{480}{300} = 3.68 \text{mJ}$$

此时, V_{T1} 的导通损耗为:

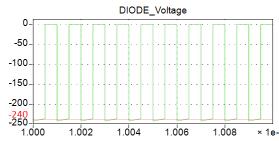
$$P_{\text{con,i}} = 0.5 \times I_{\text{out}} \cdot V_{\text{ce}} = 30 \text{W}$$

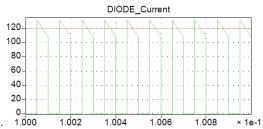
开关损耗为:

$$P_{\text{sw,i}} = \left(E_{\text{on}} + E_{\text{off}}\right) \cdot f_{\text{s}} = 52.8 \text{W}$$

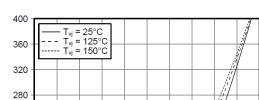


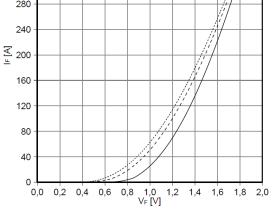
> 试题4





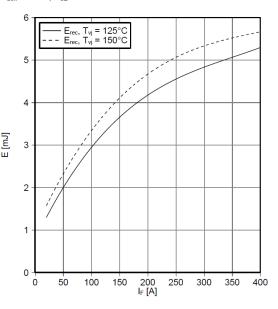
forward characteristic of Diode, Inverter (typical) $|_F = f(V_F)$





switching losses Diode, Inverter (typical)

 $E_{rec} = f(I_F)$ $R_{Gon} = 3.9 \Omega, V_{CE} = 300 V$



- (2) 由图可知, V_{T2} 的二极管导通的平均电流为120A,此时管压降 V_F 约为1.27V;开关电压为240V
- ,此时开关能量

$$E_{\rm rec} = 3.7 \times \frac{240}{300} = 2.96 \,\mathrm{mJ}$$

此时, V_{T2} 的二极管导通损耗为:

$$P_{\text{con,d}} = 0.5 \times I_{\text{F}} \cdot V_{\text{F}} = 76.2 \text{W}$$

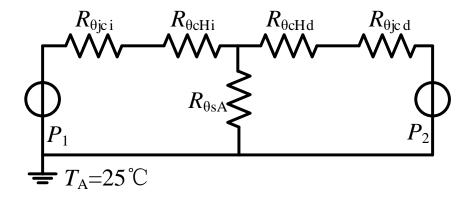
开关损耗为:

$$P_{\text{sw,i}} = E_{\text{rec}} \cdot f_{\text{s}} = 29.6 \text{W}$$



> 试题4

(3) 热模型示意图如下图所示



 V_{T1} 的总功耗为:

$$P_1 = P_{\text{con,i}} + P_{\text{sw,i}} = 82.8 \text{W}$$



 V_{T2} 的二极管导通损耗为:

$$P_{\text{con,d}} = 0.5 \times I_{\text{F}} \cdot V_{\text{F}} = 188.6 \text{W}$$

故两个模块的温升分别为:

$$\Delta T_1 = P_1 (R_{\theta \text{jci}} + R_{\theta \text{cHi}}) + (P_1 + P_2) R_{\theta \text{sA}}$$

= 82.8 \times 0.25 + 188.6 \times 0.05 = 30.13 \cdot \text{C}

$$\Delta T_2 = P_2 \left(R_{\theta \text{jcd}} + R_{\theta \text{cHd}} \right) + \left(P_1 + P_2 \right) R_{\theta \text{sA}}$$

= 105.8 \times 0.48 + 188.6 \times 0.05 = 60.214 °C



➤ 试题5

计算图示一个电感器的电感值,在中柱上有线圈 N=20 匝,磁心的相对磁导率为 u c=2000, 空

气磁导率 μ0=4 π×10-7 特斯拉·米/安培, 中柱与两个边柱的横断面分别为 A1=4×4.8mm²、A2=2

×4.8mm², l1=12mm, l2=8mm. ↓

当此电感无气隙时,磁路模型可建立:

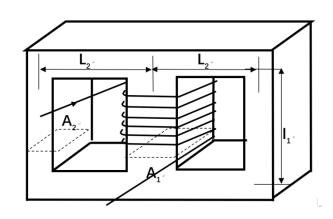
其中,中柱和两个边柱的磁阻分别为:

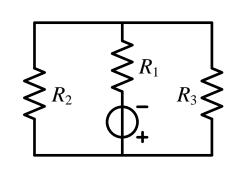
$$R_1 = \frac{l_1}{\mu_c \mu_0 A_1} = \frac{12 \times 10^{-3}}{2000 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 4 \times 4.8 \times 10^{-6}} = 0.249 \times 10^6 (\text{H}^{-1})$$

$$R_2 = R_3 = \frac{l_1 + 2l_2}{\mu_c \mu_0 A_1} = \frac{(12 + 8 \times 2) \times 10^{-3}}{2000 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 2 \times 4.8 \times 10^{-6}} = 1.161 \times 10^6 (\text{H}^{-1})$$

$$L = \frac{N\Phi}{I} \qquad \Phi = \frac{N \cdot I}{R_1 + R_2 / / R_3}$$

$$L = \frac{N \cdot N \cdot I}{I(R_2 + R_1 / / R_3)} = \frac{400}{(0.249 + 0.580) \times 10^6} = 482.5 \,\mu\text{H}$$







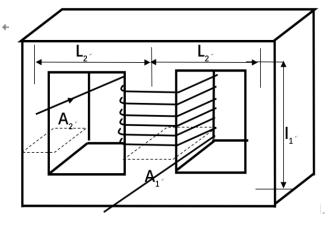
➤ 试题6

如果上图所示的电感, 磁芯 Bs=0.3T, 那么电感最大电流是多少?如果需要通过 2 倍最大电流,

在中间磁柱上开气隙,至少开多大才不至于发生磁饱和。。

(1)
$$\boxplus \mathcal{F}$$
 $B_{s} = \frac{\Phi}{A_{1}} = \frac{N \cdot I}{(R_{1} + R_{2} / / R_{3}) A_{1}}$

故最大电流为:
$$I = \frac{B_s \cdot A_1 \cdot (R_1 + R_2 / / R_3)}{N} = 0.239A$$



(2) 若需最大电流增大两倍,则 Φ 同样也增大两倍,在中间磁柱上开气隙后,气隙磁阻应大于 $R_g = R_2 + R_1 / / R_3$,才不至于使电感磁饱和

气隙磁阻为:
$$R_g = \frac{g}{\mu_0 A_1} \ge R_2 + R_1 / / R_3$$

故气隙大小应满足:
$$g \ge \mu_0 A_1 (R_1 + R_2 / / R_3) = 0.829 \times 10^6 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 4 \times 4.8 \times 10^{-6}$$

= 0.020mm



➤ 试题7

解释集肤效应,它的危害是什么。~

当导体中有交流电或者交变电磁场时,导体内部的电流分布不均匀,电流集中在导体的"皮肤"部分,也就是说电流集中在导体外表的薄层,越靠近导体表面,电流密度越大,导体内部实际上电流较小。结果使导体的电阻增加,使它的损耗功率也增加。这一现象称为趋肤效应。(3分)

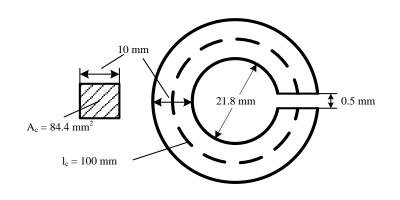
由于趋肤效应,当频率较高的电流流过导体时,导体的有效 截面积小于导体的实际截面积。截面积小,意味着有更大的电阻, 也就意味着会产生更大的热量,造成更多的功率损耗。(2分)

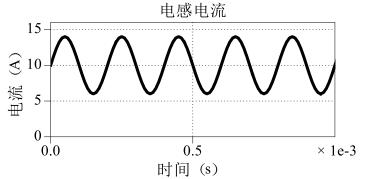


> 试题8

如下图所示环形电感磁芯, $B_s = 0.8 \text{ T}$, $\mu_c = 10^4 \mu_0$. $\mu_0 = 4\pi \times 10^{-7} \text{ T·m/A}$. 该电感工作工作电流如图所

示, 为一 10A 直流电流与峰值为 4A 的 5 kHz 的正弦电流的叠加, 其有效值为 10.4 A。(25 分)↓





(a) 当线圈匝数N = 22时, 计算电感值

对于该电感,其磁阻包含磁芯磁阻Rc与气隙磁阻Rg,磁阻计算值为:

$$R_{c} = \frac{l_{c}}{\mu_{c}\mu_{0}A_{1}} = \frac{\left(\frac{2\pi\times(21.8+10)-0.5\right)\times10^{-3}}{10^{4}\times4\pi\times10^{-7}\times84.4\times10^{-6}} = 0.188\times10^{6}(\text{H}^{-1})$$

$$L = \frac{N\Phi}{I} \qquad \Phi = \frac{N \cdot I}{R_{\rm c} + R_{\rm g}}$$

$$R_{\rm g} = \frac{l_{\rm g}}{\mu_0 A_{\rm i}} = \frac{0.5 \times 10^{-3}}{4\pi \times 10^{-7} \times 84.4 \times 10^{-6}} = 4.714 \times 10^6 ({\rm H}^{-1})$$

$$L = \frac{N \cdot N \cdot I}{I \cdot (R_c + R_g)} = 98.7 \,\mu\text{H}$$



> 试题8

(b)由题,集肤深度为:

$$\Delta = \sqrt{\frac{2K}{\omega\mu\gamma}} = \sqrt{\frac{2\times1.23}{2\pi\times5\times10^{3}\times4\pi\times10^{-7}\times\frac{1}{1.724\times10^{-8}}}} = 1.04\text{mm}$$

(c)由表可知, AWG-10与AWG-12难以满足趋肤深度要求,与AWG-16相比,AWG-14 具有更低的电阻率,故可选用AWG-14。

线号	直径(mm)	电阻(Ω/km)	单位面积匝数 (匝/平方厘米)
AWG-10	2.59	3.99	14
AWG-12	2.05	6.34	21
AWG-14	1.63	10.1	34
AWG-16	1.29	16	51



➤ 试题8

(d)计算磁感应强度中的交流分量B_{ac}。

导线总长度为:
$$l = 22 \times 2 \times \left(10 + 8.44 + 4 \times \frac{1.63}{2}\right) = 954.8$$
mm

导线绕线电阻为: $R_{ESI} = 10.1 \times 954.8 \times 10^{-6} = 9.64$ mΩ

流过电感的电流有效值为10.4A,此时电感铜耗为: $P_{\text{cu_loss}} = 10.4^2 \times 9.64 \times 10^{-3} = 1.04 \text{mW}$

(e)磁感应强度的交流分量为:

$$B_{\rm ac} = \frac{\Phi_{\rm ac}}{A_{\rm l}} = \frac{N \cdot I_{\rm ac}}{A_{\rm l} \cdot \left(R_{\rm c} + R_{\rm g}\right)} = \frac{22 \times 2\sqrt{2}}{84.4 \times 10^{-6} \times 4.902 \times 10^{6}} = 0.154$$
T



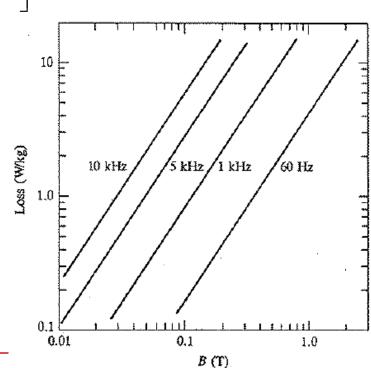
> 试题8

(f)由图可知,在该条件下,磁芯损耗密度约为4.5W/kg; 当磁芯质量密度为8g/cm³时,磁芯质量为:

$$m = 84.4 \times 10^{-2} \times \left| \left(\frac{2.18}{2} + 1 \right)^2 \pi - \left(\frac{2.18}{2} \right)^2 \pi \right| \times 10^{-1} \cdot 8 = 68.82g$$

此时,磁芯损耗为:

$$P_{\text{fe loss}} = 68.82 \times 4.5 \times 10^{-3} = 309.69 \text{mW}$$





Q&A (习题课二)

西南交通大学电气工程学院