第17卷 第8期 2005年8月

文章编号: 1001-4322(2005)08-1171-04

多注速调管的3维数值计算

杨郁林, 张治畴, 丁 武

(北京应用物理与计算数学研究所,北京 100088)

摘 要:用 KARAT-3D 全电磁 PIC 程序,对多注速调管设计模型波束相互作用的物理过程进行3 维数 值模拟,给出了输出功率、电流等基本的物理参数。在输入电压 14 kV,电流 20.8 A 时候,得到了 128 kW 的峰 值输出功率,峰值效率是43.8%。考察了电子在高频场的运动和电流调制,分析了电流在各互作用腔中的调 制,并对多注速调管不同发射度时电子传输进行了研究。结果表明:电子均匀发射时高频场的调制对电流传输 效率影响不大,电流和电场调制随着腔的增加而增加。电子能量在输出腔的位置减小很多,电子有一部分能量 转化为微波。

关键词: 多注速调管; 高功率微波; PIC方法; 调制系数 中图分类号: TN122 **文献标识码**: A

对多注速调管(MB K)^[1~8]的数值模拟计算最大的困难在于,多注速调管的结构复杂。中国科学院电子所 提供的多注速调管设计模型总共有18束电子,7个腔。并且其中的共振腔是有负载的,也就是说计算共振腔 的时候导体的边界不能用理想导体代替,而非理想导体边界的3维数值计算。国内外这方面很少有文献报导, 这也是整个课题研究中遇到的最大的瓶颈。为此,我们探讨了3维有限导体边界计算问题,对的波束相互作用 进行了整体的数值模拟,得到了初步的结果。

我们主要研究了多注速调管的电子与波的相互作用,计算给出了微波输出功率,电流等基本的物理参数, 得到的计算结果符合设计要求。特别研究了电子在高频场中的传输问题,分析了电流在各腔的调制系数的增 长,同时也研究了不同电子发射度对电子传输的影响。

1 多注速调的尺寸

多注速调管的结构如图 1 所示,结构尺寸由中科院电子所提供,主要的参数如下:漂移管的半径 *a* = 3.0 mm,电子注的半径 1.5 mm,电子注数目 18 注,电子注的平均电流密度 16.3 A/cm²,电压为 14 kV。第一个腔 注入的微波为 1.25 GHz,输入的功率为 50 W。外加磁场为 0.90 T。仅有一的点改动是将双间隙输出改为单 间隙输出。



图1 MBK截面示意图

其中输入腔中心频率 1.25 GHz,纵向开口 2 cm,横向开口 8 cm,y方向注入微波,频率 1.25 GHz,注入的 功率 102 W。负载 *Q* = 44.7。输出腔双间隙输出,简化为单间隙输出,中心频率仍是 1.25 GHz。纵向开口 2.5 cm,横向开口 9 cm,x方向输出,负载 *Q* = 23。共振腔是有损耗的,计算中不能用理想导体边界,这里我们用加

^{*} 收稿日期:2005-01-22; 修订日期:2005-07-26 基金项目:国家 863 计划项目资助课题 作者简介:杨郁林(1971 —),男,博士,副研,主要从事高功率微波研究;北京 8009 信箱; E-mail: yang_yulin @mail.iapcm.ac.cn。

有限电导率的办法用非理想导体边界进行数值计算,为了验证加的有限导体的正确性,我们用 MAFIA 对多注 速调管的共振腔进行了校验,具体的数值计算结果如表1所示。

表1 多注速调管的共振腔参数

lable 1	Paramete	r of the res	sonant cavit	ies			
No	1	2	3	4	5	6	7
frequency/ GHz	1 250	1 175	1 280	1 325	1 360	1 390	1 250
simulation of Q factor by MAFIA	-	45	100.0	60.0	60.0	1000	-
simulation of Q factor by KARAT	44.7	46	98	59	63	1028	23

从表 1 可以看出, KARAT 计算的 *Q* 值和 MAFIA 计算的 *Q* 值比较接近, 众所周知, MAFIA 在计算腔的 频率和 *Q* 值是非常可靠的,误差在 1 %以内,由于 *Q* 值是一个综合的物理量, 两者相对误差在 5 %以内, 说明了 KARAT 有限电导率边界的计算结果是可靠的。

2 多注速调管的电子传输和电流调制

2.1 电子传输

我们首先考察了电子的运动,图 2(a)给出了电子在 25 ns 时 x 截面的轨迹图。图 2(b)给出了这个时刻的 电子相图,从轨迹图和相图可以看到电子已经受到了很好的群聚。



图 2 电子的轨迹图和相图

2.2 电流传输和电流调制

我们考察了多注速调管中的电流传输和电流调制。为了简化问题的研究,首先不考虑电子的发射度和能 散度,假定电子是均匀发射的,图3给出了第一个腔、第二个腔和输出腔中心截面电流随时间的变化关系图。 可以看出,输入腔的电流平均值为20.85 A,输出腔的电流平均值为20.82 A,电流的传输效率为99.8%,和直 流传输的效率差不多,这是因为间隙电场主要是z方向场,对电子的速度影响也是z方向,说明在电子均匀发 射时候高频场的调制对电流传输效率影响不大。从图3可以看出电流的调制随着腔的增加而增加。





定义电流调制系数为谐波分量的幅值与直流的比,各腔中心位置的电流调制系数见表 2。从表 2 可以看 出电流调制系数是随着腔的增长而增长。我们同时考察了电子发射有一定的发射度电子在高频场中的传输问 题。改变电子的发射度,增加径向速度分量,表 3 给出了不同发射度电子传输的数值计算结果。可以看出,电 子发射度对电子的传输有很大的影响,当电子的发射散度超过了 7.5 时候,电子的传输效率就显著降低。 ты

Later 2 Current inormaticu confident of each cavity												
cavity			1 2	3	3 4		6					
current mod	44	82	92									
		表3 不同	电子发射度数值	计算结果								
Table 3 Numerical simulation vs emission degree												
v_z/c v_r/c		emission	input	output		transmission						
		degree/ ()	current/ A current/ A		A	coefficient / %						
0.23	0	0	20.85	20.82		99.8						
0.229	0.02	5	20.85	20.45	20.45							
0.228	0.03	7.5	20.84	19.86		95.0						
0.227	0.04	10	20.84	18.17		87.2						
0 222	0.06	15	20 84	14 85	14 85		71.2					

表 2 各谐振腔电流调制系数

3 多注速调管的微波产生和辐射

3.1 电磁波的产生

我们还考察了多注速调管中的电磁波的增长情况。图 4(a) ~ 4(c) 中分别给出了第一个腔、第三腔和输出 腔中心电场随时间的变化关系图,4(d) ~ 4(f) 分别为其频谱,中心频率为 1.25 GHz。可以看出电场也随腔的 增加在增长。



Fig. 4 Time history of the electric field at the cavity and the Fourier spectrum 图 4 各腔间隙中心电场随时间变化图及其频谱

图 5 给出了电子能量的空间分布相图,可以看出电子能量在输出腔的位置减小了很多,这说明电子有一部 分能量转化成了微波。图 6 给出了输出腔间隙的间隙电压,可以看出输出的间隙幅值电压在 8 kV 左右。微波 的输出功率由输出腔的截面玻印庭矢量面积分得到,图 7 给出了输出功率随时间的变化图,可以看出微波输出 的峰值功率 128 kW,峰值效率是 43.8%,计算结果与试验设计结果基本一致。

4 结 论

2

我们对多注速调管进行了波束相互作用的数值模拟,给出了电流、输出功率等基本的物理参数,在输入电流 20.8 A,直流电压在14 kV 时候,输出峰值功率128 kW,峰值效率为43.8 %,与试验设计结果吻合较好。我



们同时还考察了电子在高频场的传输和电流在多注速调管中的调制,得到的物理图像合理。

致谢 感谢中科院电子所对我们工作的大力支持,同时也感谢同事们在一起经常讨论。

参考文献:

1174

- [1] Nusinovich GS, Danly BG, Levush B. Gain and bandwidth in stagger-tuned gyroklytrons[J]. Phys Plasma, 1997, 4(2):469-478.
- [2] Carlsten B E, Faehl R J, Fazio M V, et al. Beam-cavity interaction physics for mildly relativistic, intense-beam klystron amplifiers [J]. IEEE Trans on Plasma Sci, 1994, 22(3):730-739.
- [3] 吴中发. 多束速调管频宽特性的初步分析[J]. 强激光与粒子束, 2001, **13**(4):483-489(Wu Z F. Preliminary analysis of bandwidth characteristics on multiple beam klystron(MBK). *High Power Laser and Particle Beams*, 2001, **13**(4):483-489)
- [4] Wright E, Balkcum A, Bohlen H, et al. Development of a 10 MW, L-band, multiple-beam klystron for TESLA[A]. Proceedings of EPAC
 [C]. Paris France, 2002. 2337 –2339.
- [5] Nusinovich G, Levush B, Abe D. A review of the development of multiple-beam klystrons and TWTs[R]. NRL/MR/6840-03-8673.
- [6] Beunas A, Faillon G. 10 MW/1.5 ms, L-band multi-beam klystron[A]. Proc Conf Displays and Vacuum Electronics[C]. Germany, Garmisch-Partenkirchen, 1998.
- [7] 丁耀根, 彭钧. 多注速调管一种新型大功率微波放大器[J]. 电子科学学刊, 1996, **18**(1):64 —71. (Ding YG, Peng J. Multibeam klystron a new type of high power microwave amplifier. *Journal of Electronics*, 1996, **18**(1):64 —71)
- [8] 丁耀根. 多注速调管电子光学系统的研究[J]. 电子科学学刊, 2000, 22(3):485-491. (Ding Y G. Research of the optical system of the Multibeam klystrona. *Journal of Electronics*, 2002, 22(3):485-491)

Three-dimensional analysis of multiple beam klystron

YANG Yu-lin, ZHANG Zhi-chou, DING Wu

(Institute of Applied Physics and Computational Mathematics, P. O. Box 8009, Beijing 100088, China)

Abstract : The three-dimensional analysis PIC code KARAT-3D was used to assess the multiple beam klystron (MBK). A power output of about 128 kW was obtained at 1.25 GHz when input voltage was 14 kV and input current was 20.8 A. Specially, the beam transimission coefficient and the current modulated coefficient were calculated. It was concluded that the current modulated coefficients were increased by the cavity number and that the energy of the electron decreased very fast when the electron passed the output cavity because some of the electron energy was transformed to microwave energy.

Key words: Multiple beam klystron; High power microwave; PIC