高能电子成像直线加速器低电平控制系统研制

周有为1,2,曹树春1,2,申晓康1,2,赵全堂1,2,宗 阳1,张子民1,2,*

(1. 中国科学院 近代物理研究所,甘肃 兰州 730000;

2. 中国科学院大学 核科学与技术学院,北京 100049)

摘要:为了能开展高能电子成像相关实验研究,中国科学院近代物理研究所建造了一台S波段的射频电子直线加速器。为保证实验用束流品质和加速器稳定运行的要求,设计了一套低电平控制系统,利用上下变频、IQ解调技术,实现了相位的反馈控制。本文介绍了低电平控制系统的设计及数字化算法的实现,给出了系统闭环实验的测试结果,实现相位控制精度达到±0.5°(峰峰值)和0.1108°(均方根)。该系统利用成熟的商业化模拟微波器件和相关的PXI板卡实现,基于LabVIEW软件开发了相关的控制程序和界面,具有搭建方便、开发时间短、结构简单紧凑、易于使用和维护的特点。

关键词:数字低电平;IQ解调;反馈控制

中图分类号:TL53 文献标志码:A 文章编号:1000-6931(2019)12-2491-07 doi:10.7538/yzk.2018.youxian.0863

Development of Low Level Radio Frequency Control System for Electron Linac of High Energy Electron Radiography

ZHOU Youwei^{1,2}, CAO Shuchun^{1,2}, SHEN Xiaokang^{1,2}, ZHAO Quantang^{1,2}, ZONG Yang¹, ZHANG Zimin^{1,2,*}

(1. Institute of Modern Physics, Chinese Academy of Sciences, Lanzhou 730000, China;
2. School of Nuclear Science and Technology,
University of Chinese Academy of Sciences, Beijing 100049, China)

Abstract: An electron linac was built at Institute of Modern Physics, Chinese Academy of Sciences, dedicated for high energy electron radiography experimental study. In order to satisfy the requirement of the experiment and stable linac operation, a low level radio frequency control system was designed, which achieved phase feedback control by using up-down converter and *IQ* demodulation techniques. In this paper, the design principle and digital algorithm of the low level radio frequency control system were introduced and the result of the closed loop test was given. The low level radio frequency control system

作者简介:周有为(1991一),男,湖南益阳人,博士研究生,核技术及应用专业

* 通信作者:张子民, E-mail: zzm@impcas. ac. cn

网络出版时间:2019-03-17;网络出版地址:http://kns.cnki.net/kcms/detail/11.2044.TL.20190315.0957.004.html

收稿日期:2018-11-30;修回日期:2018-12-20

基金项目:国家自然科学基金资助项目(11435015,11505251);国家重点研发计划资助项目(2016YFE0104900);甘肃省青年科 技基金计划资助项目(18JR3RA379);中国科学院科研仪器设备研制项目资助(28Y740010);中国科学院对外合作重 点项目资助(113462KYSB20160036)

tem achieves phase stability control accuracy of $\pm 0.5^{\circ}$ (peak to peak value) and 0.110 8° (root mean square), meeting the design goal. The low level radio frequency control system was built with commercial analog microwave device and mature commercial PXI card, and the control program was realized with LabVIEW software. The system has the characteristics of fast building, easy developing and realizing, compact structure and convenient use and maintain.

Key words: digital low level radio frequency; IQ demodulation; feedback control

高能电子成像由美国洛斯阿拉莫斯国家实 验室首先提出并开展了相关研究,其利用 30 MeV电子束进行了静态薄靶的成像实验^[1]。 中国科学院近代物理研究所提出将高能电子成 像技术作为诊断工具,探索高能量密度物理和 惯性约束聚变物理过程中的关键科学问题[2]。 近代物理研究所与美国阿贡国家实验室、清华 大学合作,完成了高能电子成像装置的物理设 计并开展了相关实验研究,验证了高能电子成 像作为高能量密度物理诊断方法的可行性^[3-6]。 为更深入地开展高能电子成像实验,近代物理 研究所正在建造一台 50 MeV 的电子直线加速 器,专用于高能电子成像实验研究。这台电子 直线加速器由热阴极微波电子枪、α磁铁、加速 管、偏转磁铁和聚焦磁铁等构成,工作频率为 2 856 MHz, 重复频率5~50 Hz可调, 流强可达 400 mA^[7]。该加速器的低电平控制系统采用 上下变频、IQ 解调技术[8-10] 和 PXI 板卡,实现 微波功率源相位的反馈控制,要求对加速场相 位控制精度稳定在±1°内。本文给出低电平控 制系统的设计和实现过程,并进行相关测试。

1 低电平控制系统硬件设计及实现

低电平控制系统用于控制高频功率源的高 频信号幅度和相位,保证加速器的稳定运行。 目前常用的低电平控制方法有幅度相位分离控 制方法和矢量控制方法,本系统中采用的是幅 度相位分离控制方法。对于这台加速器而言, 速调管处于饱和工作模式,输出信号幅度不能 体现输入信号的幅度变化,低电平控制系统无 法通过调节信号输出幅度来进行幅度反馈控 制。因此,本控制系统主要控制对象是信号的 相位,仅包含相位控制反馈回路,幅度稳定性通 过调整速调管的工作状态来保证。

低电平控制系统总体布局如图1所示,其

包括:微波信号源、本振信号生成模块、上下变 频模块、时钟模块、数字化及其处理模块等。其 中,微波信号源为控制系统提供同步信号和射 频参考信号:本振信号生成模块产生上下变频 所需的本振信号;上下变频模块用于将射频信 号下变频为中频信号,及将中频信号上变频为 射频信号;时钟模块的功能是生成采样时钟信 号和分配同步信号;数字化及其处理模块用于 中频信号的采集、处理和闭环控制。该系统的 工作过程为:从电子枪和加速管提取出的射频 功率信号与本振信号混频,下变频为10 MHz 的中频信号,送入采集板卡 PXIe-5105 完成中 频信号的采集,经过模数转换器(ADC)形成两 路数字信号到计算机,进行数字化运算处理。 数模转换器(DAC)输出调制后的 10 MHz 中 频信号,上变频为2856 MHz的射频信号,作 为固态放大器的激励信号。

低电平系统微波信号源采用罗德与施瓦茨 公司生产的 SMB100A 型信号源,该型信号源 配备有产生 10 MHz 信号的内部参考信号源, 该信号同时可作为外部参考信号输出。因此, 本设计中信号源同步输出 10 MHz 的同步信号 和 2 856 MHz 的射频参考信号。

本振信号的产生如图 2 所示,本振信号的 生成采用直接频率合成的方法,利用数字分频 器、混频器及带通滤波器来合成本振信号。由 于信号源同步输出 10 MHz 的同步信号和 2 856 MHz的射频参考信号,因此直接将同步 信号和射频参考信号混频,经过放大滤波,得到 2 846 MHz的本振信号,减少了使用分频器而 引入的相位噪声。图 3 为由该方法产生的本振 信号频谱,频谱仪的参考电平为 23.00 dBm,本 振信号的功率为 22.74 dBm,最大杂波2 866 MHz 信号功率为-30.32 dBm,抑制比为 53.06 dB, 本振信号频谱干净。



图 1 低电平控制系统总体布局





图 2 本振信号生成图 Fig. 2 Diagram of local signal generation



a—2 846 MHz 信号功率;b—2 866 MHz 信号功率 图 3 本振信号频谱 Fig. 3 Spectrum of local signal frequency

本设计中时钟板卡采用美国国家仪器公司 的 PXI-5404 波形发生器,时钟和同步信号分配 如图 4 所示。10 MHz 同步信号从时钟板卡的 同步信号输入端口输入,驱动板卡产生40 MHz 的 ADC 采样时钟,同时利用板卡内部的锁相 环,从同步信号输出端口输出同步信号发送到 DAC,以同步其产生的 10 MHz 中频信号。外 部触发信号从可编程功能输入端口 PFI0 输 是美 入,通过 PXIe-1073 机箱背板上的 PXI 局部总 品。

线和 PXI 触发总线,将信号发送给 ADC,从而 实现数据的同步采集过程。



图 4 时钟分配模块

Fig. 4 Layout of clock distribution module



低电平系统中使用的数字板卡和机箱,均 是美国国家仪器公司生产的成熟商业化产品。PXIe-1073机箱内置MXI-Express控制器,具有远程连接能力,可持续处理250MB/s的数据。PXIe-5105有8路同步采样通道,12位 垂直分辨率,实时采样率60MS/s,模拟带宽60MHz。PXI-5404具有1.07 µHz的频率分 辨率和12位幅值分辨率,100MHz带宽,采样率为300MS/s,用直接数字合成技术精确生成 波形。图5为DAC生成的中频信号频谱。图5a频谱仪参考电平为23.00dBm,图5b参考电平为23.00dBm,图5b参考电平为10.00dBm,测得中频信号功率为9.70dBm, 30MHz谐波信号功率为-50.96dBm,抑制比为60.66dB,中频信号频谱干净。

图 6 为时钟信号相位噪声谱,频谱仪参考 电平为 5.00 dBm。测得 40 MHz 时钟载波功 率为 3.88 dBm,在频偏20 kHz处的噪声功率



10 MHz 信号功率; b→→ 30 MHz 谐波信号功率 图 5 中频信号频谱





a—40 MHz 时钟信号电平;b——频偏 20 kHz 处的噪声电平 图 6 时钟信号相位噪声谱

Fig. 6 Phase noise spectrum of clock signal

为-72.54 dBm,分辨率带宽为 200 kHz,由此可计 算出频偏 20 kHz 处的相位噪声为-140.2 dBc/ Hz,时钟信号相位噪声较小,性能优异。

本设计下变频采用的混频器为 Mini 公司 的 ZX05-42MH-S,该混频器的作用是将拾取到 的射频信号下变频为中频信号,其工作频率范 围为 5~4 200 MHz,中频输出为 5~3 500 MHz。 实验中,对混频器在不同输入功率下的中频输 出进行测量,结果如图 7 所示,可看出,当混频 器输入信号的功率在-1~6 dBm 之间时,混频 器的输出是线性的,输出信号可有效反映输入 信号的大小。本设计中,混频器输入的射频信 号功率为 1.5 dBm,测试结果表明,该混频器的 中频信号能有效反映射频信号幅度和相位的 信息。



图 7 混频器线性度测量结果 Fig. 7 Measurement result of mixer linearity

2 数字化算法

时域内中频信号[11-12]可表示为:

$$y(t) = A\sin(w_c t + \varphi(t)) =$$

 $A\cos \varphi(t)\sin(w_e t) + A\sin \varphi(t)\cos(w_e t)$ (1) 其中:A为幅度; φ 为初相位; w_e 为角速度;t为时间。

若以
$$I = A\cos \varphi(t)$$
和 $Q = A\sin \varphi(t)$,则有

$$A = \sqrt{I^2 + Q^2} \tag{2}$$

$$\varphi = \arctan \frac{Q}{I} \tag{3}$$

本系统中,采样时钟频率是中频信号频率的4倍,得到的输出信号为S(n)=I、Q、-I、 -Q、···的采样序列。I和-I、Q和-Q分别按式(4)、(5)通过相差和平均,去除信号中的直流成分,得到正交分离的I、Q,再利用式(2)、(3)^[13]及通过LabVIEW编程分别计算得到幅度和相位。

$$I = \frac{S(4n+0) - S(4n+2)}{2} \quad n = 0, 1, 2, 3, \cdots$$
(4)

$$Q = \frac{S(4n+1) - S(4n+2)}{2} \quad n = 0, 1, 2, 3, \cdots$$
(5)

闭环反馈采用数字比例-积分(PI)控制器, 图 8 为低电平数字化算法的流程。来自下变频 模块输出的 10 MHz 中频信号,经过 *I/Q* 采样 后,形成 *I/Q* 采样序列,送入控制计算机。*I/Q* 值经过 LabVIEW 程序计算,得到信号相位,再 经数字滑动平均滤波器(DMAF)滤波,比较滤 波后相位和设定的相位,得出偏差,由 PI 控制器 进行调节实现输出。相位控制板卡根据 PI 控制 器的输出,产生调制后的 10 MHz 中频信号。

3 低电平控制系统人机界面及测试结果

调试界面如图 9 所示,控制程序采用 Lab-VIEW 开发,从而实现参数设定和数据显示。 控制界面能设定 PI 参数,实现相位的开环和闭 环控制,并实现对电子枪和加速管加速场的相 位控制。

低电平控制系统搭建完成后,与电子直线



图 8 低电平控制系统数字化算法流程

Fig. 8 Control algorithm of low level radio frequency control system

加速器射频功率源联机进行无束流负载的高功 率测试实验。在射频脉冲 1 µs、脉冲重复频率 10 Hz、速调管输出功率 25 MW、无束流通过的 情况下,低电平控制系统的采样信号从加速管 拾取端引出,相位测量结果示于图 10。图 10a 是相位稳定性随时间的变化情况,图 10b 是相 位的直方分布。可看出,闭环后控制系统对相 位的控制精度可达±0.5°(峰峰值)和0.110 8° (均方根),优于±1°的设计指标,完全满足设计 要求。



Fig. 9 LabVIEW operating panel of low level radio frequency control system



Fig. 10 Phase test result

4 结论

本文利用上下变频、IQ 解调技术和商业化 PXI 板卡,研制了一套低电平控制系统,实现了 用于高能电子成像实验研究的射频电子直线加 速器的相位反馈控制,相位稳定控制精度达到 设计指标。在该低电平控制系统的设计中,本 振信号的产生和上下变频的硬件实现均使用商 业模拟微波器件,这些模拟器件体积小、使用简 单、易获取。信号发生器和数字化模块采用成 熟的商业化产品,集成度高、性能优异,板卡控制程序基于 LabVIEW 软件,易于开发且便于 实验人员操作。商业模拟器件和商业化板卡的 使用,不仅使整个低电平控制系统的结构紧凑, 而且还可缩短开发时间。

参考文献:

[1] MERRILL F, GOLUBEV A A, MARIAM F G, et al. Electron radiography[J]. Nuclear Instruments and Methods in Physics Research B, 2007, 261: 382-386.

- [2] ZHAO Y, ZHANG Z, XU H, et al. A high resolution spatial-temporal imaging diagnostic for high energy density physics experiments [C] // Proceedings of IPAC2014. [S. l.]: [s. n.], 2014.
- [3] ZHAO Q, CAO S, CHENG R, et al. High energy electron radiography experiment research based on picosecond pulse width bunch[C]//Proceedings of LINAC2014. [S. l.]: [s. n.], 2014.
- [4] ZHOU Z, DU Y, CAO S, et al. Experiments on bright field and dark field high energy electron imaging with thick target material[J]. Physical Review Accelerators and Beams, 2018, 21: 074701.
- [5] ZHAO Q, CAO S, SHEN X, et al. Design and simulation study of ultra-fast beam bunches split for three orthogonal planes high-energy electron dynamics radiography[J]. Laser and Particle Beams, 2017, 35: 579-586.
- [6] ZHAO Q, CAO S, LIU M, et al. High energy electron radiography system design and simulation study of beam angle-position correlation and aperture effect on the images[J]. Nuclear Instruments and Methods in Physics Research A, 2016, 832: 144-151.
- ZHU Y, YUAN P, CAO S, et al. Design and simulation of a linac for high energy electron radiography research[J]. Nuclear Instruments and Methods in Physics Research A, 2018, 911: 74-78.
- [8] ZIOMEK C, CORREDOURA P. Digital I/Q demodulator[C]//Proceedings of PAC1995. [S. l.]: [s. n.], 1995.
- [9] 张同宣,赵玉彬,尹成科,等. 上海光源数字化低

电平控制系统的硬件设计与实现[J]. 强激光与 粒子束,2008,20(6):1 048-1 052.

ZHANG Tongxuan, ZHAO Yubin, YIN Chengke, et al. Design and realization of digital low level RF system for SSRF[J]. High Power Laser and Particle Beams, 2008, 20(6): 1 048-1 052(in Chinese).

- [10] 殷治国,宫鹏飞,付晓亮,等. 230 MeV 超导回旋加速器高频低电平系统设计与桌面实验研究
 [J]. 原子能科学技术,2018,52(9):1 716-1 721.
 YIN Zhiguo, GONG Pengfei, FU Xiaoliang, et al. Design and deaktop experiment of LLRF system for CYCIAE-230 superconducting cyclotron
 [J]. Atomic Energy Science and Technology, 2018, 52(9): 1 716-1 721(in Chinese).
- [11] 从岩,许哲,李刚,等. HIRFL 数字化高频低电平 控制系统研究[J]. 原子核物理评论,2012,29
 (3):248-252.
 CONG Yan, XU Zhe, LI Gang, et al. Research of digital low level radio frequency control system for HIRFL[J]. Nuclear Physics Review, 2012,
- 29(3):248-252(in Chinese). [12] 张俊强,殷重先,高永强,等.FPGA 实现次谐波 聚束器的幅相控制[J].核技术,2012,35(7): 499-502. ZHANG Junqiang, YIN Chongxian, GAO Yongqiang, et al. An FPGA-based amplitude and phase control of sub-harmonic buncher[J]. Nu-

clear Techniques, 2012, 35(7): 499-502(in Chi-

 [13]朱正龙,王贤武,李春龙,等. LLRF 超导腔体控 制系统的测试[J]. 原子核物理评论,2015,32
 (2):196-201.
 ZHU Zhenglong, WANG Xianwu, LI Chunlong,

nese).

et al. Test of LLRF control system on superconducting cavity[J]. Nuclear Physics Review, 2015, 32(2): 196-201(in Chinese).