文章编号: 1001-3806(2012)06-0759-04

一种双频激光干涉信号探测器的设计

乐燕芬 时 颖 向爱松

(上海理工大学光电信息与计算机工程学院,上海200093)

摘要:为了获取高精密双频激光干涉测量中的干涉信号,完成了一种新的光电探测器电路设计。该探测器利用 AD645 设计了精密低噪声光电转换前置放大器,保证微弱干涉光信号的有效接收;增益可调的主放大器设计保证输出信 号足够的动态范围,适应不同类型的干涉信号处理电路,双二次型带通滤波器有效抑制了噪声与温漂。结果表明,研制 的光电探测器能完成微弱干涉信号的接收处理,信噪比高、频率稳定、结构简单易实现,可应用于高精密比相计等激光干 涉仪信号处理装置。

关键词:光电子学;双频激光干涉仪;光电信号探测器;低噪声;增益可调 中图分类号:TH744.3 文献标识码:A **doi**:10.3969/j.issn.1001-3806.2012.06.012

Design of heterodyne interferometer signal detectors

LE Yan-fen , SHI Ying , JU Ai-song

(School of Optical-Electrical and Computer Engineering, University of Shanghai for Science and Technology, Shanghai 200093, China)

Abstract: In order to obtain the interference signal in a high-precision heterodyne interferometer, a new design of gaincontrolled weak-signal detector was presented. In the detector circuit, a low noise photoelectric conversion pre-amplifier was designed based on AD645 to convert the weak interferometric beam effectively. A gain-controlled main amplifier was designed to guarantee the dynamic range for the signal and applicable for various processing circuit. A biquad band-pass filter was introduced to minimize the noise and the temperature drift. It is verified experimentally that the output signal of detector has high signal-tonoise ratio , large dynamic range and high gain. The detector with high performance can be used in high precision interferometers.

Key words: optoelectronics; heterodyne interferometer; photoelectric signal detector; low noise; gain control

引 言

双频激光干涉测量系统是目前最常用的精密激光 测量系统。它利用两束具有一定频差的正交线偏振光 分别经过干涉系统的参考督和测量臂,获取携带有测 量信息的干涉信号。因具有测量速率快、抗干扰能力 强、易于实现高分辨率测量等优点被广泛用于位移、角 度、直线度、平面度等几何量测量领域,特别是在纳米 量级的位移、面形测量中占有重要地位^[1-2]。微瓦级的 激光干涉信号^[1]经光电转换后形成微弱的电信号,如 何有效获取微弱信号、低噪声高增益放大是实现精密 测量的首要前提。微弱信号检测常用的方法包括窄带

基金项目:上海市教委重点学科建设基金资助项目 (J50505);国家自然科学基金资助项目(51075280)

作者简介:乐燕芬(1978-),女,讲师,现主要从事微纳米 检测的研究。

E-mail: le_yf@163.com

收稿日期: 2012-03-09; 收到修改稿日期: 2012-04-05

滤波法、同步累积法和相关检测等。针对信号的不同 频率特性,不少文献中提出具体的方案^[3-5],包括锁相 环技术、快前置放大技术及精密低噪声放大技术等。 通过对电路噪声因素的分析^[6-7],提出了抑制噪声、提 高电路信噪比的方法,如光电器件、运算放大器的合理 选型、电路的补偿、差分技术等。双频激光干涉仪中经 光电转换后的信号是频率在几百千赫兹到几兆赫兹的 交变信号,针对这个频率的微弱信号,参考文献[8]中 提出了利用差分放大器抑制温漂的检测电路,而参考 文献[9]中则提出了基于宽带运放及低通滤波器的光 电检测电路。

作者设计了一种新的光电信号检测、滤波和放大 电路。针对外差激光干涉测量时影响测量精度的重要 误差源,如温漂、光功率漂移等低频噪声及突发的环境 扰动等高频噪声,引入带通滤波器抑制噪声。另外,为 保证微弱信号的无失真高增益放大,放大器采用多级 级联、增益可控,使输出的电信号符合不同激光干涉处 理电路的电平要求。

1 系统设计及结构

光电探测器的系统结构如图 1 所示。来自激光干 涉系统参考臂或测量臂的激光拍频信号,由光电转换 模块接收转换为微弱的电压信号,通常只有几毫伏。 经低噪声前置放大器模块进行初级放大和处理,增加 驱动能力后进入带通滤波器模块。带通滤波器保证拍 频信号无失真通过,同时减小系统带宽以抑制散粒噪 声。该滤波模块的低频抑制能力可控制温漂、光源功 率漂移等低频噪声。经滤波后,电压幅值通常为几百 毫伏量级的激光拍频信号进入主放大器模块进一步放 大,通过增益控制,获得大动态范围的输出信号供后续 电路处理。为有效滤除传输信号中的直流干扰,前置 放大器和主放大器均设有消除直流偏移的电路来消除 直流噪声,提高探测器的信噪比^[4]。



Fig. 1 Structure of the interferometer detector

1.1 光电转换前置放大器模块

探测器首先要将光信号尽可能无失真转化为电信 号,完成初级光电转换。光电转换器件的选择直接影 响到后续放大器输入信号的大小、信噪化,进而影响到 系统的性能。在双频激光干涉系统中,两个椭圆偏振 光干涉后形成的拍频信号频率由干涉系统的激光源决 定,一般在几百千赫兹到八兆赫兹范围,且干涉后形成 的拍频信号很微弱,一般在微瓦数量级,这对光电转换 器件的光谱特性、灵敏度、噪声及带宽等提出了要求。 作者设计的电路中采用日本滨松公司生产的 S6775, 此硅 PIN 型光电二极管适合可见光到近红外光的探 测。当入射光波长为 660nm 时,光电二极管的灵敏度 为 0.7A/W,加上 10V 的反向偏置电压时,最大截止频 率可达 15MHz,满足系统性能要求。

探测器接收的激光拍频信号的光功率较微弱,光 电二极管内阻较大,大约在几十千欧姆至几百千欧姆, 形成的光电流很小。为提高光电二极管的频率响应特 性,采用反偏置的光导模式,利用跨阻放大电路,将光 电流转换为电压信号输出。电路设计如图2所示。*R*₃ 的选择要保证信号有较短的上升时间,同时能减小反 偏置时产生的暗电流,有效提取光电流信号。在该设



计中 经实践选取了 $R_3 = 1 k \Omega_{\circ}$

前置放大器需要将微安培级的光电流信号变换为 后续电路匹配的电压信号。考虑到信噪比、响应速率 及带宽等因素,前置放大电路采用高阻、低噪声运放 AD645。AD645 是场效应晶体管(field effect transistor, FET) 输入级运算放大器,10kHz 时,输入电压 噪声密度为 10nV/ D_2^{-1} 电流噪声峰峰值为 11fA,最 大输入偏置电流为、5pA,能保证 AD645 应用于低 噪声高精度微弱电流信号的前置放大,并能有效减 少系统误差、前置放大电路如图 2 所示。其噪声主 要包括 AD645 的输入噪声、 R_1 和 R_2 引起的热噪声 及电流流过 R_1 和 R_2 产生的噪声电压。由于此前置 放大器设计的电压增益为 20dB,即 $R_2 = 10R_1$ 。所以 减小 R_2 可有效减少系统热噪声。但同时需考虑 R_1 随 R_2 相应减少,并引起光电转换电路光电流的有效 提取。系统设计中需综合考虑上述因素。

1.2 主放大电路设计

主放大电路需实现可调高增益放大。本设计中采 用性能优异的 MAX4107 运算放大器。该放大器具有 高速、极低噪声特性,稳定的 10V/V 闭环增益(即 20dB);3000MHz 的工作带宽完全可满足光电探测器 的带宽要求;15mA 的工作电流可提供摆幅达±3.2V 的输出电压及 80mA 输出电流。

为保证信号无失真高增益放大,主放大器采用3 级电压放大器级联,其中第2级和第3级采用电位器 实现增益可控调节。系统设计灵活简洁。设计电路如 图3所示。



如图 3 所示 ,第1 级放大器电压增益为:

$$A_{u_{\rm fl}} = \frac{u_{\rm o}}{u_{\rm i}} = 1 + \frac{R_5}{R_4} \tag{1}$$

第2级放大器电压增益:

$$A_{u_{12}} = \binom{R_9 + R_7}{R_7} \binom{R_8}{R_6 + R_1' + R_8}$$
(2)

第3级放大器放大增益同第2级,故不再赘述。因 *R*₁[·] *R*₂[·]为可调电阻,则通过调节其阻值可方便地根据 具体应用设定主放大器的增益。

1.3 滤波器电路设计

由于设计中采用的主放大器工作带宽高达 300MHz,为保证放大器良好的信号增益,有必要对前 置放大器的输出信号进行滤波,以抑制进入主放大器 的干扰。设计采用稳定性好、调整方便的双二次型带 通滤波器。滤波电路的分析计算如下^[10]。

2 阶带通滤波器的归一化传递函数为:

$$H(S) = \frac{V}{S^{2} + \frac{\omega_{0}S}{O} + \omega_{0}^{2}}$$
(3)

式中 *S* 为拉普拉斯变换中的复频变量 *K* 为通带内增 益 ω₀ 为滤波器的中心频率 ,*Q* 为品质因素。又知 2 阶带通滤波器的传递函数典型公式为:

$$H(S) = \frac{\rho\omega_0 S}{S^2 + \beta\omega_0 S + \gamma}$$

式中 ρ β γ 是参考文献 [10] 中设计的 2 阶滤波器的 参量 ,由滤波器传递函数的归一化参量决定,比较 (3) 式和(4) 式得到:

$$\rho = \frac{K}{Q} \beta = \frac{1}{Q} \gamma = 1 \tag{5}$$

设计中应用双频激光的干涉信号为 1.7MHz,故滤波器取中心频率 $\omega_0 = 1.7$ MHz,增益 K = 10,品质因数 Q = 1(对应带宽约为 1.7MHz),则由(3)式可得传递函数为:

$$H(S) = \frac{10\omega_0 S}{S^2 + \omega_0 S + \omega_0^2}$$
(6)

由(5) 式得 $\rho = 10 \beta = 1 \gamma = 1$ 。

设计时,电容 C_{22} 和 C_{23} 取值相同,理论上可以任意 取值。一般选取接近 $^{10}_{\omega_2}\mu$ F 的标称化数值。各电阻阻 值可由下式计算:

$$\begin{cases} R_{16} = \frac{1}{\rho\omega_0 C_{22}} \\ R_{21} = \frac{1}{\beta\omega_0 C_{22}} = \frac{\rho}{\beta} R_{16} \\ R_{20} = \frac{1}{\gamma\omega_0^2 C_{22}^2 R_{19}} \end{cases}$$
(7)

式中 R₁₉可任意取值,建议选取参考值为:

$$R_{19} = R_{20} = \frac{1}{\sqrt{\gamma \omega_0 C_{22}}}$$
(8)

反相器中的电阻 R₁₇ R₁₈与 R₁₉取值相同即可。

由于 $\omega_0 = 1.7 \text{ MHz}$ 则 $_{\omega_0}^{10} \mu F \approx 5.88 \text{ pF}$ 取标称化数 值 $C_{22} = 6.8 \text{ pF}$ 则由(7) 式得到: $R_{16} = 1.377 \text{ k}\Omega$ $R_{21} = 13.77 \text{ k}\Omega$ $R_{20} = R_{19} = 13.77 \text{ k}\Omega$ 。

由此得中心频率 $\omega_0 \approx 1.69972 \text{ MHz}$,带宽约等于 1.69972MHz,对应的通带约为 0.85MHz ~ 2.55MHz, 符合设计要求。双二次带通滤波器的电路原理图如图 4 所示。





对设计的光电探测器进行了实验,以验证其工作性能。实验中,探测器接收的是位移干涉测量中获得的拍频为1.7MHz的测量信号。该拍频信号经光电转换前置放大后采集到的图像见图5a,信号峰峰值在20mV 左右,并叠加有一定的噪声。图5b是经带通滤



a-output of the pre-amplifier b-output of the detector

波及主放大器后输出的波形,其峰峰值为4.48V,输出 波形基本无噪声无失真。在激光器的输出功率多级可 调时,利用主放大器的电压增益调整,可使探测器获取 的拍频信号稳定在±3V内无失真输出。

3 结 论

设计并验证了一种新的光电探测器。实验表明, 设计的探测器由于采用了低噪声前置放大电路及带通 滤波器,降低了噪声干扰,提高了信噪比。多级放大电 路的设计在低失真条件下,可对小信号高增益输出,输 出信号动态范围大,且增益可调。利用本光电探测器 可实现双频激光干涉系统中拍频信号的快速转换、无 失真放大输出。

参考文献

- CHEN B Y , LI D Ch. Challenges and opportunities of nanomeasurement technology [J]. Chinese Journal of Scientific Instrument ,2005 , 26(5):547-550(in Chinese).
- [2] ZHAO Y , LI D Ch , LIANG J W. Application methods and characteristics of heterodyne interferometer [J]. Measurement Technique ,1996 (7):2-4(in Chinese) .

HAATHA

- [3] LIN L , WANG X L , LI G , et al. A new type of lock-in amplifier detecting circuit [J]. Journal of Tianjin University 2005 ,38(1):65-68 (in Chinese).
- [4] QI X H , LI S Zh , FEI Y L. Design of high accuracy and low-noise preamplifier circuit [J]. Nuclear Electronics & Detection Technology , 2010 30(11): 1509-1511(in Chinese).
- [5] QIAN Y , SU H , LI X G , et al. The design of a fast preamplifier [J]. Nuclear Electronics & Detection Technology , 2006 ,26(6): 842-844 (in Chinese).
- [6] GUAN M J, ZHAO D E. Research of the noise based on PIN type photoelectric conversion circuit [J]. Electronic Test, 2012,20(2): 35-38(in Chinese).
- [7] XIAO Q L, YANG D W, ZHANG Ch Y, et al. Noise analysis of optic-electrical signal conditioning circuit in acquisition system [J]. Journal of Data Acquisition & Processing , 2009 24(10): 206-209(in Chinese).
- [8] SHA D L , KONG Y X. Design of receive circuit for heterodyne interferometer [J]. CFHI Technology , 2008 ,123 (6) : 66-68 (in Chinese).
- [9] LIU R L , YIN D K. Design of a photoelectric detecting circuit for laser interferometer [3]. Seniconductor Optoelectronics , 2010 31(2): 284-287(in Chinese).
- haracterue J996 [10] JOHNSON DE JOHNSON J R , MOORE H P. A handbook of active filters [M]. Beijing: Publishing House of Electronics Industry , 1983: 95–184(in Chinese) .