

多像素平衡零拍探测器研究

王少锋^{1,2**},李汉卿¹,李康康¹,刘鹏^{2,3},李娟^{2,3},董瑞芳^{2,3*}

¹山西大学物理电子工程学院,山西太原 030006; ²中国科学院国家授时中心中国科学院时间基准及应用重点实验室,陕西西安 710600; ³中国科学院大学天文与空间科学学院,北京 100049

摘要 平衡零拍探测技术是测量压缩态量子噪声的主要方法之一,通过光电二极管阵列和多路并行电感-电容(L-C)耦 合跨阻的方式,实现了一种低噪声、高信噪比的多像素平衡零拍探测器,探测器的工作带宽为5MHz。每一个像素通道 中,光功率为1.66 mW的815 nm激光入射时,散粒噪声功率在2MHz分析频率处比电子学噪声高23 dB。当光强分布在 所有像素通道时,各通道散粒噪声功率和入射光强成正比,验证了探测器可以实现多通道并行的平衡零拍探测。该探测 器可实现量子光学频率梳的频谱可分辨平衡零拍探测,为量子光学频率梳在量子精密测量领域的应用提供高性能的探 测工具。

关键词 探测器;跨阻放大器;量子光学频率梳;平衡零拍探测器;光电二极管阵列;信噪比
 中图分类号 O431.2 文献标志码 A DOI: 10.3788/AOS231925

1引言

平衡零拍探测器^[1](BHD)作为量子光学测量的重要工具,具有灵敏度高、动态范围大、抗干扰能力强等特点,可以有效地提取量子态正交分量的噪声起伏,并将其放大至宏观水平,同时还能抑制经典共模噪声,现已广泛应用于量子噪声测量、引力波探测、高灵敏时延抖动测量、连续变量量子密钥分发和量子随机数发生器等研究领域^[213]。

探测器的共模抑制比、工作带宽、信噪比一直是研究热点。2011年Chi等^[8]研制了工作带宽为104 MHz、 共模抑制比为46 dB的平衡零拍探测器,并将其应用 于连续变量量子密钥分发。2014年 Zhou等^[5]提出了 一种基于场效应管的自举结构,降低了平衡零拍探测 器的电子学噪声,大幅提高了探测器的信噪比,1.52 mW 的入射功率下的信噪比约为28 dB。2015年 Jin等^[14] 通过光电流"自减"设计,精密调节分束器的分束比, 以及可调反向偏压设计,使得探测器的共模抑制比得 到大幅提高,达到75.2 dB。2017年基于电感-电容 (L-C)耦合的光电探测器的噪声理论模型被完善^[15], 在理论指导下通过优化电路板寄生参数以及元器件 选择可以实现高信噪比的散粒噪声探测。2018年 Zhang等^[16]基于射频放大器研制了1.2 GHz带宽的平 衡零拍探测器,10.05 mW 入射功率下的信噪比约为 18 dB, 共模抑制比为 57.9 dB, 相比基于跨阻放大器 (TIA)的平衡零拍探测器,其工作带宽更大,但是全 带宽内的增益平坦度并不理想。2018年马丽霞等[17] 面向连续变量量子储存,实现了信噪比为12 dB、响应 时间为65 ns的快速响应平衡零拍探测器。2021年靳 晓丽^[18]通过优化电路设计实现了kHz量级的低频平 衡零拍探测器,当入射功率为14.4 mW时,散粒噪声 在 50~100 kHz 处比电子学噪声高 31 dB。2023 年李 卫等^[19]采用L-C共振结构和运算放大器实现了一种高 信噪比集成化的共振光电探测器,在20 MHz共振频 率下提高了探测器的信噪比,但是共振型的探测器仅 工作于共振频率点,不能实现宽带探测。邓娟等^[20]优 化了基于射频放大器的平衡零拍探测器的增益平坦 度,实现在0.2~930 MHz内增益平坦度达到±2 dB的 平衡零拍探测器,有效促进连续变量量子随机数发生 器的产生速率提升。2023年王少锋等[21]基于电阻-电容 (R-C)耦合跨阻放大电路,实现了从音频到射频范围 内的高效平衡零拍探测,以用于低频引力波探测和 高速量子随机数发生器等领域,实现的工作带宽为 1 kHz~200 MHz,共模抑制比为70 dB,信噪比为20 dB。 上述探测器均基于单个光电二极管,实现了单频光源 的量子噪声测量。

收稿日期: 2023-12-12; 修回日期: 2023-12-27; 录用日期: 2024-01-02; 网络首发日期: 2024-01-09

基金项目:国家自然科学基金(12033007, 61801458, 12103058, 12203058, 12074309, 61875205)、中国科学院青年创新促进 会项目(2021408, 2022413, 2023425)、中国博士后科学基金(2022M723174)

通信作者: *dongruifang@ntsc.ac.cn; **wangshaofeng@sxu.edu.cn

研究论文

光学频率梳的频谱宽度在纳米量级,频域包含上 万种模式,是一种良好的多模资源。光学频率梳基于 非线性过程可以产生突破散粒噪声极限的量子光学 频率梳[12,22],量子光学频率梳在量子精密测量领域有 着巨大的应用前景^[4,23-25],光谱可分辨的平衡零拍探 测是量子光学频率梳的一种重要探测手段。2021年 Cai等^[23]提出了一种基于量子光学频率梳和光谱可 分辨平衡零拍探测的测量方案,在单次测量过程中 实现了突破散粒噪声极限的多个参数测量。本文理 论分析了平衡零拍探测器的噪声来源并对 R-C 耦合 和L-C耦合的探测器噪声进行理论仿真比较,在理 论指导下采用光电二极管阵列和多路L-C耦合跨阻放 大电路进行多像素平衡零拍探测器设计,光学频率梳 经光栅的色散后注入光电二极管阵列,实现了光学频 率梳8个光谱频带的量子噪声起伏的并行同步探测, 各通道独立工作,每通道的工作带宽为5 MHz, 信噪 比为23dB,线性度良好。该多像素平衡零拍探测器 拓展了单个二极管平衡零拍探测器的应用范围,实 现了多模光源的频谱可分辨探测,为量子光学频率 梳在量子精密测量领域的应用提供高性能的探测 工具。

2 基本原理

2.1 探测器电路结构

图1是用于量子光学频率梳探测的多像素平衡零 拍探测器(MBHD)的原理框图和实物图。MBHD由 两个高度对称的多像素光电探测器(MPD)和多通道 减法器构成。每个 MPD包括光电二极管阵列(PD array)、L-C耦合结构、交流放大电路和直流放大电路。 在光电二极管阵列每个像素点的放大电路中,通过施 加反向偏置电压 V_B,提高光电二极管的响应速度,光

第 44 卷 第 5 期/2024 年 3 月/光学学报

电二极管产生的光电流信号通过L-C耦合结构分为交 流信号(AC)与直流信号(DC),分离交直流信号的频 率拐点为1/(2πCL),C为耦合电容值,L为高共振频 率的电感值。交流信号通过跨阻放大器将光电流信号 转化为电压信号并对其进行放大,交流输出用于测量 入射光的强度噪声。直流信号经过直流电阻 R_{DC}后转 化为电压信号,并通过隔离放大器输出。两个 MPD 中编号相同的一对像素点分别产生光电流,然后经各 自的交流放大电路产生电压输出,并通过减法器消除 探测结果中的共模信号,完成多像素并行平衡零拍探 测,多通道直流输出通过多功能数据采集卡(DAQ)监 测所有像素点的光强。

2.2 电子学噪声分析

电子学噪声是影响平衡零拍探测器性能的重要因素,降低电子学噪声可显著提升探测器的信噪比,由于 多像素探测器为多路并行结构,各通道的光电二极管 以及放大器均独立工作,因此以其中一个像素通道为 例分析其电子学噪声^[15,26-29]。

一个像素通道的光电探测电路的电子学噪声主要 由以下4部分构成:光电二极管暗电流产生的噪声 e_{PD}、跨阻放大电路中反馈电阻的热噪声 e_{Rf}、跨阻放大 器输入电压噪声产生的噪声 e_{TIA-V}和跨阻放大器输入 电流噪声产生的噪声 e_{TIA-V}

光电二极管由于暗电流引入的噪声可表示为

$$e_{\rm PD} = \sqrt{2qi_{\rm dk}} \times |Z_{\rm i}|, \qquad (1)$$

式中:q代表电子量;*i*_{dk}为光电二极管的暗电流;*Z*_i代表跨阻放大电路的增益阻抗,可表示为

$$Z_{i} = \frac{R_{f}}{1 + j2\pi f C_{f} R_{f}},$$
(2)

MPD

式中:f为分析频率; C_f 为反馈电容; R_f 为反馈电阻;j是 虚数单位。



图 1 多像素平衡零拍探测器。(a)原理框图;(b)实物图 Fig. 1 Multi-pixel balanced homodyne detector. (a) Circuit schematic diagram; (b) physical image

研究论文

跨阻放大电路中反馈电阻的热噪声为

$$e_{\rm Rf} = \sqrt{\frac{4kT}{R_{\rm f}}} \times |Z_{\rm i}|, \qquad (3)$$

式中:k为玻尔兹曼常数;T为绝对温度。

跨阻放大器的输入电流噪声 i_{in} 引起的噪声输出为 $e_{TIAJ} = i_{in} \times |Z_i|_o$ (4)

$$\Gamma_{IA-I} \equiv \iota_{in} \times |Z_i|_{\circ} \tag{4}$$

跨阻放大器的输入电压噪声 e_{in} 引起的噪声输出为

$$e_{\mathrm{TIA-V}} = e_{\mathrm{in}} \times |Z_{\mathrm{o}}|, \qquad (5)$$

式中:Z。为跨阻放大器的电压噪声增益,可表示为

$$Z_{o} = \frac{Z_{d} + Z_{i}}{Z_{d}}, \qquad (6)$$

$$Z_{\rm d} = \frac{1}{j2\pi f(C_{\rm d} + C_{\rm in}) + \frac{1}{R_{\rm DC} + j2\pi fL}},$$
 (7)

式中: C_{in}为跨阻放大器的输入电容; C_d为光电二极管的结电容。由此可见,反馈电阻、直流电阻、电感值、 光电二极管的暗电流和结电容、跨阻放大器的输入噪 声,都会影响探测器的电子学噪声。选择低暗电流的 光电二极管可以降低 e_{PD},低结电容的光电二极管和 低输入电压噪声 e_{in}的跨阻放大器可以降低 e_{TIA-V},低 输入电流噪声 i_{in}的跨阻放大器可以降低 e_{TIA-V},低 输入电流噪声 i_{in}的跨阻放大器可以降低 e_{TIA-V},低 输入电流噪声 i_{in}的跨阻放大器可以降低 e_{TIA-V},低 和人电流噪声 i_{in}的跨阻放大器可以降低 e_{TIA-V},低 反馈电阻 R_f可以降低 e_{Rf},同时会降低信号的增益,因 此需要根据信噪比以及工作带宽合理选择反馈电阻 的取值。

综合式(1)~(7),上述4种噪声共同组成了放大器的电子学噪声。4种噪声互不相关,单个像素通道的总电子学噪声可表示为

$$e_{\rm ele} = \sqrt{e_{\rm PD}^2 + e_{\rm Rf}^2 + e_{\rm TIA-1}^2 + e_{\rm TIA-V}^2}$$
 (8)

3 实验结果

为实现量子光学频率梳的高信噪比测量,选用 滨松光子学株式会社的 S8558 硅基光电二极管阵 列,其响应度为0.59 A/W@815 nm,阵列由16个水 平排列的光电二极管像素组成,各个光电二极管像 素独立工作,每个像素点的面积为0.7 mm×2 mm, 实验中采用中间的8个像素点作为使用单元。在反向 偏置电压为10V时,各个像素点的暗电流为50pA, 结电容为 5 pF, 皮安量级的暗电流引入的噪声 $e_{\rm PD}$ 相 比其他三种噪声可以忽略。跨阻放大器选用德州 仪器公司的低噪声放大器 OPA657, 增益带宽积为 1.6 GHz, 输入电压噪声为 4.8 nV·Hz^{-1/2}, 输入电流 噪声为1.3 fA·Hz^{-1/2},输入电容为5.2 pF。跨阻放大 电路中的反馈电容为1 pF,反馈电阻为80 k Ω 。跨阻 放大器的噪声 eTIA-V 和 eTIA-I 以及反馈电阻 Rf 的热噪 声 e_{Rf} 共同构成了探测器的总噪声,每一部分均不可 忽略。

为了避免直流信号迅速饱和,跨阻放大器、平衡零

第 44 卷 第 5 期/2024 年 3 月/光学学报

拍探测器采用R-C耦合或L-C耦合来分离交直流信号 并分别进行放大,从而增大探测器的动态范围。当探 测器工作于kHz量级分析频率时,R-C耦合优于L-C 耦合^[21],同时要求较大的直流电阻 R_{DC}。根据式(8)理 论计算了3种情况下单个像素通道的总电子学噪声, 如图2所示。在分析频率为1~5 MHz内:当采用L-C 耦合,直流支路L=1 mH、 $R_{DC}=1$ kΩ时,电子学噪声 最小;当采用 R-C 耦合且 $R_{\rm DC}$ =10 kΩ 时,电子学噪声最 大;当 $R_{\rm nc}$ =20 kΩ时,电子学噪声居中。由此可见,没 有电感时,随着直流电阻 R_m的增大,总电子学噪声减 小,然而由于MBHD由两个对称的MPD和减法器构 成,在单个的MPD中 $R_{\rm DC}$ 的增大会导致光电二极管两 端的反向偏置电压迅速下降,这严重影响光电二极管 的响应速度,大大降低了探测器的最高可探测光功率, 所以R_{DC}的最大取值受到限制,因此R-C耦合的电子 学噪声在1~5 MHz分析频率内比L-C耦合大。实验 中采用电子学噪声最小的L-C耦合结构且 $R_{\rm DC}=1$ k Ω , 当入射光功率为1mW时,由于光电二极管的响应度 为0.59 A/W,光电二极管两端的反向偏置电压仅下降 0.59 V。根据S8558数据手册,0.59 V压降对光电二 极管结电容的影响可以忽略不计,光电二极管响应速 度的影响可以忽略,因此L-C耦合可以提高探测器的 最大可探测光功率。



图 2 单个像素点的电子学噪声功率理论仿真结果 Fig. 2 Theoretical simulation results of electronic noise power of single pixel

为测试 MBHD 各个通道的性能,搭建如图 3 所示 的实验装置。入射光源为中心波长为 815 nm、脉冲宽 度为 130 fs、重复频率为 75 MHz 的锁模飞秒脉冲,激 光通过 50:50 的分束器后分别入射到两个反射光栅, 利用光栅实现激光在水平方向的色散,再通过透镜将 发散激光转换为平行光束。光电二极管阵列的相邻像 素点之间存在 0.1 mm 的缝隙,激光在像素点边界的衍 射效应导致两个多像素光电探测器对应像素点的入射 光源的频率成分不一致,降低了探测器的共模抑制比。 为了 避免这种不良影响,实验中采用微透镜阵列 (MLA)将入射光源精确地聚焦在两个多像素光电探



图 3 多像素平衡零拍探测器测试装置图 Fig. 3 Test devices of multi-pixel balanced homodyne detector

测器的8个像素点上,这确保了对应的一对像素点的 光谱一致性。两个探测器的各8个交流输出经过减 法器(MC,ZFSCJ-2-2-S,Mini-Circuits公司)后接入频 谱分析仪(SA,N9020A,是德科技)进行测量,两个探 测器的8个直流信号分别被多通道数据采集卡 (DAQ,USB3151,北京阿尔泰科技发展有限公司)采 集,用于监测各个像素点的光强。

由于多像素平衡零拍探测器由两个独立的多像 素光电探测器构成,各放大电路增益存在差异,光电 二极管阵列的各像素点的响应度也存在一定的差异, 因此探测器的增益校准是影响其并行同步探测的关 键因素。首先将入射光单独聚焦到一个像素点,用 DAQ记录对应的直流电压值,接着对两个探测器剩 余的所有像素点进行同样的操作,得到16个微小差 异的直流电压,然后在DAQ的采集程序中补偿各个 通道的增益误差,使所有的直流电压值均相同,从而 实现各像素点直流增益的补偿校准;将入射光单独聚 焦到一个像素点,使用频谱仪记录对应的交流输出端 的噪声曲线,然后对两个探测器剩余的所有像素点进 行同样的操作,分别调节各个像素点放大电路中的反 馈电阻R₍(滑动变阻器),使所有像素点的交流输出端 的噪声曲线完全重合,从而实现对各像素点交流增益 的补偿校准。

探测器经过直流和交流增益校准后,按照图3的 测试装置,注入两个光电二极管阵列的光功率均为 2.2 mW,两个探测器中对应的每一对像素点用于测 量输入光中8个光谱频率带的散粒噪声。水平移动 两个探测器,使每个探测器8个像素点收集的总光强 一致,以及8个像素点的光强分布也一致,呈高斯分 布。使用频谱仪测量8对像素点的交流输出经过减 法器后的散粒噪声功率,频谱仪的分辨率带宽 (RBW)为100 kHz,视频带宽(VBW)为100 Hz,平均 次数(AVG)设置为10。测试结果如图4所示,圆圈 为其中一个探测器的8个像素点对应的直流电压,方 块为2 MHz分析频率处的散粒噪声功率。由此可 得,当光强分布在所有像素通道时,各通道散粒噪声 功率和入射光强成正比,这验证了多像素平衡零拍 探测器可以实现光谱可分辨的多通道并行平衡零拍 探测。



图 4 各通道的直流电压与散粒噪声功率 Fig. 4 DC voltage and shot noise power of different channels

为测试多像素平衡零拍探测器单个像素点的信噪 比,将入射光注入两个探测器对应的单个像素点中,当 入射光功率分别为1.660 mW、0.834 mW、0.418 mW、 0.208 mW、0.102 mW时,平衡零拍探测器的散粒噪 声功率以及电子学噪声功率如图5所示。测试结果 表明:多像素平衡零拍探测器的3 dB工作带宽为 5 MHz,当入射光功率为1.660 mW时,在2 MHz分析 频率处,散粒噪声功率比电子学噪声功率高23 dB。 对比不同入射光功率下的散粒噪声功率,发现入射光 功率下降一半时,散粒噪声功率下降3 dB,这表明光 功率在 0.102~1.660 mW内时,探测器具有良好的线 性增益。



图 5 单个像素点在不同人射光功率下的散粒噪声功率和探测 器电子学噪声功率

Fig. 5 Shot noise power under different incident optical power and electronic noise power of detector for single pixel

4 结 论

理论分析平衡零拍探测器的噪声来源,分别对L-C耦合和R-C耦合跨阻放大电路的电子学噪声进行 了理论仿真,结果表明:在实验条件下,L-C耦合是最 优选择。选用多像素光电二极管阵列,并对各个像 素通道的直流和交流增益进行校准,研制了高性能 的多像素平衡零拍探测器。每个像素通道中,光功 率为1.660 mW的815 nm激光入射时,散粒噪声功率 在2MHz分析频率处比电子学噪声高23 dB。入射光 经光栅后水平散射,照射所有像素通道,各通道散粒噪 声功率分布和入射光强分布成正比,这验证了多像素 平衡零拍探测器可以实现光谱可分辨的多通道并行平 衡零拍探测。该探测器为基于量子光学频率梳的量子 精密测量提供了高性能的探测工具。

参考文献

- Yuen H P, Chan V W. Noise in homodyne and heterodyne detection[J]. Optics Letters, 1983, 8(3): 177-179.
- [2] Lvovsky A I, Raymer M G. Continuous-variable optical quantum-state tomography[J]. Reviews of Modern Physics, 2009, 81(1): 299-332.
- [3] Leonhardt U. Measuring the quantum state of light[J]. Measurement Science and Technology, 2000, 11(12): 1827-1828.
- [4] Wang S F, Xiang X, Treps N, et al. Sub-shot-noise interferometric timing measurement with a squeezed frequency comb[J]. Physical Review A, 2018, 98(5): 053821.
- [5] Zhou H J, Yang W H, Li Z X, et al. A bootstrapped, low-noise, and high-gain photodetector for shot noise measurement[J]. The Review of Scientific Instruments, 2014, 85(1): 013111.
- [6] Grote H, Weinert M, Adhikari R X, et al. High power and ultra-low-noise photodetector for squeezed-light enhanced gravitational wave detectors[J]. Optics Express, 2016, 24(18): 20107-20118.
- [7] Khalaidovski A, Vahlbruch H, Lastzka N, et al. Long-term stable squeezed vacuum state of light for gravitational wave detectors[J]. Classical and Quantum Gravity, 2012, 29(7):

第44卷第5期/2024年3月/光学学报

075001.

- [8] Chi Y M, Qi B, Zhu W, et al. A balanced homodyne detector for high-rate Gaussian-modulated coherent-state quantum key distribution[J]. New Journal of Physics, 2011, 13(1): 013003.
- [9] Ma X C, Sun S H, Jiang M S, et al. Enhancement of the security of a practical continuous-variable quantum-keydistribution system by manipulating the intensity of the local oscillator[J]. Physical Review A, 2014, 89(3): 032310.
- [10] Ivanova A E, Chivilikhin S A, Popov I Y, et al. On the possibility of using optical Y-splitter in quantum random number generation systems based on fluctuations of vacuum[J]. Nanosystems: Physics, Chemistry, Mathematics, 2015, 6(1): 95-99.
- [11] 魏世海,樊矾,杨杰,等.高速小型化光量子随机数发生器[J]. 中国激光,2018,45(5):0512001.
 Wei S H, Fan F, Yang J, et al. Ultrafast compact optical quantum random number generator[J]. Chinese Journal of Lasers, 2018, 45(5):0512001.
- [12] 王少锋,项晓,董瑞芳,等.量子光频梳产生实验研究[J].光学 学报,2018,38(10):1027003.
 Wang S F, Xiang X, Dong R F, et al. Research on experimental generation of quantum optical frequency comb[J]. Acta Optica Sinica, 2018, 38(10): 1027003.
- [13] 彭堃墀, 贾晓军, 苏晓龙, 等. 连续变量量子态的光学操控[J]. 光学学报, 2011, 31(9): 0900107.
 Peng K C, Jia X J, Su X L, et al. Optical manipulations of quantum states with continuous variables[J]. Acta Optica Sinica, 2011, 31(9): 0900107.
- [14] Jin X L, Su J, Zheng Y H, et al. Balanced homodyne detection with high common mode rejection ratio based on parameter compensation of two arbitrary photodiodes[J]. Optics Express, 2015, 23(18): 23859-23866.
- [15] Wang S F, Xiang X, Zhou C H, et al. Simulation of high SNR photodetector with L-C coupling and transimpedance amplifier circuit and its verification[J]. The Review of Scientific Instruments, 2017, 88(1): 013107.
- [16] Zhang X X, Zhang Y C, Li Z Y, et al. 1.2-GHz balanced homodyne detector for continuous-variable quantum information technology[J]. IEEE Photonics Journal, 2018, 10(5): 6803810.
- [17] 马丽霞,秦际良,闫智辉,等.用于连续变量量子存储的快速 响应平衡零拍探测器[J].光学学报,2018,38(2):0227001.
 Ma L X, Qin J L, Yan Z H, et al. Fast response balanced homodyne detector for continuous-variable quantum memory[J]. Acta Optica Sinica, 2018, 38(2):0227001.
- [18] 靳晓丽.~kHz 量级平衡零拍探测器的研究[J]. 激光与光电子
 学进展, 2021, 58(9): 0927003.
 Jin X L. Study on kHz balanced homodyne detector[J]. Laser & Optoelectronics Progress, 2021, 58(9): 0927003.
- [19] 李卫,武志学,王庆伟,等.高信噪比集成化共振光电探测器
 [J].光学学报,2023,43(7):0727001.
 Li W, Wu Z X, Wang Q W, et al. Integrated resonant photodetector with high signal-to-noise ratio[J]. Acta Optica Sinica, 2023, 43(7):0727001.
 [20] 邓娟,蒋強强,林鸿,等.面向连续变量量子随机数产生的宽
 - 带高平坦度平衡零拍探测器[J]. 激光与光电子学进展, 2024, 61(11): 1104001. Deng J, Guo Y Q, Lin H, et al. Wideband and high-flatness homodyne detector for continuous variable quantum random number generation[J]. Laser & Optoelectronics Progress, 2024, 61(11): 1104001.
- [21] 王少锋,刘宣泽,李汉卿,等.基于 R-C 耦合跨阻设计的 1 kHz~200 MHz 宽带平衡零拍探测器[J].光学学报,2023,43 (9):0923001.
 Wang S F, Liu X Z, Li H Q, et al. Design of 1 kHz-200 MHz

broadband balanced homodyne detector based on R-C coupled circuit[J]. Acta Optica Sinica, 2023, 43(9): 0923001.

[22] Pinel O, Jian P, de Araújo R M, et al. Generation and

研究论文

characterization of multimode quantum frequency combs[J]. Physical Review Letters, 2012, 108(8): 083601.

- [23] Cai Y, Roslund J, Thiel V, et al. Quantum enhanced measurement of an optical frequency comb[J]. NPJ Quantum Information, 2021, 7: 82.
- [24] Lamine B, Fabre C, Treps N. Quantum improvement of time transfer between remote clocks[J]. Physical Review Letters, 2008, 101(12): 123601.
- [25] Thiel V, Roslund J, Jian P, et al. Quantum-limited measurements of distance fluctuations with a multimode detector [J]. Quantum Science and Technology, 2017, 2(3): 034008.
- [26] Johnson M. Photodetection and measurement: maximizing performance in optical systems[M]. New York: McGraw-Hill,

第 44 卷 第 5 期/2024 年 3 月/光学学报

2003.

- [27] Graeme J G. Photodiode amplifiers: OP AMP solutions[M]. Boston: McGraw Hill, 1996.
- [28] 张正茂,陈峰.光电探测放大器的噪声分析[J].光电技术应用, 2012, 27(3): 37-40.
 Zhang Z M, Chen F. Noise analysis of opto-electronic detection amplifier[J]. Electro-Optic Technology Application, 2012, 27 (3): 37-40.
- [29] 王少锋,董瑞芳,刘涛,等.L-C耦合电路对散粒噪声探测器 电子学噪声的影响[J].光子学报,2017,46(7):0704001.
 Wang S F, Dong R F, Liu T, et al. Effect of L-C combination circuit on electronic noise of shot noise photodetector[J]. Acta Photonica Sinica, 2017, 46(7):0704001.

Multi-Pixel Balanced Homodyne Detector

Wang Shaofeng^{1,2**}, Li Hanqing¹, Li Kangkang¹, Liu Peng^{2,3}, Li Juan^{2,3}, Dong Ruifang^{2,3*}

¹College of Physics and Electronic Engineering, Shanxi University, Taiyuan 030006, Shanxi, China; ²Key Laboratory of Time Reference and Applications, National Time Service Center, Chinese Academy of Sciences, Xi'an 710600, Shaanxi, China;

³School of Astronomy and Space Science, University of Chinese Academy of Sciences, Beijing 100049, China

Abstract

Objective As an important tool for quantum optical measurement, the balanced homodyne detector (BHD) is highly sensitive to the amplitude and phase of the incident light. It can reliably extract quantum fluctuations, suppress classical common-mode noise, and amplify quantum fluctuations to the macro level. Additionally, it has been widely employed in quantum noise measurement, gravitational wave detection, high-sensitivity interferometric timing measurement, continuous variable quantum key distribution, and quantum random number generator. The common-mode rejection ratio (CMRR), operating bandwidth, and signal-to-noise ratio (SNR) of the detector have been the research focuses. The optical frequency comb contains a large number of equally spaced longitudinal modes, which is a good multi-mode resource. The spectrum width of the optical frequency comb is in the order of nanometers. The quantum optical frequency comb which breaks the limit of shot noise can be generated by nonlinear processes. Quantum optical frequency comb has a great application prospect in quantum optical frequency comb. We analyze the noise source of the balanced homodyne detector theoretically and design the multi-pixel balanced homodyne detector (MBHD) based on photodiode array and multi-channel inductance-capacitance (L-C) coupled transimpedance amplifier (TIA) circuit. These designs enable MBHD to meet multi-channel parallel and high-SNR quantum noise measurements.

Methods The MBHD consists of two highly symmetrical multi-pixel photodetectors (MPDs) and a multi-channel subtracter (Fig. 1). Each MPD includes a photodiode array, a multi-channel L-C coupled structure, AC amplification, and DC amplification. The photocurrent generated by the corresponding pair of pixels in the two MPD flows through their respective AC amplification outputs, and the common-mode signal in the detection result is eliminated by the subtracter to complete the multi-pixel parallel balanced homodyne detection. Multi-channel DC output monitors the optical power of all pixels by a multi-function data acquisition card (DAQ). In the amplification circuit structure of the single pixel in MPD, the generated photocurrent signal is divided into DC signal and AC signal through the L-C coupled circuit. The AC signal is converted into a voltage signal by a TIA and is further adopted to measure the intensity noise power of the incident light. The DC signal is converted into a voltage signal by a load resistor and a isolation amplifier. Additionally, an equivalent noise model is built to analyze the electronic noise. Due to the multi-channel parallel structure of the MBHD, each channel is similar to each other and independent. The electronic noise of the single-pixel channel includes the noise generated by the dark current of the photodiode, the thermal noise generated by the feedback resistance in the transimpedance amplifier circuit, the noise generated by the input voltage noise of the transimpedance amplifier, and the noise generated by the input current noise of the transimpedance amplifier.

and inductance, photodiode with low dark current and low junction capacitance, and the TIA with low input noise can reduce the electronic noise of the detector. Meanwhile, the L-C coupled structure is better than the R-C coupled structure in experimental conditions (Fig. 2).

Results and Discussions The device is constructed to test the performance of MBHD (Fig. 3). AC output of MBHD is connected to a spectrometer to measure the bandwidth and SNR. The DC signals of each pixel are measured by a DAQ to monitor the optical powers of each pixel. When the optical power is distributed on all pixel channels, the distribution of the shot noise power in each channel is proportional to the distribution of the incident optical power, which verifies that the multi-pixel BHD can achieve spectrally resolved multi-channel parallel balanced homodyne detection (Fig. 4). When the incident optical power is 1.660 mW, 0.834 mW, 0.418 mW, 0.208 mW, and 0.102 mW respectively, the shot noise spectrum and electronic noise spectrum of one pixel are measured at different analysis frequencies (Fig. 5). The test results show that the 3 dB bandwidth of MBHD is 5 MHz. The resolution bandwidth is set to 100 kHz, the video bandwidth is 100 Hz, and the number of averaging times is 10. When the incident optical power is 1.660 mW, the shot noise power at the analysis frequency of 2 MHz. By comparing the shot noise power under different incident optical power, the shot noise power decreases by 3 dB when the incident optical power decreases by half, which indicates that the detector has a good linear gain within 0.102 mW to 1.660 mW of the optical power.

Conclusions Based on the noise model of the BHD, the electronic noise source is analyzed theoretically. The results indicate that the L-C coupled structure is better. By adopting the multi-pixel photodiode array and L-C coupled structure, a high-performance multi-pixel BHD is developed. In each pixel channel, when the 815 nm laser with optical power of 1.660 mW is incident, the shot noise power is 23 dB higher than the electronic noise at the analysis frequency of 2 MHz. By employing the grating to scatter the incident light horizontally, the shot noise power in each channel is proportional to the incident optical power. It is verified that the multi-pixel BHD can realize the spectrally resolved multi-channel parallel balanced homodyne detection. The detector provides a high-performance detection tool for quantum precision measurement based on quantum optical frequency comb.

Key words detectors; transimpedance amplifier; quantum optical frequency comb; balanced homodyne detector; photodiode array; signal-to-noise ratio