基于锁相光子计数的多通道脑功能成像系统

丁雪梅1**, 王兵元1, 刘东远1, 张耀1, 潘甜甜1, 高峰1,2*

2天津大学天津市生物医学检测技术与仪器重点实验室,天津 300072

摘要 功能近红外光谱成像已成为脑功能研究的首选手段。为得到高灵敏度、大动态范围以及高时间分辨率的成 像系统,开发了基于改进锁相光子计数的多通道近红外脑功能成像系统。光源模块由波长为 785,808,830 nm 的 激光二极管(各 16 个)组成,调制方波的频率间隔为 252 Hz;探测模块包括 9 个光子计数式光电倍增管。该系统结 合了单光子计数技术的超高灵敏度与方波调制模式数字锁相检测的简易并行性,测量线性相关系数可达 0.9989, 信道间的串扰可忽略不计,具有较强的抗干扰能力和准确的空间定位能力。

关键词 成像系统;脑功能成像技术;锁相光子计数技术;参考权重计数策略;扩散光层析成像;7次分时激励 方案

中图分类号 TP29 **文献标识码** A

doi: 10.3788/CJL201946.0107001

Multi-Channel Brain Functional Imaging System Based on Lock-in Photon Counting

Ding Xuemei^{1**}, Wang Bingyuan¹, Liu Dongyuan¹, Zhang Yao¹, Pan Tiantian¹, Gao Feng^{1,2*}

¹School of Precision Instruments & Opto-Electronics Engineering, Tianjin University, Tianjin, 300072, China; ²Tianjin Key Laboratory of Biomedical Detection Technology and Instrumentation, Tianjin 300072, China

Abstract Functional near-infrared spectroscopy imaging has become the preferred choice as a neuroimaging technique of brain function research. To obtain the imaging system with high sensitivity, large dynamic range and high temporal resolution, we develop a multi-channel near-infrared brain functional imaging system based on improved lock-in photon-counting. The light source module consists of 16 laser diodes with wavelength of 785, 808 and 830 nm, respectively, which are modulated by square wave with frequency space of 252 Hz. The detection module includes nine photon counting photomultiplier tubes. This system combines the ultra-high sensitivity of the photon-counting technology with the simple parallelism of the digital lock-in detection based on square wave modulation mode, and system performance meets requirements. The linear correlation coefficient can reach 0.9989, cross talk between channels is negligible. The system has strong anti-interference ability and the ability to locate accurately.

Key words imaging system; brain functional imaging technology; lock-in photon counting technology; referenceweighted counting strategy; diffuse optical tomography; scheme of 7-time excitation **OCIS codes** 170.0110; 170.2655; 170.3890; 110.2970

1引言

研究脑功能成像的目的是通过认识脑,进而保 护脑,开发脑,仿照脑。目前,脑功能成像方法有核 磁共振成像、脑电/磁图及正电子发射断层扫描等。 其中,功能近红外光谱(fNIRS)结合扩散光层析成 像(DOT)方法可对任意个体在自然情境下进行实 时、无创、连续测量^[1-2],已成为对大脑神经活动成像 的主要研究和临床工具^[3]。国外多个研究小组已经 研发了相应的成像系统^[4]。2008年,Muehleman 小

¹天津大学精密仪器与光电子工程学院,天津 300072;

收稿日期: 2018-07-04; 修回日期: 2018-08-20; 录用日期: 2018-09-05

基金项目:国家自然科学基金(61575140)

^{*} E-mail: gaofeng@tju.edu.cn; ** E-mail: Ding006@tju.edu.cn

组采用柔性印刷电路板技术实现了便携的无线 fNIRS 系统^[5],该设备将源探部分包裹到医用硅胶 中,提高了病人的舒适感,该设备还去掉了光纤,这 有利于最小化探测噪声,但其采样精度及微处理器 性能不高。2016年,华盛顿大学的 Hallacoglu 等^[6] 在此基础上进行了改进,开发了第一个 DOT 高密 度无线 fNIRS 系统,包括 10 个源点和 18 个探测 点;同年,伦敦大学等联合开发了模块组装式的 DOT 高密度采样系统^[7]。但上述系统实际上都是 时分复用测量,并不是真正意义上的多通道并行测 量。脑组织高散射、低吸收的光学特性以及反射式 测量等会导致待测光的信号十分微弱,而且脑神经 活动引起的血流量变化很微弱(4%~10%),持续时 间短(10~20 s),对系统的灵敏度、动态范围和时间 分辨率有很高的要求。单光子计数检测虽然能提高 灵敏度,但时分复用的激励模式却降低了时间分辨 率。鉴于此,本课题组提出了一种改进的方波调制 模式的锁相光子计数技术,该技术可以在高密度交 叠源探布配上实现多通道、互不干扰的实时并行检 测,在保证单光子计数高灵敏度测量微弱扩散光的 同时,提高了系统的动态范围。系统从现场可编程 门阵列(FPGA)自动化控制到光源调制编码部分的 信号均为数字式的,无需数模转换,将噪声降到了最 小,提高了系统的可靠性和时间分辨率,增强了系统 的稳健性。

2 系统设计

本课题组提出的三波长多通道近红外脑功能 成像系统由光源部分、探测部分和测量过程控制 部分组成。成像系统的总体结构框图如图 1 所 示。其中,光源部分是由波长为 785,808,830 nm (各16个,共48个)的激光二极管(LD)组成的自 动光强调节阵列。FPGA 通过控制 I2C 时序通信 传输数字电位器的挡位来实现光强的自动调节。 FPGA 采用分频思想设计的方波信号调制器输出 48 种不同频率(范围为 6.2~18 kHz)的同相和正 交方波信号,作为各锁相检测解调制的参考信号, 其中的同相方波信号输出用来调制 48 个 LD 光信 号。探测部分由 9 个光电倍增管(PMT)组成, 它 将单个光子产生的单电子响应转换成峰峰值为 4.4 V的脉冲信号。该脉冲信号通过基于参考加权 计数(RWC)^[8]策略的多通道可变洗通锁相光子计 数模块进行解调制。本设计为每个 PMT 分别设 置了 48 个独立的解调信道,即共 9×48 个源探 对,432个解调制信道。用 LabVIEW 编写的上位 机通过串口 RS232 与下位机 FPGA 通信,控制测 量过程自动化及解调制结果数据的传输。该成像 系统的测量过程完全数字化,有助于最大程度地 降低噪声,提高测量的可靠性,而且多源探并行测 量有望实现真正的实时快速测量。

3 方波调制模式的锁相光子计数技术

单光子计数是目前测量弱光信号最灵敏、最有效的手段^[9],其原理是将极其微弱的光信号看作是 由离散光子组成的时间序列,采用脉冲甄别技术和 数字计数技术,将入射到 PMT 上的每个光子激发 的电脉冲从热噪声中以数字化的方式提取出来。用 一定积分时间内 PMT 输出的电脉冲计数来量化探 测的稳态光强度,锁相光子计数技术就是将单光子 计数与锁相技术结合来实现更高灵敏度和信噪比的 微弱光检测技术。

数字锁相技术^[10]利用待测信号中有效信号的 周期性及噪声信号的随机性特点,将参考信号与待 测信号做乘积运算来实现某种频率信号的提取。如 图 2(a)所示,设采样频率为 f_s ,在积分时间 T_0 内 总的采样数 $N_s = T_0 f_s$,待测信号 $f_1(n)$ 与参考信 号 $f_2(n)$ 做乘法运算后的低通滤波结果为

$$u_{0}(n) = \frac{1}{N_{s}} \sum_{n=1}^{N_{s}-1} f_{1}(n) f_{2}(n) .$$
 (1)

本课题组发展了一种方波调制模式(调制信号 和参考信号均为方波)的数字锁相技术。当将正弦 波作为参考时,直流附近带宽内的噪声对输出有贡 献,互相关器的动态范围小,且存在非线性误差;而 采用方波模式的锁相检测则可使测量信号的振幅不 受参考信号的干扰,线性度高,抗过载能力强,动态 范围大。而且开关式电路非常适合于低成本的数字 硬件的实现,且具有计算简单、操作速度快^[11]的特 点,从而能够极大地改善成像系统的性能。当 T_0 足够大时,通过图解法可得方波调制下的 u_0 - $\theta(\theta$ 为 待测信号相对参考信号的相移)关系如图 2(b)所 示,可见 $u_0(\theta)$ 与 θ 完全线性相关,满足

$$u_{0}(\theta) = \begin{cases} U_{r}U_{s}(1-2\theta/\pi), & 0 < \theta \leq \pi \\ U_{r}U_{s}[2\theta/(\pi-3)], & \pi < \theta \leq 2\pi \end{cases}$$

(2)

式中:U_s、U_r分别为待测信号和参考信号的幅值。可以推导出同相输出信号 I 和正交输出信号 Q 满足

$$U_{s}U_{r} = |I| + |Q|, \qquad (3)$$

U_r已知,通过同相和正交通道的解调就可得到U_s。



图 1 成像系统的总体结构框图







图 2 (a)数字锁相解调器的结构;(b)方波式锁相的相鉴特性

Fig. 2 (a) Structure of digital lock-in demodulator; (b) phase characteristics of lock-in in square mode

采用 RWC 实现数字锁相光子计数技术的硬件 电路,即对每个光子脉冲赋予两个正交的权值 w 和 u,并分别进行累加,权值即同相和正交参考信号在 当前采样点处的幅值。然后,用平均滤波器(门控累 加)滤除谐波成分。当测量信号与参考信号均为方 波时,两个正交的权值可以设定为1和-1,以简化 锁相相关运算过程。采用这种方法进行乘法运算可 以避免使用昂贵的模拟乘法器,且精度比模拟乘法 器更高。具体的方波模式 RWC 的硬件结构实现如 图 3 所示。在其他变量保持不变的情况下,积分门 宽的大小决定了系统的时间分辨率;积分门宽越大, 成像系统的信噪比越高,时间分辨率越低。在实际 应用时,需要在时间分辨率与系统信噪比之间找到 平衡点。

4 系统验证

为了验证方波模式下通过 RWC 实现锁相光子 计数测量的有效性和准确性,在系统稳定的情况下, 用仿体实验对系统的性能进行评估。仿体实验模拟 的是 750 nm 波长下人脑的光学特性。

4.1 线性度和信噪比的验证

对方波模式下数字锁相检测 RWC 的实现进行 线性度评估。源探距离保持 30 mm,积分时间为 1 s,激励单通道的LD,测得了漫射光经过匀质仿体



图 3 锁相光子计数硬件逻辑实现结构图

Fig. 3 Structural diagram of lock-in photon counting hardware logic implementation

后距离源点 30 mm 处的光功率随入射光功率的变化。经过归一化拟合得到的线性相关系数为 0.9989,如图 4 所示。





对不同数量通道下系统的信噪比进行验证,设置3组实验,分别启动1个LD(785 nm)、6个LD、 16个LD。此处各光源强度一致,以保证各测量通 道的信噪比一致。测量积分时间分别为300,500, 1000 ms时的第一通道的探测光强。连续测量100 次,取各自的平均值作为真实信号,计算得到的峰值 信噪比如表1。

表1 系统的峰值信噪比

Table 1 Peak signal to noise ratio of the syst	em
--	----

Integration	Signal to noise ratio /dB				
time /ms	one LD	six LDs	sixteen LDs		
300	44.27	37.72	34.38		
500	47.89	41.15	35.52		
1000	50.28	42.83	37.87		

4.2 系统的抗干扰度评估

为了确保系统测量的精确性,根据通道数量区 分干扰来源:单通道实验用来验证、分析环境光和光 源微波动的干扰,多通道并行测量实验用来分析通 道间的串扰。 1) 对系统的单通道抗干扰能力进行验证。

实验条件设置为暗室和自然光环境,分别并行进行单光子计数和锁相光子计数,积分时间为1s,连续测量10次,结果如图5所示。





Fig. 5 Ability of the system to overcome ambient light

图 5 中, n_{LCD}, n_{LCL}分别为暗室遮布和不遮布时 的锁相光子计数值, n_{SCD}, n_{SCL}分别为暗室遮布和不 遮布时的单光子计数值, 下标 ave 代表平均值。假 设两种环境条件下测量的单光子计数值的差别为实 际的环境波动,则将系统抑制环境光的能力 D 定 义为

$$D = 1 - \frac{n_{\text{LCL}_{\text{ave}}} - n_{\text{LCD}_{\text{ave}}}}{n_{\text{SCL}_{\text{ave}}} - n_{\text{SCD}_{\text{ave}}}} = 0.86\,. \tag{4}$$

将传统的单光子计数结果作为环境光的实际波动情况,锁相单光子计数技术可以抑制大部分的环 境光干扰。

2)不同调制频率的通道间串扰度的评估。

根据数字锁相检测原理,不同频率调制下的通道 是完全可以区分开的。但实际上存在光子计数器自身 的暗噪声、统计噪声、累加噪声、脉冲堆积效应,以及环境中的其他干扰。对于多频率调制下光源同时工作时 任意两个频率间的串扰,定义通道间的串扰度为

$$C_{\rm R} = \frac{M_{f_{\rm r}f_{\rm m}}}{M_{f_{\rm r}f_{\rm r}}} \times 100\%, \qquad (5)$$

式中: $M_{f_rf_r}$ 和 $M_{f_rf_m}$ 为参考频率和调制频率分别为 f_r 、 f_r 和 f_r 、 f_m 时系统的测量值。在当前激励光 源调制频率保持不变的情况下,记录此时其他各个 参考频率通道的计数值,此值即为该参考频率下通 道的串扰。为了选取合适的频率间隔,进行了3组 实验,通道间的频率间隔分别为50,200,252 Hz,得 到的通道间的串扰如图6所示。可以看出,通道间 调制频率的间隔越大,通道间的串扰越小。考虑到 实际驱动芯片的响应能力,调制频率小于20 kHz 时光源调制输出才能准确响应,因此系统设定调制 频率的间隔为252 Hz。



图 6 不同频率间隔下通道间的串扰度。(a) 50 Hz 频率间隔;(b) 200 Hz 频率间隔;(c) 252 Hz 频率间隔 Fig. 6 Crosstalk ratio between channels at different frequency spaces. (a) Frequency space of 50 Hz; (b) frequency space of 200 Hz; (c) frequency space of 252 Hz

4.3 DOT 图像重建

为了进一步验证成像系统的有效性以及多源探 并行测量的锁相权重计数策略的可靠性,本课题组 设置了一组仿体实验。实验采用自制的墨水固态仿 体作为背景仿体,采用脂肪乳与墨水按比例混合的 液态仿体作为异质体,其光学参数如表 2 所示。固 态仿体由两层组成,如图 7 所示:上层用以仿真大脑 灰质,尺寸为 130 mm×130 mm×20 mm,吸收系 数 $\mu_{\rm sl} = 0.0173$ mm⁻¹,约 化 散 射 系 数 $\mu_{\rm sl} =$ 1.0134 mm⁻¹(750 nm);下层用以仿真大脑头皮和



头骨,尺寸为 130 mm×130 mm×12 mm,吸收系数 $\mu_{s2} = 0.0143$ mm⁻¹,约化散射系数 $\mu_{s2} = 0.84$ mm⁻¹(750 nm)。

表 2 液态仿体的光学参数

Table 2	Optical	parameters	of	liquid	phantom
---------	---------	------------	----	--------	---------

Optical	Background	Con	trast of ta	rget
parameter		1.2	1.5	2.0
μ_{a}/mm^{-1}	0.0173	0.02076	0.02595	0.0346
$\mu_{ m s}/{ m mm^{-1}}$	1.0134	1.0134	1.0134	1.0134



图 7 实验用固态仿体示意图。(a)立体结构;(b)俯视图

Fig. 7 Schematics of solid-state phantom in experiment. (a) Three-dimensional structure; (b) top view

在环境背景保持不变的情况下,按照指定的源 探布配设置好光源和探测器的分布,根据 DOT 重 建基本原理以及光子在深层组织中的传播^[12]过程, 提出了一种分时扫描方式,如图 8 所示。首先在目标体空腔内加入与背景固态仿体光学参数相同的液态仿体,按照 7 次分时激励扫描该设置状态下各探

测通道的采样值。然后将目标体空腔内的液态仿体 换成与背景光学参数对比度分别为 2.0、1.5、1.2 的 目标液态仿体,测量液态仿体更换后各探测通道的 采样值。单次激励积分时间设定为 1000,500, 200 ms,重复以上实验过程。通过 DOT 重建,可以 对光学参数发生变化的目标体位置进行定位。7次 分时激励下 DOT 重建结果如图 9 所示(Δμ。表示的 是吸收系数相对背景的变化量),这表明,采用该系 统提出的频分、时分相结合的激励方式测量可以准 确定位目标体的位置。



Fig. 9 DOT reconstruction under 7-time excitation

5 结 论

本课题组提出并实现了一种基于数字锁相光子 计数技术的三波长多通道脑功能成像系统。该系统 利用 FPGA 全并行的特点实现多周期锁相解调,不 同频率调制下通道间的串扰可忽略,提高了成像系 统的抗干扰能力,而且可根据实际需要采用不同的 源探布配。该成像系统在上述高密度交叠源探布配 下的时间分辨率较单次分时激励有了很大提高。单 通道单位时间下该系统的信噪比可达 50.28 dB。此 外,可以通过改进图像重建算法来提高成像质量,如 可将光学层析成像作为先验知识导引 DOT^[13]。可 以预见,fNIRS-DOT 系统将会广泛应用于神经科学 研究。

参考文献

- Gregg N M, White B R, Zeff B W, et al. Brain specificity of diffuse optical imaging: improvements from superficial signal regression and tomography
 [J]. Frontiers in Neuroenergetics, 2010, 2(14): 1-8.
- [2] Ferrari M, Quaresima V. A brief review on the history of human functional near-infrared spectroscopy (fNIRS) development and fields of application[J]. NeuroImage, 2012, 63(2): 921-935.
- [3] Hoshi Y, Yamada Y. Overview of diffuse optical tomography and its clinical applications [J]. Journal of Biomedical Optics, 2016, 21(9): 091312.
- [4] Chen X S, Wang X F, Su J S, et al. Research status and development of diffuse optical tomography system[J]. Laser & Infrared, 2016, 46(6): 653-658.
 陈兴稣,王雪峰,苏金善,等.扩散光层析成像系统 研究现状及发展[J].激光与红外, 2016, 46(6):
- [5] Zhao H B, Cooper R J. Review of recent progress toward a fiberless, whole-scalp diffuse optical tomography system [J]. Neurophotonics, 2017, 5 (1): 011012.

653-658.

- [6] Hallacoglu B, Trobaugh J W, Bechtel K L, et al. Blood phantom verification of a new compact DOT system [C]. Fort Lauderdale: Optical Society of America, 2016.
- [7] Chitnis D, Cooper R J, Dempsey L, et al. Functional imaging of the human brain using a modular, fibre-less, high-density diffuse optical tomography system [J]. Biomedical Optics Express, 2016, 7(10): 4275-4288.
- [8] Chen W T, Wang X, Wang B Y, et al. Lock-inphoton-counting-based highly-sensitive and largedynamic imaging system for continuous-wave diffuse optical tomography [J]. Biomedical Optics Express, 2016, 7(2): 499-511.
- [9] Xu K X, Gao F, Zhao H J. Biomedical photonics
 [M]. 2nd ed. Beijing: Science Press, 2011: 100-101.
 徐可欣,高峰,赵会娟. 生物医学光子学[M]. 2版.
 北京:科学出版社, 2011: 100-101.
- [10] Masciotti J M, Lasker J M, Hielscher A H. Digital lock-in detection for discriminating multiple modulation frequencies with high accuracy and computational efficiency [J]. IEEE Transactions on Instrumentation and Measurement, 2008, 57 (1): 182-189.
- [11] Gao J Z. Detection of weak signals [M]. 2nd ed. Beijing: Tsinghua University Press, 2011: 155-156.
 高晋占. 微弱信号检测[M]. 2 版. 北京:清华大学 出版社, 2011: 155-156.
- [12] Liu Y, Luo W Q, Wang R D, et al. Sub-diffuse scattering of biological tissues and its application to spectroscopy[J]. Chinese Journal of Lasers, 2017, 44(8): 0807001.
 刘迎,罗雯倩,王汝丹,等. 生物组织的亚扩散散射及其光谱技术的应用[J]. 中国激光, 2017, 44(8): 0807001.
- [13] Ding H, Zhang Y, He J, et al. Optical topography guided semi-three-dimensional diffuse optical tomography for a multi-layer model of occipital cortex: a pilot methodological study[J]. Proceedings of SPIE, 2016, 9690: 96901S.