# 切割超连续谱实现实时、高速全光量化

郭亚<sup>1,2</sup>,李璞<sup>1,2,3,4</sup>\*,郭龑强<sup>1,2</sup>,郭园园<sup>1,2</sup>,郭晓敏<sup>1,2</sup>,刘香莲<sup>1,2</sup>,刘义铭<sup>3,4</sup>,王云才<sup>1,2</sup>

1太原理工大学新型传感器与智能控制教育部重点实验室,山西太原 030024;

²太原理工大学物理与光电工程学院光电工程研究所,山西太原 030024;

<sup>3</sup>保密通信重点实验室,四川 成都 610041;

4中国电子科技集团公司第三十研究所,四川成都 610041

摘要 实验从时域上研究了切割超连续谱实现实时、高速全光量化的方案。利用光滤波器件对不同强度的光采样脉冲产生的超连续谱进行光谱分割,从而实现对光采样脉冲的实时量化。具体来讲,重复频率为10 GHz的光采样脉冲经功率放大后耦合到400 m的高非线性光纤中产生超连续谱,采用3个可调谐的光滤波器对其进行不同波长的光谱切割,实现采样率为10 GSa/s、量化精度为2 bit 的实时全光量化,量化后脉冲时序的消光比可达10 dB 以上。

关键词 信号处理; 全光模数转换; 光采样; 光量化; 超连续谱 中图分类号 TN256 **文献标识码** A

doi: 10.3788/LOP55.100701

# Real-Time and High-Speed All-Optical Quantization by Slicing Supercontinuum Spectrum

Guo Ya<sup>1,2</sup>, Li Pu<sup>1,2,3,4\*</sup>, Guo Yanqiang<sup>1,2</sup>,

Guo Yuanyuan<sup>1,2</sup>, Guo Xiaomin<sup>1,2</sup>, Liu Xianglian<sup>1,2</sup>, Liu Yiming<sup>3,4</sup>, Wang Yuncai<sup>1,2</sup>

<sup>1</sup>Key Laboratory of Advanced Transducers and Intelligent Control System, Ministry of Education,

Taiyuan University of Technology, Taiyuan, Shanxi 030024, China;

<sup>2</sup> Institute of Optoelectronic Engineering, College of Physics and Optoelectronics,

Taiyuan University of Technology, Taiyuan, Shanxi 030024, China;

<sup>3</sup> Science and Technology on Communication Security Laboratory, Chengdu, Sichuan 610041, China;

<sup>4</sup>No. 30 Institute of China Electronic Technology Corporation, Chengdu, Sichuan 610041, China

**Abstract** A real-time and high-speed all-optical quantization scheme by slicing supercontinuum spectrum is studied experimentally in time domain. The optical filters are used to slice the supercontinuum spectrum generated by different intensity optical sampling pulses, so as to realize the real-time quantization of the optical sampling pulses. Optical sampling pulses with the repetition rate of 10 GHz are coupled into a 400-m highly nonlinear fiber after power amplification to generate supercontinuum spectrum, which is sliced by three tunable optical filters at different wavelengths. Real-time all-optical quantization with sampling rate of 10 GSa/s and quantization accuracy of 2 bits is realized based on slicing supercontinuum spectrum, and the extinction ratio among the quantized outputs can reach up to more than 10 dB.

Key words signal processing; all-optical analog-to-digital converter; optical sampling; optical quantization; supercontinuum

**OCIS codes** 070.4560; 320.7140; 070.1170

收稿日期: 2018-03-30; 修回日期: 2018-04-09; 录用日期: 2018-04-25

**基金项目**:国家自然科学基金(61505137,61775158,61505136,61705159,61731014)、国家密码局"十三五"国家密码发展 基金(MMJJ20170127)、山西省自然科学基金(2015021088)、中国博士后科学基金资助项目(2018M630283)

\* E-mail: lipu8603@126.com

# 1 引 言

模数转换器(ADC)可将模拟信号转换成数字 信号,主要包括采样及量化两个核心环节,在光纤通 信、卫星导航、医学成像及电子侦察等领域发挥着至 关重要的作用<sup>[1-2]</sup>。人工智能、雷达系统、宽带通信 等应用都要求 ADC 的采样速率达到十 GSa/s 量级 以上,且相应的精度要求也越来越高<sup>[3]</sup>。

实现模数转换功能主要有两种方法。一种是基 于电子技术的 ADC,简称电子 ADC。受限于"电子 瓶颈",这类 ADC 难以满足高速信号处理的需要。 另一种是基于光子技术的 ADC,简称光学 ADC。 其能克服电子 ADC 在电-光和光-电转换中采样速 率和量化精度不能兼得的难题,基于锁模激光脉冲 的高重复频率、超低抖动,其采样率可达100 GSa/s 甚至更高<sup>[4-5]</sup>。然而,需要指出的是,在大多数光学 ADC 方案中,量化环节仍需利用传统电学量化器 实现。

鉴于此,全光量化器受到国际、国内学者的广泛 关注。例如,Ho 等<sup>[6]</sup>利用光纤中的交叉相位调制 (XPM)效应实现了对采样脉冲的光量化;Konishi 等[7]提出了一种基于超短光脉冲在光纤中的拉曼自 频移(RSFS)效应的光量化方案;Xu 等<sup>[8]</sup>提出了基 于孤子自频移(SSFS)效应和光谱分插滤波的光量 化方案;瑞典 Stigwall 等<sup>[9]</sup>提出了一种基于空间干 涉的移相光量化方案:日本 Osaka 大学的 Ikeda 等<sup>[10]</sup>利用非线性光纤 Sagnac 环来实现光量化的功 能。国内上海交通大学[11]、清华大学[12-13]、电子科 技大学[14]、北京邮电大学[15]等科研机构也对全光 量化进行了先期研究,笔者所在课题组也理论论证 了多种全光量化方案[16-17]。然而,上述光量化方案 中,基于 XPM 效应的光量化方案需要增加光纤长 度和脉冲强度以获得足够的频移量,同时其他的高 阶非线性效应也会影响量化效果[18-19];采用 SSFS 效应的光量化方案,在孤子产生频移的同时限制了 量化精度的进一步提升<sup>[19]</sup>;应用 Sagnac 环干涉仪 实现多位量化要求每比特输出都分别采用干涉仪进 行量化、比较,量化系统较复杂<sup>[19]</sup>。

切割超连续谱(SC)实现全光量化的方案可在 一定程度上克服上述光量化方案的局限性。该量化 方案量化精度主要与滤波器精度和 SC 脉冲谱宽有 关, 对系统的复杂性要求不高。2005年, Oda 等<sup>[20-21]</sup>首次提出基于切割 SC 实现全光量化的方案,并根据实验获得超连续谱,离线证明了采样率为 25 MSa/s 光量化的可行性。北京邮电大学 Kang 等<sup>[22-23]</sup>理论论证了基于新型波导材料产生 SC 的全 光量化优化方案。

本文从时域角度实验研究基于切割 SC 实现全 光量化的方案。以重复频率为 10 GHz 的光采样脉 冲为熵源,将其功率放大后输入到 400 m 的高非线 性光纤(HNLF)中产生 SC。采用 3 个可调谐光滤 波器对具有宽谱特性的 SC 进行不同波长的光谱切 割、脉冲分离,在时域中实现了采样率为10 GSa/s、 量化精度为 2 bit 的在线、实时全光量化,且量化后 的脉冲时序消光比可达 10 dB 以上。在实验中,量 化后输出的脉冲时序和原始采样脉冲时序实现了很 好的同步,通过数字示波器可实时在线监测。对量 化后的输出时序进行编码,有脉冲输出为"1",无脉 冲输出为"0",实现了光域内的实时编码。

### 2 实验装置及量化原理

基于切割 SC 实现实时、高速全光量化的实验系统如图 1 所示,该系统主要分为两部分:光采样和光量化。以锁模脉冲激光器(MLL, Pritel, UOC-05-14G-E)输出的锁模光脉冲作为采样光脉冲,微波信号源输出的正弦波信号作为被采样的射频(RF)信号。锁模光脉冲和正弦波信号分别经电光调制器(EOM, Photline, MXAN-LN-10)的"IN"和"RF"端口输入电光调制器。通过控制 EOM 的偏置电压即可实现采样脉冲信号对正弦 RF 信号的高质量采样。

将采样脉冲经功率放大后注入到 HNLF 中传输,其时域和频域演化不仅受自相位调制(SPM)、 交叉相位调制(XPM)、四波混频(FWM)和受激拉 曼散射(SRS)等诸多非线性效应的影响,还受光纤 色散性质的影响。非线性和色散之间的相互作用引 起的调制不稳定性效应(MI)<sup>[24-25]</sup>会导致光脉冲频 谱展宽产生 SC。选择合适的滤波中心与滤波带宽 对产生的 SC 进行滤波,同时,滤波输出的 SC 光脉 冲时序经光电探测器(PD,U2T,XPDV2120RA)光 电转换后接入数字示波器(OSC, Lecroy, LabMaster10-36Zi)进行实时同步监测。通过滤波 后的时序判断入射采样脉冲的光强,实现对采样脉 冲的精准量化。



图 1 切割 SC 实现实时、高速全光量化实验装置图

Fig. 1 Experimental setup of real-time and high-speed all-optical quantization by slicing SC

在实验中,为实现 2-bit 精度的量化,选用 3 个 光带通滤波器(BPF,Yenista XTM-50)对产生的 SC 进行波长分割。具体来讲,通过不同的滤波输出监 测量化后的输出脉冲数目,根据原始采样脉冲数目 与量化后输出的脉冲数目关系来判定最后的量化 效果。

此外,在实施本量化方案的过程中,将采样脉冲 1%端口输出的脉冲信号作为 SC 量化的参考信号, 通过可调光延时线(TODL)来实现对原始采样脉冲 序列与量化后输出脉冲序列的同步,并通过示波器 实时监测。

### 3 实验结果

#### 3.1 光采样脉冲序列

在实验中,MLL 输出重复频率为 10 GHz,半峰 全宽(FWHM)为 3 ps,中心波长为 1556.2 nm,时延抖 动小于 50 fs,对频率为 500 MHz 的正弦 RF 波进行 电光调制采样,结果如图 2 所示。图 2(a)为 MLL 输 出的激光脉冲信号的时序;图 2(b)为经电光调制后 得到的采样脉冲序列的时序。其中,蓝色虚线对应采 样脉冲序列的幅度包络。如图 2(b)所示,光采样脉 冲序列的幅度包络与模拟 RF 完全一致,说明本实验 方案可以高质量地对正弦信号进行光学采样。

#### 3.2 超连续光谱的产生

超连续光谱指一束强度极大的超短光脉冲通过 非线性材料后出射,出射光谱中产生许多新的频率成 分,使得光谱宽度远远大于人射光谱宽度,一般可达 几百纳米甚至上千纳米<sup>[24-25]</sup>。图 3 为不同功率采样 脉冲通过 400 m 的 HNLF(非线性系数: 10 W<sup>-1</sup>•km<sup>-1</sup>;零色散波长:1550 nm)传输后产生的 SC。随着采样脉冲峰值功率的增加,产生的 SC 也会 得到不同程度的展宽。频谱展宽因子的表达式为



图 2 正弦波实时光采样结果。

(a) 锁模激光脉冲时序;(b) 光采样脉冲时序

Fig. 2 Real-time optical sampling results of the sinusoidal wave. (a) Temporal waveform of the mode-locked laser pulses; (b) temporal waveform of the optical sampling pulses

$$\phi_{\rm max} = \gamma P_0 L_{\rm eff} , \qquad (1)$$

式中:γ 为光纤的非线性系数;P。为脉冲的峰值功 率;L<sub>eff</sub>为光纤的有效长度。因此,SC 光谱宽度取决 于输入到 HNLF 中的采样脉冲峰值功率,从而决定 了波分器件可利用的输出通道数目。

利用光谱分析仪(AQ6370C,YOKOGAWA, OSA)获得超连续光谱,如图 3 所示,随着采样脉冲 峰值功率的增加,产生的 SC 不断地展宽:当抽运脉 冲的平均功率小于 50 mW 时,光谱展宽较小;当抽 运脉冲的平均功率大于 50 mW 时,产生的 SC 会发 生明显展宽。在本量化实验中,输入 400 m 的 HNLF 之前的采样脉冲峰值功率为 1.7 W(对应平 均功率为 50 mW)。



图 3 输入平均功率为 10~190 mW 时产生的 SC 光谱 Fig. 3 SC spectrum generated in experiments with the input average power ranging from 10 mW to 190 mW

#### 3.3 对采样脉冲的量化及编码

量化原理如图 4 所示。绿色曲线为实验获得的 采样脉冲信号,蓝色虚线( #1、#2、#3)为 2-bit 量 化的 3 个判决阈值。在本量化方案中,2-bit 量化就 是按照其量化阈值将采样脉冲的幅值( 如图 4 绿色 曲线所示) 划分为该阈值区间对应的 2 位二进制 01 码, 如图 4 中所示,从下到上依次对其进行二进制编 码 00、01、10 和 11。





随着采样脉冲功率的增大,采样脉冲在 HNLF 中传输产生的 SC 发生非线性展宽,因此,合理选择 滤波器的滤波中心及滤波宽度对量化精度十分必 要。前期实验发现,滤波器应满足三个条件:1)滤 波范围。各滤波器的滤波中心应同时处于反斯托克 斯波或斯托克斯波的一侧;2)滤波中心。各滤波器 滤波中心的选取主要取决于量化精度,可通过监测 滤波后的脉冲时序来确定;3)滤波宽度。各滤波器 的滤波宽度主要取决于后端光电探测器的响应。

本实验中,综合以上条件,3个滤波器的滤波中 心及滤波宽度分别设置在 BPF<sub>1</sub>(1544 nm,1 nm)、 BPF<sub>2</sub>(1537 nm,1 nm)及 BPF<sub>3</sub>(1529 nm,1.5 nm) 时可以实现较好的量化效果。图 5 所示为 50 mW 入射抽运功率条件下产生的 SC 及其对应的 3 通道 滤波光谱。



图 5 50 mW 抽运切率条件下产生的 SC 及 其对应的 3 通道滤波光谱

Fig. 5 Supercontinuum generated by 50 mW pump power and its corresponding 3-channel filtering spectrum

基于切割 SC 实现 2-bit 全光量化的实验结果 如图 6 所示。绿色脉冲代表原始采样脉冲时序;红 色脉冲代表经带通滤波器滤波、量化后的输出脉冲 时序。从图 6(a)、(b)和(c)中对应的脉冲个数可 知,3 个判决阈值(#1、#2、#3)严格地将原始采样 脉冲序列的幅度从上到下量化为等幅的4部分。量 化前、后脉冲的时序对比结果显示,采样脉冲与量化 后输出脉冲之间具有较好的同步性。

以Threshold(#2)为例,由图 6 中的"sampled pulse"可知,每个正弦周期内有 20 个采样脉冲。实验中产生的 SC 脉冲时序通过 BPF<sub>2</sub> 进行滤波量化



图 6 滤波后输出的脉冲时序。(a) BPF<sub>1</sub>;(b) BPF<sub>2</sub>;(c) BPF<sub>3</sub> Fig. 6 Output pulses time-sequence after filtered by optical filter. (a) BPF<sub>1</sub>; (b) BPF<sub>2</sub>; (c) BPF<sub>3</sub>

后,只有每个正弦周期内的 10 个高幅值采样脉冲时 序可通过 BPF<sub>2</sub> 的滤波通道(即为原始采样脉冲总 数的 2/4,如图 6(b)中的"quantized outputs"所示)。 类似地,BPF<sub>1</sub> 滤波后的时序结果如图 6(c)所示,恰 有原始采样脉冲数的 3/4(15 个脉冲)能通过 BPF<sub>1</sub> 的滤波通道;BPF<sub>3</sub> 滤波后的时序结果如图 6(a)所 示,恰有原始采样脉冲数的 1/4(5 个脉冲)能通过 BPF<sub>3</sub> 的滤波通道。

## 4 结 论

受限于实验室现有的滤波条件,本实验仅实现 了 2-bit 的量化精度。但是,从本量化方案的原理可 以看出,产生的 SC 光谱越宽、滤波器件的调谐范围 越大,则能实现的量化位数越高。区别于以往的频 域离线分析方案,本文提出的实时在线编码方案有 以下不同。1)量化方法不同。Oda 等<sup>[20-21]</sup>的量化 方案是对光谱功率的量化,本文是对采样脉冲幅值 的量化;2)量化过程及效果不同。Oda 等<sup>[20-21]</sup>的量 化方案是针对光谱功率采集的离线后处理,本文是 对采样脉冲幅值的实时在线分析;3)量化速率也获 得进一步提升。

由图 3 所示的 SC 光谱可知,当采样脉冲序列 进入 HNLF 前的平均功率为 190 mW(对应的峰值 功率为 6.3 W)时,产生的 SC 光谱宽度已达 150 nm (1470~1620 nm,20 dB 带宽)。实验中,以 3 个可 调谐光滤波器作为量化阈值判决器,对产生的 SC 进行不同波长分割、脉冲分离,无需电信号处理的引 入即可实现采样率达 10 Sa/s、量化精度为 2-bit 的 全光量化,且量化后的脉冲时序消光比可达 10 dB 以上。该方法可直接根据量化后输出脉冲的有、无, 编码为"1"、"0",无需额外的阈值判决器和编码器即 可完成实时量化、编码。需要指出的是,注意到皮秒 光采样脉冲抽运 HNLF 产生的 SC 光谱宽度可达几 百纳米,因此,若采用更高性能的滤波器件,本方案 有望实现量化精度的进一步提高。

#### 参考文献

- Maruta A, Oda S I. Optical signal processing based on all-optical analog-to-digital conversion [J]. Optics and Photonics News, 2008, 19(4): 30-35.
- [2] Walden R H. Analog-to-digital converter survey and analysis [J]. IEEE Journal on Selected Areas in Communications, 1999, 17(4): 539-550.
- [3] Nishitani T, Konishi T, Itoh K. Optical coding scheme using optical interconnection for high

sampling rate and high resolution photonic analog-todigital conversion [J]. Optics Express, 2007, 15 (24): 15812-15817.

- [4] Ng W, Stephens R, Persechini D, et al. Ultra-low jitter modelocking of Er-fibre laser at 10 GHz and its application in photonic sampling for analogue-todigital conversion[J]. Electronics Letters, 2001, 37 (2): 113-115.
- [5] Bhushan A S, Coppinger F, Jalali B, et al. 150 Gsample/s wavelength division sampler with time-stretched output[J]. Electronics Letters, 1998, 34(5): 474-475.
- [6] Ho P P, Wang Q Z, Chen J, et al. Ultrafast optical pulse digitization with unary spectrally encoded crossphase modulation [J]. Applied Optics, 1997, 36 (15): 3425-3429.
- Konishi T, Tanimura K, Asano K, et al. All-optical analog-to-digital converter by use of self-frequency shifting in fiber and a pulse-shaping technique [J]. Journal of the Optical Society of America B, 2002, 19 (11): 2817-2823.
- [8] Xu C, Liu X. Photonic analog-to-digital converter using soliton self-frequency shift and interleaving spectral filters [J]. Optics Letters, 2003, 28(12): 986-988.
- [9] Stigwall J, Galt S. Interferometric analog-to-digital conversion scheme [J]. IEEE Photonics Technology Letters, 2005, 17(2): 468-470.
- [10] Ikeda K, Abdul J, Namiki S, et al. Optical quantizing and coding for ultrafast A/D conversion using nonlinear fiber-optic switches based on Sagnac interferometer[J]. Optics Express, 2005, 13(11): 4296-4302.
- [11] Shen R G, Li B Z, Ruan L Z, et al. Integrated optic Mach-Zehnder analog-to-digital converter [J]. Acta Optica Sinica, 1992, 12(7): 652-656.
  沈荣桂,李宝贞,阮丽真,等.集成光学 Mach-Zehnder 型模数转换器[J].光学学报, 1992, 12(7): 652-656.
- [12] Wang Y, Zhang H M, Wu Q W, et al. Improvement of photonic ADC based on phase-shifted optical quantization by using additional modulators
  [J]. IEEE Photonics Technology Letters, 2012, 24 (7): 566-568.
- [13] Wu Q W, Zhang H M, Peng Y, et al. 40 GS/s Optical analog-to-digital conversion system and its improvement[J]. Optics Express, 2009, 17(11): 9252-9257.

- [14] Zhang Z Y, Li H P, Zhang S J, et al. Analog-todigital converters using photonic technology [J]. Chinese Science Bulletin, 2014, 59(22): 2666-2671.
- [15] Kang Z, Yuan J H, Zhang X T, et al. On-chip integratable all-optical quantizer using strong crossphase modulation in a silicon-organic hybrid slot waveguide[J]. Scientific Reports, 2016, 6: 19528.
- [16] Li P, Yi X G, Liu X L, et al. All-optical analog comparator[J]. Scientific Reports, 2016, 6: 31903.
- [17] Li P, Sang L X, Zhao D L, et al. All-optical comparator with a step-like transfer function [J]. Journal of Lightwave Technology, 2017, 35 (23): 5034-5040.
- [18] Wu X L, Li H P, Liao J K, et al. Analysis of quantization techniques in all-optical analog-to-digital conversion [J]. Laser & Infrared, 2009, 39(10): 1034-1039.
  吴显理,李和平,廖进昆,等.全光模数转换中的量 化技术分析 [J]. 激光与红外, 2009, 39(10): 1034-1039.
- [19] Zhang T H, Qiu Q, Su J, et al. Optical analog-to-digital conversion technology and its recent progress
  [J]. Laser & Optoelectronics Progress, 2016, 53 (12): 120003.
  张天航,邱琪,苏君,等. 光模数转换技术及其研究 进展[J]. 激光与光电子学进展, 2016, 53 (12): 120003.
- [20] Oda S, Maruta A. A novel quantization scheme by slicing supercontinuum spectrum for all-optical

analog-to-digital conversion [J]. IEEE Photonics Technology Letters, 2005, 17(2): 465-467.

- [21] Oda S, Maruta A. Two-bit all-optical analog-todigital conversion by filtering broadened and split spectrum induced by soliton effect or self-phase modulation in fiber [J]. IEEE Journal of Selected Topics in Quantum Electronics, 2006, 12(2): 307-314.
- [22] Kang S, Yuan J H, Kang Z, et al. All-optical quantization scheme by slicing the supercontinuum in a chalcogenide horizontal slot waveguide[J]. Journal of Optics, 2015, 17(8): 085502.
- Zhang Y L, Mei C, Zhang X T, et al. All-optical quantization by slicing supercontinuum in a Ge<sub>11.5</sub> As<sub>24</sub> Se<sub>64.5</sub> rib waveguide[J]. Proceedings of SPIE, 2016, 10019: 100191A.
- [24] Liu C. Optical fiber based long-pulse pumped supercontinuum laser source and its stability research
  [D]. Beijing: Beijing Jiaotong University, 2012: 12-45.

刘楚. 长脉冲泵浦光纤超连续谱光源及其稳定性研 究[D]. 北京:北京交通大学, 2012: 12-45.

 [25] Agrawal G P. Nonlinear fiber optics [M]. Jia D F, Ge C F, Wang Z Y, et al., Transl. 5<sup>th</sup> ed. Beijing: Publishing House of Electronics Industry, 2014: 388-394.

> 阿戈沃.非线性光纤光学[M].贾东方,葛春风,王
> 肇颖,等,译.5版.北京:电子工业出版社,2014: 388-394.