激光与光电子学进展

直接探测光纤通信系统场信号恢复技术综述

孙梦凡¹,蔡元成^{1,2*},朱敏^{1,2**},张丽瑶¹,梁胜¹,雷明政²,张教^{1,2},华炳昌²,田亮²,邹昱聪²,李爱杰² ¹东南大学移动通信国家重点实验室,江苏南京 210096; ²网络通信与安全紫金山实验室,江苏南京 211111

摘要 直接探测光纤通信系统凭借其结构简单、成本低廉的优势成为未来短距光通信的主要方案,而场信号恢复(FSR)技术是进一步提升直接探测系统容量的关键技术。介绍了直接探测光纤通信系统中斯托克斯矢量接收机、载波辅助差分检测接收机和Kramers-Kronig(KK)接收机的系统结构、工作原理及主要研究进展,并对比了三种FSR技术各自的优缺点。结果表明,相比其他两种技术,KK接收机技术有明显优势。最后,明确了KK接收机在未来直接探测光纤通信系统中的重要地位,并分析了KK接收机当前面临的关键技术挑战和解决方案。
 关键词 光通信;直接探测;场信号恢复;接收机
 中图分类号 TN929.11 文献标志码 A DOI: 10.3788/LOP202259.1100002

Survey of Field-Signal Recovery Technique in Direct-Detection Optical Fiber Communication System

Sun Mengfan¹, Cai Yuancheng^{1,2*}, Zhu Min^{1,2**}, Zhang Liyao¹, Liang Sheng¹, Lei Mingzheng², Zhang Jiao^{1,2}, Hua Bingchang², Tian Liang², Zou Yucong², Li Aijie²

¹National Mobile Communications Research Laboratory, Southeast University, Nanjing 210096, Jiangsu, China; ²Purple Mountain Laboratories, Nanjing 211111, Jiangsu, China

Abstract The direct-detection optical fiber communication system has become the main solution for the future short-reach optical transmission links due to its simple structure and low cost. The field-signal recovery (FSR) technique is a critical technique to improve the capacity of the direct-detection system. This paper introduces a system structure, working principle and main research progress of Stokes vector receiver, carrier-assisted differential detection receiver and Kramers-Kronig (KK) receiver in direct detection optical fiber communication systems. The advantages and disadvantages of three commonly used FSR techniques are compared. The results show that compared with the other two techniques, and the KK receiver technology has obvious advantages. Finally, the important position of KK receiver in the future direct-detection optical fiber communication systems is clarified. Meanwhile, the key technical challenges faced by KK receiver are analyzed and the solutions for reference are given ultimately. **Key words** optical communications; direct-detection; field-signal recovery; receiver

1 引 言

凭借光纤在带宽和时延上的优势,光纤通信系

统已被大量用于骨干网、城域网及接入网的数据传输和通信中。随着各种先进技术如大数据、云计算、流媒体和5G技术的不断涌现,即使在城域网和

收稿日期: 2021-06-07; 修回日期: 2021-07-08; 录用日期: 2021-07-13 基金项目: 江苏省重点研发计划(2020012)、江苏省科技成果转化专项(2019026) 通信作者: *caiyuancheng@pmlabs.com.cn; **minzhu@seu.edu.cn 接入网中,光纤通信系统也需提供每波长高达百吉 比特每秒的通信容量,以满足新兴宽带应用不断增 长的流量需求¹¹。与用于骨干网传输的长距光纤通 信系统不同,短距光纤通信系统主要在80 km内为 数据中心、城域网和接入网等应用场景提供高速大 容量覆盖通信服务,对系统收发器件的成本和功耗 更敏感。因此,如何利用更简单的结构和更低的成 本使光纤通信系统具有更高的频谱效率以及更大 的系统容量具有重要意义。

光纤通信系统通常分为相干检测系统和直接 探测系统两类。相干检测系统支持同相正交(IQ) 矢量调制方式,能提供高频谱效率,目相干增益能 够提供较高的接收机灵敏度,但相干接收机需要额 外的光本地振荡器,且复杂的接收机结构和数字信 号处理(DSP)算法导致系统的成本高昂,严重限制 了相干检测技术在光纤通信系统中的应用。相比 相干检测系统,直接探测系统无需光本地振荡器, 在节省激光器成本的同时避免了收发激光器之间 复杂的波长校准操作。此外,直接探测系统对相位 噪声不敏感,在接收端无需载波相位恢复算法[2],且 能释放发送端对激光器线宽的严格要求。但传统 直接探测系统主要基于强度调制直接探测技术,仅 支持一维幅度信号的调制和探测,系统容量受频谱 效率的限制,且光电探测器(PD)的平方律探测操作 会丢失信号的相位信息,导致接收机无法实现矢量 场信号的探测和恢复。

为改善直接探测系统的频谱效率,满足当前光 纤通信系统日益增长的容量需求,采用基于幅度和 相位的二维矢量调制是一个行之有效的办法,如同 样采用四电平调制格式时,16进制正交幅度调制 (16QAM)可实现的系统容量是4电平脉冲幅度调 制(PAM4)的2倍,原因是16QAM在调制信息时结 合了幅度调制和相位调制,将一维幅度调制扩展到 了二维矢量调制。为了解决相位信息丢失的问题, 人们提出了多种技术方案^[3-7],为直接探测系统提供 了矢量场信号的恢复能力。其中,最具代表性的方 案有斯托克斯矢量(SV)接收机^[3]、载波辅助差分检 测(CADD)接收机^[4]、Kramers-Kronig(KK)接收 机^[5]。本文分别介绍了这三种场信号恢复技术的系 统结构和工作原理,并综合讨论了三种方案在系统 成本、频谱效率和DSP复杂度等方面的优缺点。

2 三种不同的场信号恢复技术

2.1 斯托克斯矢量接收机

借助与场信号强度相关的斯托克斯参量,SV 直接探测(SV-DD)系统可以恢复任意场信号,且频 谱效率近似于单偏振相干检测系统^[8]。图1为一个 典型 SV-DD 系统的结构示意图,主要由光发射机、 光纤信道、SV接收机三部分组成¹⁹。在光发射机 中,两个正交偏振态上分别携带了基于IQ调制的矢 量信号(x偏振态, $E_x = S$)和无调制信息的空余光 载波(y偏振态, $E_y = C$),IQ调制器将原始信号分为 两路正交信号I(t)和Q(t),光载波的中心频率为 f_{co} 。 两路光波由偏振合束器(PBC)耦合后经掺铒光纤 放大器(EDFA)放大并送入光纤进行传输。在接收 端,利用SV接收机完成矢量场信号的恢复。SV接 收机包括1个偏振分束器(PBS)、1个90°光混频器 和3个平衡光电探测器(BPD)。接收的光信号先经 过1个PBS分成x和y两个正交的偏振态,然后通过 BPD 1 探测得到斯托克斯参量 \hat{S}_1 ,通过 90° 光混频 器再分别经过 BPD 2 和 BPD 3 探测得到斯托克斯 参量 \hat{S}_2 和 \hat{S}_3_0 。



受光纤偏振模色散的影响,发射端偏振复用信 号经过光纤传输后,接收端信号的偏振态会发生旋

图 1 SV-DD系统的原理图 Fig. 1 Schematic diagram of the SV-DD system

研究论文

第 59 卷 第 11 期/2022 年 6 月/激光与光电子学进展

转^[10-11]。假设*M*_R为系统的偏振旋转矩阵,则基于斯 托克斯参量的偏振旋转模型可表示为

$$\begin{bmatrix} \hat{S}_1\\ \hat{S}_2\\ \hat{S}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \left| \hat{E}_x \right|^2 - \left| \hat{E}_y \right|^2\\ 2\operatorname{Re}\left(\hat{E}_x \hat{E}_y^* \right)\\ 2\operatorname{Im}\left(\hat{E}_x \hat{E}_y^* \right) \end{bmatrix} = \boldsymbol{M}_{\mathsf{R}} \begin{bmatrix} \boldsymbol{S}_1\\ \boldsymbol{S}_2\\ \boldsymbol{S}_3 \end{bmatrix}, \quad (1)$$

式中, S_1 、 S_2 、 S_3 和 \hat{S}_1 、 \hat{S}_2 、 \hat{S}_3 分别为偏振旋转前和偏 振旋转后接收端获取的斯托克斯参量, \hat{E}_x 和 \hat{E}_y 为偏 振旋转后接收端通过PBS得到的两个偏振正交的 场信号,上标*表示取共轭,Re()和Im()分别为取复 数实部和虚部的函数。基于偏振旋转后斯托克斯 参量恢复的偏振旋转前信号可表示为

$$\begin{bmatrix} S_1 \\ S_2 \\ S_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} |E_x|^2 - |C|^2 \\ \operatorname{Re}(E_x C^*) \\ \operatorname{Im}(E_x C^*) \end{bmatrix} = \boldsymbol{M}_{\mathrm{R}}^{-1} \begin{bmatrix} \hat{S}_1 \\ \hat{S}_2 \\ \hat{S}_3 \end{bmatrix}, \quad (2)$$

式中, $M_{\rm R}$ 可通过三组正交的训练序列估计^[12]。获得 三个独立的斯托克斯参量后,联合 S_2 和 S_3 可恢复 E_xC^* 场信号,进而恢复目标矢量场信号 E_x 。

2014年,Li等^[3]提出了基于载波与高阶调制格 式的偏振复用SV-DD传输系统,引起了人们的广泛 关注。表1为SV-DD系统已有的主要研究成果。 其中,2017年,Hoang等^[13]提出了一种基于斯托克 斯空间的三维调制方案,并基于16QAM-PAM2信 号以280 Gbit/s的速率完成了320 km的光纤传输。 为了进一步提高系统的传输带宽和速率,2019年, Ji等^[14]提出了一种高维SV-DD接收机,可在少模光 纤传输系统中实现模式解耦合,避免了传统耦合模 式恢复对相干检测条件的依赖。2019年,Che等^[15] 在直接探测系统中基于斯托克斯和琼斯空间进行 联合偏振恢复,实现了与相干接收机相同的偏振模 色散容忍度。

表1 基于SV接收机的直接探测系统主要研究成果

Table 1 Main research results of direct-detection system based on SV receiver

Year	Research institute	Research result	Reference
2014	University of Melbourne, Australia	propose the SV-DD system based on carrier and signal polarization multiplexing	Ref. [3]
2014	McGill University, Canada	propose a polarization multiplexed SV-DD based on PAM-4	Ref. [16]
2016	McGill University, Canada realize the SV-DD system equalization enhanced phase noise via numerical simulation		Ref. [17]
2017	Beijing University of Science and Technology, China	analyze the performance of three optical polarization multiplexing methods	Ref. [12]
2017	McGill University, Canada	propose a three-dimensional modulation scheme in Stokes space	Ref. [13]
2018	University of Melbourne, Australia	propose the Stokes-space field receiver for multiple spatial modes	Ref. [18]
2019	University of Melbourne, Australia	propose high-dimensional SV-DD receiver over few-mode fibers	Ref. [14]
2019	Nokia Bell Labs, United States	realize the establishment of joint polarization recovery based on Stokes space and Jones space	Ref. [15]
2020	University of Tokyo, Japan	propose single-ended photodetectors to reduce the size and cost of SV receiver	Ref. [19]
2020	Jinan University, China	propose a Stokes-space multiplexing system based on spectrum	Ref. [20]

2.2 载波辅助差分检测接收机

CADD 接收机是直接探测系统实现场信号恢 复的系统,其结构如图 2(a)所示^[21]。在发送端,激 光器产生的连续光波分成两路,一路通过工作在空 间的 IQ 调制器调制矢量场信号,记为*S*(*t*);另一路 作为空余光载波不调制任何信息,记为*C*。通过调 整偏振控制器(PC)使信号*S*(*t*)和载波*C*处在同一 偏振方向,将两者耦合后通过标准单模光纤 (SSMF)进行传输。在接收端,采用CADD接收机 完成复数值双边带信号的探测与解调。首先,将接 收信号分为两路,一路直接送给90°光混频器;另一 路经光延迟器(ODL)延迟时间 r 后拆分为两部分, 一部分信号经 PD 得到

$$R_{1} = |C + S(t - \tau)|^{2} = |C|^{2} + |S(t - \tau)|^{2} + C[S(t - \tau) + S^{*}(t - \tau)], \qquad (3)$$

另一部分信号被送入 90° 光混频器, 两路光信号 $C + S(t) 和 C + S(t - \tau)$ 经过 90° 光混频器和 2个



图 2 基于 CADD 接收机的直接探测光纤通信系统图。(a)系统结构图;(b) DSP 中的 SSBI迭代消除算法 Fig. 2 Diagram of direct-detection optical fiber communication system based on CADD receiver. (a) System structure diagram; (b) iterative elimination algorithm of SSBI in DSP

BPD后分别得到光电流 I1和 I2, 可表示为

$$I_1 = 4 \operatorname{Re}\left\{ \left[C + S(t - \tau) \right]^* \cdot \left[C + S(t) \right] \right\}, \quad (4)$$

$$I_2 = 4 \operatorname{Im} \left\{ \left[C + S(t - \tau) \right]^* \cdot \left[C + S(t) \right] \right\}_{\circ} \quad (5)$$

根据 I_1 和 I_2 重构的复数信号 R_2 可表示为

$$R_{2} = (I_{1} + jI_{2})/4 = |C|^{2} + C[S(t) + S^{*}(t - \tau)] + S(t)S^{*}(t - \tau),$$
(6)

用R₂减去R₁,以消除直流分量,得到

 $R = R_2 - R_1 = C[S(t) - S(t - \tau)] + S_2, (7)$ 式中, $S_2 = S(t)S^*(t - \tau) - |S(t - \tau)|^2$ 为信号与 信号间的拍频干扰(SSBI),会引起信号失真及误 码。图 2(b)为一种适用于正交频分复用(OFDM) 多载波的SSBI迭代消除算法,可通过多次迭代逼 近并消除 S_2 。首先,对携带SSBI的失真信号在频 域进行符号判决;然后,基于判决结果在时域重建 SSBI;最后,在频域用原始失真信号减去重建的 SSBI项,达到抑制SSBI的目的。为了实现更好的 SSBI消除效果,需要进行多次迭代,实验结果表明, 一般需要4次迭代信号误差才能收敛^[4]。

对式(7)进行傅里叶变换,得到目标信号的频 域表达式为

 $S(f) = \left[1 - \exp(j2\pi f\tau)\right]^{-1} \mathcal{F}\left[\left(R - S_2\right)/C\right], (8)$ 式中, *F*为快速傅里叶变换(FFT)。令*H*(*f*) = 1 - exp(j2\pi f\tau)为CADD接收机的传输函数,由于 其在零频处存在零点,导致恢复的*S*(*f*)在零频附 近出现严重失真。为了提高信号恢复的准确度,需 在零频附近设置一定的保护间隔(约为信号带宽的 10%)^[4],如图 2(a)的插图所示。值得注意的是,对 于符号在频域加载的多载波调制格式(如 OFDM), 式(8)可直接恢复目标符号信息;而对于符号在时 域加载的单载波方式,还需经快速傅里叶反变换 (IFFT)转换到时域才能完成目标符号的解调。

CADD直接探测光纤通信系统方案最早由 Shieh等^[4]提出,可实现基于复数值双边带场信号的 恢复和解调。为了降低该方案所需的高载波信号 功率比(CSPR),2020年,Ji等^[22]提出了双边带信号 的交错子载波加载方案;Zhu等^[23]提出并讨论了非 对称 CADD(C-CADD)接收机和对称 CADD(A-CADD)接收机的性能,并得出 A-CADD 比 C-CADD 接收机灵敏度更高的结论;Wang等^[24]研究 了 C-CADD 和 A-CADD 接收机的延迟偏差容限, 得到 C-CADD 接收机比 A-CADD 具有更好延迟偏 差容限的结论。

2.3 Kramers-Kronig接收机

基于 KK 接收机的直接探测光纤通信系统结构 如图 3 所示。在发送端,I(t)和Q(t)为一组希尔伯特 变换信号对,即 $Q(t) = X_{Hilbert}[I(t)]$ 。将I(t)和Q(t)分 别作为双驱动马赫-曾德尔调制器(DDMZM)上下 臂的驱动信号。为了产生图 3(a)中插图 i 所示的带 载波光单边带信号,在正交点设置 DDMZM 的直流 偏置,即上下臂的直流偏置差 $V_{b2} - V_{b1} = V_{pi}/2$ 。其 中, V_{pi} 为 DDMZM 的半波电压参数。在接收端,采 用 1 个单端 PD 对接收到的光单边带信号进行光电 探测,然后将信号经模数转换器(ADC)转换到数字



图 3 基于 KK 接收机的直接探测光纤通信系统图。(a)系统结构;(b) DSP 中 KK 算法的流程图 Fig. 3 Diagram of direct-detection optical fiber communication system based on KK receiver. (a) System structure; (b) flow chart of KK algorithm in DSP

域进行后续DSP处理。鉴于PD的平方律特性,探测后的信号会丢失矢量场的相位信息。常规解调 方案可以从载波与信号的拍频项中提取目标信号, 一方面,在平方律作用下信号与信号拍频同时会产 生SSBI,如果发送端没有预留充足的频域保护间 隔,SSBI频谱会与目标信号重叠,从而引起严重的 信号失真,如图3(a)的插图ii;另一方面,相位缺失 导致无法重建光纤传输中的矢量场信号,阻碍了接 收端DSP对光纤引起的色散和非线性等失真的有 效补偿。KK接收机可以解决上述难题,既能基于 PD探测的幅度信息重建整个单边带矢量场信号, 也能在理论上完美消除SSBI的影响,从而实现高 频谱效率和高接收机灵敏度。

KK算法的流程如图 3(b)所示,主要包括幅度 恢复和相位恢复两个分支。其核心原理是最小相 位条件下,基于希尔伯特变换通过信号的幅度信息 恢复丢失的相位信息,从而重建完整的单边带矢量 场信号。假设一个单边带信号为

$$b(t) = E_0 + s(t) \exp(j2\pi Bt), \qquad (9)$$

式中, E_0 为载波的幅度,s(t)为一个半带宽为B的基 带信号, $s(t)\exp(j2\pi Bt)$ 为一个负频率为0的单边带 信号。当 $|E_0| > |s(t)|$ 时,式(9)也被称为最小相位 条件,此时,b(t)为最小相位信号。默认PD的响应 度为1,经过平方率探测后信号可表示为

$$I(t) = \left| b(t) \right|^2_{\circ} \tag{10}$$

最小相位信号 b(t)的幅度可通过对 I(t)开方获得,然后,利用 KK 算法通过希尔伯特变换从获得的

幅度信息恢复最小相位信号丢失的相位信息,并进 一步重建完整的矢量场信号。该过程可完美避免 调制信号s(t)产生的SSBI对系统性能的影响。KK 算法的过程可表示为

$$\varphi_{\rm E}(t) = \frac{1}{2\pi} {\rm P.V} \int_{-\infty}^{+\infty} {\rm d}t' \frac{\ln\left[I(t')\right]}{t-t'},\qquad(11)$$

$$s_{\rm r}(t) = \left\{ \sqrt{I(t)} \exp\left[j\varphi_{\rm E}(t) \right] - E_{\rm o} \right\} \exp\left(- j2\pi Bt \right),$$
(12)

式中,P.V 为柯西主值积分, $\varphi_{\rm E}(t)$ 为恢复的相位信息, $\sqrt{I(t)} \exp[j\varphi_{\rm E}(t)]$ 为重建的单边带矢量场信号, E_0 为单边带矢量场信号的均值。基于重建的矢量场信号,可高效地进行电域线性和非线性失真的补偿,通过移除直流并反向移频即可恢复目标基带信号 $s_{\rm r}(t)$ 。

1966年,Voelcker^[25]提出了利用KK算法(单边 带信号实部与虚部之间的转化关系)恢复单边带矢 量场信号的理论,在基于包络检波方式的无线通信 系统中,通过KK算法在模拟域实现了单边带矢量 场信号的恢复。2016年,Mecozzi等^[5]将KK算法从 传统无线通信系统推广到光纤通信领域,在数字域 实现了单边带调制直接探测光纤通信系统矢量场 信号的恢复。之后,人们结合实际需求对KK接收 机进行不断改进和补充,主要研究成果如表2所示。 其中,2017年,Hoang等^[26]将KK算法用于SV接收 机,实现了单波长400 Gbit/s速率的80 km 传输。 2018年,Chen等^[27]在波分复用系统中,基于单边带 调制和KK接收机,实现4×240 Gbit/s的传输速率 研究论文

表2 基于KK接收机的直接探测光纤通信系统主要研究成果

Table 2 Main research results of the direct-detection optical communication system based on KK receiver

Year	Research institute	Research result	Reference
2016	University of L'Aquila, Italy	KK receiver is used to reconstruct the single sideband vector field-signal at the first time	Ref. [5]
2017	McGill University, Canada	KK algorithm is used in Stokes vector receiver. Achieved a single-wavelength 400 Gbit/s rate of 80 km transmission	Ref. [26]
2017	University of London, UK	discuss the impact of resampling rate and carrier signal power ratio on the performance of KK receivers	Ref. [30]
2018	Huazhong University of Science and Technology, China	discuss the feasibility of KK algorithm in optical access networks	Ref. [31]
2018	University of Electronic Science and Technology, China	achieve single-channel, single polarization 102. 4-Gbit/s Nyquist PAM-4 over 800-km standard single-mode fiber	Ref. [32]
2018	KAIST, Korea	propose a non-iterative KK receiver that avoids digital upsampling	Ref. [33]
2019	Shanghai Jiaotong University, China	propose exponential operation that reduces the system's requirements for the carrier signal power ratio	Ref. [34]
2019	University of Melbourne, Australia	propose a novel scheme to relax the requirement of high carrier-to-signal power ratio for KK receiver	Ref. [35]
2020	Monash University, Australia	propose two methods of reducing error rates for weak carriers	Ref. [36]
2020	KAIST, Korea	zero-padding method is proposed to estimate the DC component lost by the KK receiver	Ref. [37]
2020	Monash University, Australia	propose the MP condition is not sufficient to guarantee error-free performance in noiseless conditions	Ref. [38]
2021	Hunan Normal University, China	propose KK algorithm combined with the discrete Fourier transform precoding technology; extend the transmission distance and improve receiver sensitivity	Ref. [28]
2021	Monash University, Australia	propose analog low-latency KK optical single-sideband receiver	Ref. [29]

以及 100 km 光纤传输,频谱效率高达 5.3 bit/s/Hz, 进一步推动了 KK 接收机在大容量短距光纤通信领 域中的应用和探索。2021年, Wang 等^[28]将 KK 算法 与离散傅里叶变换以及编码技术相结合,在 120 km 单模光纤传输情况下的接收机灵敏度达 7 dB; Lowery 等^[29]提出了适用于单边带直接探测光纤通 信系统的模拟低延时 KK 接收机。目前, KK 接收机 的应用及改进仍然是人们研究和讨论的热点问题。

3 直接探测光纤通信系统场信号恢复 技术的对比及展望

场信号恢复作为直接探测光纤通信系统重要的技术之一,关系到直接探测光纤通信系统可实现的最大频谱效率和最高通信容量。虽然上述三种场信号恢复技术都能提高传统直接探测光纤通信

系统的性能,但考虑到系统的规模化和实用化时, 需要考量不同技术在成本、频谱效率以及复杂度等 方面的优缺点。基于SV、CADD和KK接收机的三 种直接探测系统的详细对比如表3所示。

在收发机器件成本方面,SV和CADD直接探测 系统均高于KK直接探测系统,但其接收机端至少需 要1个90°光混频器、3个ADC和2个以上BPD,而 KK接收机仅需1个单端PD和1个ADC,器件成本 较低。在偏振相关及频谱效率方面,SV直接探测系 统依赖于双偏振结构实现场信号的恢复,虽然改进 的SV接收机也能支持双偏振调制数据的解调,但其 光谱效率(OSE)和电谱效率(ESE)最高只能达到相 干偏振复用系统75%^[39]。CADD直接探测系统需在 上下边带之间插入一定保护间隔(约占信号带宽的 10%)优化接收性能,OSE和ESE最高只能达到 研究论文

Direct-detection system	SV	CADD	KK
Transmitter composition	LD×1, IQ modulator×1, DAC×2, PBS×1, PBC×1 (complex)	LD×1, IQ modulator×1, DAC×2(middle)	$LD \times 1$, DDMZM $\times 1$, DAC $\times 2$ (simple)
Receiver composition	optical hybrid×1, BPD×3, ADC×3 (complex)	optical hybrid×1, PD×1, BPD×2, ADC×3, ODL×1 (complex)	PD×1, ADC×1 (simple)
Polarization dependent	yes	no	no
Spectral efficiency	OSE: low ESE: middle	OSE: middle ESE: high	OSE: high ESE: low
DSP complexity	low	high	middle
System cost	high	high	low

表3 三种场信号恢复技术方案的对比

Table 3 Comparison of three kinds of field signal recovery technical solutions

90%^[21];KK直接探测系统采用单边带调制,OSE可 达100%,但ESE只有50%。在DSP复杂度方面, CADD 接收机需要通过多次迭代精确估计 SSBI,同 时涉及傅里叶和傅里叶逆变换,DSP复杂度最高; SV接收机仅需预先通过训练序列估计偏振态旋转 变化获得偏振旋转矩阵,DSP复杂度最低;而KK接 收机涉及非线性的对数操作,DSP复杂度适中。在 系统整体成本方面,凭借接收机上的超低成本优势, KK直接探测系统远低于其他两个系统。在传输距 离方面,三种系统都支持超过100 km的光纤传输能 力^[3,21,27],满足短距光传输应用场景的需求。但在相 同的传输速率情况下,采用10%保护间隔的CADD 接收机系统性能与KK接收机近似,原因是两者的最 佳CSPR近似相等,约为8dB^[4]。受益于低至0dB的 CSPR^[3],SV接收机在相同发送速率和入纤功率下可 以实现更远的传输距离。

相干探测系统可以充分利用收发机带宽,提供 高频谱效率和高功率利用率,但受收发器件硬件成 本及复杂DSP的限制。在高带宽、大容量等商业需 求驱动下,随着IQ调制和相干接收机成本的逐渐降 低,相干光通信技术将逐渐从核心网下沉到城域网 和接入网。与相干光通信技术相比,直接探测技术 在频谱效率、系统容量以及功率利用效率方面还存 在一些缺陷,如:KK直接探测系统需要采用单边带 形式,不能充分利用接收机带宽;CADD直接探测 系统需要保留频谱间隔,牺牲了部分频谱利用率与 SVDD直接探测对偏振的依赖,会降低系统架构的 灵活性。但直接探测技术依然是短距光纤通信系 统最主要的选择。综合考虑后,在上述三种场信号 恢复技术中,基于KK接收机的直接探测系统具有 的优势更显著,能为未来大容量短距光互联或光接 入提供助益。虽然 KK 接收机在改善直接探测系统的性能方面有显著效果,但还面临着一些内在的关键技术挑战,主要体现在硬件复杂度下降、直流分量添加以及 CSPR 降低等方面。

1)硬件复杂度有待进一步下降。执行 KK 算法 所需的数字信号处理器模块包括非线性运算,如平 方根、对数和指数运算。为防止非线性运算带来的 频谱混叠,KK 算法至少需要3倍过采样率才能发挥 优越的性能^[30],使算法在实用化过程中对硬件资源 提出了较高要求。如何降低 KK 接收机对高过采样 倍数的依赖、完全避免过采样的方法还有待进一步 研究,其中,采用多个乘法器和加法器逼近非线性 的指数和对数操作是一个有效的技术途径^[33]。

2) 光电探测时丢失直流分量。在KK直接探测系统中,带载波的单边带信号经过PD后理论上存在直流分量,且该直流分量对KK算法实现矢量场信号的恢复不可或缺。但在实际系统中,高速直接探测系统通常采用交流耦合PD,导致探测后直流分量丢失。因此,如何高效精准地添加直流分量 是实现高性能KK接收机的一个关键因素。其中, 一个有效的参考方案是2020年Bo等^[37]提出的基于 拍零填充的直流恢复技术。

3)降低对高CSPR的依赖。KK接收机需要工 作在最小相位条件下,通常要求CSPR不低于 6dB^[30]。但在该CSPR情况下,信号的功率远小于 载波的功率,导致系统的抗噪性不够理想,一定程 度上限制了KK直接探测系统的性能。因此,如何 降低对高CSPR的依赖、实现基于低CSPR的KK直 接探测系统也成为人们的研究重点。2019年,An 等^[34-35]针对低CSPR的KK接收机分别提出了相应 的参考解决方案。 4)提高接收机频谱效率。KK接收机需要采用 单边带调制格式,但单边带信号会浪费一半的接收 机带宽,导致接收机的ESE只能达到相干检测系统 的50%,可采用孪生双边带调制方式,在左、右边带 都加载不同的信号提高接收机ESE^[40]。

综上所述,在基于直接探测的短距光纤通信系统中,相较SV和CADD两种场信号恢复技术,KK接收机具有明显优势,应用前景广阔。虽然其在硬件复杂度、直流分量恢复和CSPR降低等方面有待进一步改进,但人们仍在积极探索高效可靠的技术推动KK接收机的发展与应用。随着KK接收机相关技术的不断发展与成熟,基于直接探测的KK接收机有望进一步逼近相干接收机的性能。

4 结 论

场信号恢复技术架起了传统强度调制直接探测系统向基于幅度和相位矢量调制的相干检测系统转换的桥梁,为未来高光谱效率光收发器的设计和100 Gbit/s以上通信速率的短距光传输系统的实现提供了思路。首先,从系统结构、工作原理和研究进展等方面详细阐述了直接探测光纤通信系统中SV、CADD和KK接收机场信号恢复技术。然后,分别从系统成本、频谱效率、DSP复杂度等方面对比了三种技术的优缺点,明确了KK接收机在相关领域具有显著优势。最后,讨论了KK接收机在相关领域具有显著优势。最后,讨论了KK接收机面临的挑战和可行的解决方案,为下一步KK接收机面的发展指明了方向。相信随着KK接收机在硬件复杂度、频谱效率、接收机灵敏度等方面的进一步改善,直接探测光纤通信系统的性能也会得到进一步提升。

参考文献

[1] 毛雪.面向短距光互联的斯托克斯矢量接收机信号 处理算法研究[D].哈尔滨:哈尔滨工业大学,2019: 1-2.

Mao X. Research on signal processing algorithms of Stokes vector receiver for short-reach optical interconnection[D]. Harbin: Harbin Institute of Technology, 2019: 1-2.

- [2] 徐文婧,李岩,刘宇旸,等.相干光通信载波相位恢 复算法研究[J].光学学报,2021,41(12):1206002.
 Xu W J, Li Y, Liu Y Y, et al. Carrier phase recovery algorithm for coherent optical communication[J]. Acta Optica Sinica, 2021, 41(12):1206002.
- [3] Li A, Che D, Chen V, et al. Spectrally efficient

optical transmission based on Stokes vector direct detection[J]. Optics Express, 2014, 22(13): 15662-15667.

- [4] Shieh W, Sun C, Ji H L. Carrier-assisted differential detection[J]. Light: Science & Applications, 2020, 9:18.
- [5] Mecozzi A, Antonelli C, Shtaif M. Kramers-Kronig coherent receiver[J]. Optica, 2016, 3(11): 1220-1227.
- [6] Matsumoto M. Optical signal phase reconstruction based on temporal transport-of-intensity equation[J]. Journal of Lightwave Technology, 2020, 38(17): 4722-4729.
- [7] Chen H S, Fontaine N K, Gene J M, et al. Dual polarization full-field signal waveform reconstruction using intensity only measurements for coherent communications[J]. Journal of Lightwave Technology, 2020, 38(9): 2587-2597.
- [8] 尚琦淞.斯托克斯向量直接检测中偏振损伤效应均 衡技术的研究[D].北京:北京邮电大学,2019:2-3.
 Shang Q S. Research on equalization of polarization effect in Stokes direct detection[D]. Beijing: Beijing University of Posts and Telecommunications, 2019: 2-3.
- [9] 余建军,迟楠,陈林.基于数字信号处理的相干光通 信技术[M].北京:人民邮电出版社,2013:10-11.
 Yu J J, Chi N, Chen L. Coherent optical communication technology based on digital signal processing[M]. Beijing: Posts & Telecom Press, 2013:10-11.
- [10] Mecozzi A, Shtaif M. The statistics of polarizationdependent loss in optical communication systems[J].
 IEEE Photonics Technology Letters, 2002, 14(3): 313-315.
- [11] 黄媛,赵家钰,王金东,等.一种基于波分复用的实 时光纤信道偏振补偿系统[J].光学学报,2020,40 (14):1406003.

Huang Y, Zhao J Y, Wang J D, et al. A real-time polarization compensation system based on wavelengthdivision multiplexing for optical fiber communication systems[J]. Acta Optica Sinica, 2020, 40(14): 1406003.

 [12] 周娴,霍佳皓,钟康平,等.偏振复用直接检测短距 离光纤传输系统[J].北京邮电大学学报,2017,40
 (2):21-28.

Zhou X, Huo J H, Zhong K P, et al. Polarization division multiplexing system with direct decision for short reach optical communications[J]. Journal of Beijing University of Posts and Telecommunications, 2017, 40(2): 21-28.

- Hoang T, Sowailem M, Osman M, et al. 280-Gb/s 320-km transmission of polarization-division multiplexed QAM-PAM with Stokes vector receiver[C]//Optical Fiber Communication Conference, March 19-23, 2017, Los Angeles, California. Washington, D.C.: OSA, 2017: W3B.4.
- [14] Ji H L, Che D, Sun C, et al. High-dimensional Stokes vector direct detection over few-mode fibers[J]. Optics Letters, 2019, 44(8): 2065-2068.
- [15] Che D, Chandrasekhar S, Shieh W. PMD-tolerant direct detection in Stokes space[C]//45th European Conference on Optical Communication (ECOC 2019), September 22-26, 2019, Dublin, Ireland. London: Institution of Engineering and Technology, 2019.
- [16] Morsy-Osman M, Chagnon M, Poulin M, et al. 1λ × 224 Gb/s 10 km transmission of polarization division multiplexed PAM-4 signals using 1.3 μm SiP intensity modulator and a direct-detection MIMObased receiver[C]//2014 The European Conference on Optical Communication (ECOC), September 21-25, 2014, Cannes, France. New York: IEEE Press, 2014: 14768190.
- [17] Qiu M, Zhuge Q B, Sowailem M Y S, et al. Equalization-enhanced phase noise in Stokes-vector direct detection systems[J]. IEEE Photonics Journal, 2016, 8(6): 16516037.
- [18] Che D, Sun C, Shieh W. Direct detection of the optical field beyond single polarization mode[J]. Optics Express, 2018, 26(3): 3368-3380.
- [19] Tanemura T, Suganuma T, Nakano Y. Sensitivity analysis of photonic integrated direct-detection Stokesvector receiver[J]. Journal of Lightwave Technology, 2020, 38(2): 447-456.
- [20] 李霞,张黎杰,黄斌,等.基于频谱压缩的斯托克斯
 空间复用系统[J].激光与光电子学进展,2020,57
 (9):090602.

Li X, Zhang L J, Huang B, et al. Stokes space multiplexing system using spectrum compression[J]. Laser & Optoelectronics Progress, 2020, 57(9): 090602.

- [21] Sun C, Ji T H, Ji H L, et al. Experimental demonstration of complex-valued DSB signal field recovery via direct detection[J]. IEEE Photonics Technology Letters, 2020, 32(10): 585-588.
- [22] Ji T H, Sun C, Ji H L, et al. Field recovery at low CSPR using interleaved carrier assisted differential detection[C]//Optical Fiber Communication Conference (OFC) 2020, March 8-12, 2020, San Diego,

California. Washington, D.C.: OSA, 2020: W4A.3.

- [23] Zhu Y X, Li L S, Fu Y, et al. Symmetric carrier assisted differential detection receiver with lowcomplexity signal-signal beating interference mitigation [J]. Optics Express, 2020, 28(13): 19008-19022.
- [24] Wang Z H, Zhu M Y, Zhang J, et al. Delay deviation tolerance of carrier assisted differential detection system[C]//2020 Asia Communications and Photonics Conference (ACP) and International Conference on Information Photonics and Optical Communications (IPOC), October 24-27, 2020, Beijing, China. New York: IEEE Press, 2020: 20529364.
- [25] Voelcker H. Demodulation of single-sideband signals via envelope detection[J]. IEEE Transactions on Communication Technology, 1966, 14(1): 22-30.
- [26] Hoang T M, Sowailem M Y S, Zhuge Q, et al. Single wavelength 480 Gb/s direct detection over 80km SSMF enabled by Stokes vector Kramers Kronig transceiver[J]. Optics Express, 2017, 25(26): 33534-33542.
- [27] Chen X, Antonelli C, Chandrasekhar S, et al. Kramers-Kronig receivers for 100-km datacenter interconnects[J]. Journal of Lightwave Technology, 2018, 36(1): 79-89.
- [28] Wang L, Chen M, Zhang L, et al. Precoded OVSB-OFDM transmission system using DML with Kramers-Kronig receiver[J]. Optical Fiber Technology, 2021, 63: 102523.
- [29] Lowery A J, Feleppa T. Analog low-latency Kramers-Kronig optical single-sideband receiver[J]. Journal of Lightwave Technology, 2021, 39(10): 3130-3136.
- [30] Li Z, Erkilinç M S, Shi K, et al. Joint optimisation of resampling rate and carrier-to-signal power ratio in direct-detection Kramers-Kronig receivers[C]//2017 European Conference on Optical Communication (ECOC), September 17-21, 2017, Gothenburg, Sweden. New York: IEEE Press, 2017: 17733605.
- [31] Li D, Yu Q, Deng L, et al. Bidirectional long-reach PON using Kramers-Kronig-based receiver for Rayleigh Backscattering noise and SSBI interference elimination[J]. Optics Express, 2018, 26(15): 19020-19036.
- [32] Zhu M Y, Zhang J, Yi X W, et al. Optical single side-band Nyquist PAM-4 transmission using dualdrive MZM modulation and direct detection[J]. Optics Express, 2018, 26(6): 6629-6638.

- [33] Bo T W, Kim H. Kramers-Kronig receiver operable without digital upsampling[J]. Optics Express, 2018, 26(11): 13810-13818.
- [34] An S H, Zhu Q M, Li J C, et al. Modified KK receiver with accurate field reconstruction at low CSPR condition[C]//2019 Optical Fiber Communications Conference and Exhibition (OFC), March 3-7, 2019, San Diego, CA, USA. New York: IEEE Press, 2019: 18618677.
- [35] Sun C, Che D, Ji H L, et al. Towards low carrier-tosignal power ratio for Kramers-Kronig receiver[C]// Optical Fiber Communication Conference (OFC) 2019, March 3-7, 2019, San Diego, California. Washington, D.C.: OSA, 2019: M1H.6.
- [36] Lowery A J, Wang T Y, Corcoran B. Enhanced Kramers-Kronig single-sideband receivers[J]. Journal of Lightwave Technology, 2020, 38(12): 3229-3237.

- [37] Bo T W, Kim H. Recovery of DC component in Kramers-Kronig receiver utilizing AC-coupled photodetector[C]//Optical Fiber Communication Conference (OFC) 2020, March 8-12, 2020, San Diego, California. Washington, D.C.: OSA, 2020: M3J.1.
- [38] Wang T Y, Lowery A J. Minimum phase conditions in Kramers-Kronig optical receivers[J]. Journal of Lightwave Technology, 2020, 38(22): 6214-6220.
- [39] Che D, Sun C, Shieh W. Optical field recovery in Stokes space[J]. Journal of Lightwave Technology, 2019, 37(2): 451-460.
- [40] Fan S J, Zhuge Q B, Sowailem M Y S, et al. Twin-SSB direct detection transmission over 80 km SSMF using Kramers-Kronig receiver[C]//2017 European Conference on Optical Communication (ECOC), September 17-21, 2017, Gothenburg, Sweden. New York: IEEE Press, 2017: 17733500.