可见光通信星座整形与人工 智能解调技术



Constellation Shaping and AI–Driven Demodulation Techniques in Visible Light Communication

蔡济帆/CAI Jifan,徐增熠/XU Zengyi,迟楠/CHI Nan

(复旦大学,中国 上海 200433) (Fudan University, Shanghai 200433, China) DOI:10.12142/ZTETJ.202204005 网络出版地址: https://kns.cnki.net/kcms/detail/34.1228.TN.20220722.1518.008.html 网络出版日期: 2022-07-25 收稿日期: 2022-06-05

摘要:可见光通信(VLC)系统被认为是6G通信的重要组成部分,具有高信道容量、低电磁辐射、高保密性等优势。然而高速发光三极管 (LED)VLC系统受限于调制带宽与高功率下的非线性。提出了一种基于贪婪算法的几何整形编码方式,并使用了一个具有3层隐藏层的深度神 经网络(DNN)作为接收端的解码器。相比于使用传统的无载波幅度相位调制(CAP)解调策略,该技术使系统传输速率得到提升,且能够承 受更大的信号峰峰电压和偏置电流,适合用于高速、高功率通信系统。实验证明了DNN能够替代传统的解调策略,并且误码率表现更加优越, 是未来可见光通信中一项很有潜力的技术。

关键词:几何整形;深度神经网络;无载波幅度相位调制

Abstract: The visible light communication (VLC) system is predicted to be a vital part of 6G communication. It features high channel capacity, low electromagnetic radiation, high security, and other advantages. However, high-speed light-emitting diode (LED) based VLC system usually suffers from limited modulation bandwidth and nonlinearity that resides in high power signals. In this paper, a greedy algorithm-based encoding of geometric shaping is proposed, and a deep neural network (DNN) with three hidden layers as the decoder at the receiver is introduced. Compared with the traditional carrierless amplitude and phase modulation (CAP) demodulation strategy, the system is improved in data rate and shows a greater ability to withstand high bias current and peak-to-peak voltage, which is desired in high-speed high-power communication system. In this experiment DNN proves that it can successfully replace the traditional communication CAP decoding process with a superior BER performance. It is a promising technology in the future VLC system.

Keywords: geometric shaping; deep neural network; carrierless amplitude and phase modulation

「见光通信是一种新兴的无线通信方法,它是在可见光 谱段进行数据通信的技术。中国信息通信研究院发布 的《6G总体愿景与潜在关键技术》白皮书提到¹¹,可见光通 信具有免授权、高保密、绿色无辐射等特点,适用于室内应 用场景,可作为室内网络覆盖的有效补充。此外,可见光通 信也可应用于水下通信、空间通信等特殊场景,以及医院、 加油站、地下矿场等电磁敏感场景。发光二极管(LED)因 其具有集照明和通信于一体的独特功能而越来越受到学者们 的关注^[2]。因此,基于LED的可见光通信技术是当前全球的 研究热点。

虽然可见光频段有极其丰富的频谱资源,但是目前LED

可见光通信系统仍然受限于光电器件的调制带宽、非线性噪声、水下光功率快速衰减等因素。这对高速大功率可见光通信的研究和实现提出挑战。目前可见光通信的研究内容主要有两个方面:从硬件上提高调制带宽,或者利用算法对信号进行非线性补偿。其中,后者因为无须改变硬件设备而广受欢迎。例如,星座点几何整形(GS)技术可通过增加星座点之间的最小欧氏距离来减小解调时被误判的可能性,并在平均功率受限的情况下降低信号的峰均比,进而减小系统整体的非线性。ZHAO J.等提出GS-8QAM (QAM 是指正交振幅调制)以改善传统8QAM 的性能⁽³⁾。由于在星间、星地和水下可见光通信中常常出现信号平均功率受限的情况,GS 算法将在未来可见光通信系统中广泛应用。近年来随着深度学习技术的提升和大量运用,不断有研究借鉴相关成果以提升通信系统性能。CHEN H.等提出一种名为基于深度神经网

基金项目:国家重点研发计划(2021YFB2801804);国家自然科学基金 (61925104、62031011); 鹏城实验室项目(PCL2021A14)

络(DNN)的时频联合后均衡器(TFDNet)的非线性弹性 学习后均衡器,该均衡器的性能优于传统的后均衡器⁽⁴⁾。还 有学者提出一种基于双支流异构神经网络(TTHNet)的信 道仿真器,这种仿真器适用于估计水下可见光通信(UVLC) 的单载波和多载波调制信道^[5]。随后,HUF.等证明了使用 函数链接人工神经网络(FLANN)进行非线性补偿的优异 性能^[6]。以上研究结果表明,神经网络可以替代传统通信系 统中依靠公式建模的某些环节,高精度拟合非线性的映射关 系。但是目前仅使用神经网络完成高速信号从波形到符号的 完整解调过程的研究还相对较少。使用神经网络代替传统解 调策略将极大简化系统的处理流程,降低相关硬件设备的复 杂度,并且可以实现多种不同信号的解调处理。

本文提出了一种新型的几何整形编码算法,使星座点间 的汉明距离达到局部最小值。这种近似于格雷编码的编码方 式有很大的格雷增益,即在相同误码率的情况下具有更小的 误比特率。此外,本文还使用 DNN 处理接收信号,代替了 信号在接收端的匹配滤波、下变换、解调和解码的全过程。 该技术使系统性能更加优越,它是未来可见光通信中一项很 有潜力的技术。

1 技术原理与实验装置

1.1 星座点几何整形编码算法

几何整形最基本的思路就是增加星座点之间的最小欧氏距离,降低信号功率的峰均比(PAPR),其目的是减小通信系统中的码间串扰和非线性效应。增大欧氏距离可以减少星座点之间的串扰,从而降低解调时被误判的可能性。减小PAPR可以在峰值受限的情况下尽可能提高平均功率,增大星座点间的距离,提升信噪比。PAPR的计算方法如公式(1)所示。

$$PAPR(dB) = 10 \lg \left(\frac{\max_{0 \le n \le N} (|s_n|^2)}{\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} |s_n|^2} \right)_{0}$$
(1)

图1(a)展示了64QAM和64APSK星座点以及它们对应 的编码方式。其中,64QAM采用格雷编码,而64APSK借鉴 国际卫星通信标准(DVB)-S.2的排布方式^[7],从内到外一 共有4个环,每个环的星座点个数分别为4、12、20、28。 由于64QAM可以满足格雷编码,且其编码已经是最优解, 而几何整形64APSK无法满足格雷编码,因此我们需要使用 一定的算法使其无限接近格雷编码,即汉明距离最小。由于 64APSK的编码映射方式有64的阶乘种,我们不可能遍历寻 找全局的最优解,因此我们选择贪婪算法寻找局部最优解, 对其编码方式进行改进。首先,我们把最大的迭代次数和待 训练的64APSK送入网络并初始化星座点的编码。为了简化 汉明距离的计算过程,考虑到每个星座点被误判成最邻近点 的概率最大,我们仅计算每个星座点和欧式距离最近点之间 的汉明距离。因此在本文所提算法中,我们首先随机选择*i*、 *j*两个星座点并将它们各自的邻居求出,即集合 *Q*_i和 *Q*_i。随 后使用异或运算分别计算*i*、*j*两点此时的汉明距离并求和, 记为 Hd_{before};然后将*i*、*j*星座点位置进行交换,计算交换后 的汉明距离并求和,记为 Hd_{aher}。如果交换后汉明距离减小, 则交换两个星座点;如果交换后汉明距离不变或增大,则不 交换。根据以上算法,在经过大约2000次迭代后,汉明距 离不再减小,对应的编码结果也在图1(a)中给出。

1.2 无载波幅度相位调制(CAP)解码技术

CAP是一种多维多阶的调制技术,它在20世纪70年代 首先由贝尔实验室提出。采用这种调制技术,可以在有限带 宽的条件下实现高频谱效率的传输。CAP在调制过程并没有 和载波相乘,而是直接和两个相互正交的成型滤波器进行卷 积以形成带通脉冲信号。该技术能够改变同相和正交支路的 波形反应所传递的数据流,因此CAP也被称为"无载波"。

如图1所示,在发射端,二进制的数字信号首先进行阶数为m的QAM格式调制以提高频谱效率,接着经过上采样、奈奎斯特滤波后被分成同相/正交(I/Q)两路。此时信号不与正余弦副载波相乘而是分别通过一对正交成型滤波器进行滤波,这是CAP与副载波调制最大的区别。这一对正交成型滤波器(也被称为希尔伯特滤波器对)通过平方根生余弦脉冲和正余弦函数分别相乘构造,是发射模块中最重要的结构。信号经过IQ分路后,与两个滤波器叠加的过程可以由式(2)给出。

$$S(t) = [s_{I}(t) \otimes f_{I}(t) - s_{Q}(t) \otimes f_{Q}(t)], \qquad (2)$$

其中, $s_1(t)$ 和 $s_0(t)$ 分别表示信号经过IQ 分路后的两路正交 信号。 $f_1(t)$ 和 $f_0(t)$ 表示一对正交成型滤波器, S(t)表示最终 的发射信号,符号⊗为卷积操作。

在接收端,经过信道后的光信号被 PIN (P-I-N型二极管)直接探测,电信号被发送到两个和输入端完全相同的匹配滤波器中。IQ两路信号分离的过程如公式(3)—(4) 所示。

$$r_{\rm I}(t) = R(t) \otimes mf_{\rm I}(t), \tag{3}$$

$$r_{\rm Q}(t) = R(t) \otimes mf_{\rm Q}(t), \tag{4}$$



▲图1 可见光通信系统实验流程图

其中, R(t)为接收到的波形信号, $mf_1(t)$ 和 $mf_Q(t)$ 表示一对匹 配滤波器, $r_1(t)$ 和 $r_Q(t)$ 为输出的两路信号, 它们在经过后均 衡和QAM解调后便能恢复原始的发送数据。

1.3 DNN 解码技术

由于神经网络拥有强大的数据处理能力,因此我们可以 在接收端使用一个DNN解码器来代替传统CAP解码的所有 步骤,包括IQ分路、下采样、后均衡、解调等,如图1所 示。DNN的信号处理过程包括一个输入层、若干个隐藏层 和一个输出层。输入波形数据并在输出处得到解调后的符 号,即可完成信号的借条过程。隐藏层的结构决定了网络可 以在输入和输出参数之间建立复杂的联系:神经元的连接方 式决定了上一层神经元向下一层正向传播时的传播方向及加 权求和。在传播至下一层后,每一个神经元都会使用特定的 非线性函数进行加权和映射,以获得自身的输出。由于参数 (神经元层数、每层的神经元数、非线性函数的选择等)过 多,没有固定的规则来决定应该使用多少个隐藏层以及每个 隐藏层应该有多少个神经元。这通常需要凭借人的调参经 验、相关实验或其他先验知识来解决这个问题。

1.4 实验装置

图1展示了我们搭建的实验平台。在实验设置中,我们 使用MATLAB产生64QAM和64APSK信号,然后将其加载 到任意波形发生器(Tektronix AWG710B,4.2 GSa/s)中。 信号首先通过前向均衡板补偿高频成分的损失,然后进入放 大器(ZHL-2-8-S+)放大信号,紧接着通过一个偏置三通 (ZFBT-4R2GW-FT+),为蓝光LED提供直流驱动电流。光 信号在通过1m的传输距离后由一个PIN接收机接收。接收 机产生两路相反的信号,在放大、同步后相减即可得到差分 信号,用以消除系统产生的共模噪声。最后我们用示波器 (DSO9404A,20 GSa/s)对信号进行采样。在离线数字信号 处理方面,我们采用两种不同的方式(传统的CAP解码和 深度神经网络解码)进行解码,同时将原始信息恢复出来并 比较两种解码器的优劣。

2 实验与结果分析

实验的第1项任务是完成神经网络的调参。由于信号的前后码元会互相干扰,根据以往实验的经验,我们将抽头数 taps设置为39,即考虑当前码元前后各19个码元的影响。因为在发射端我们对数据进行了4倍上采样,所以DNN的输

人应该为156个神经元。我们使用DNN 拟合星座点的I 路和 Q 路坐标,因此DNN 的输出有2个神经元。为了确定网络的 隐藏层个数,我们分别测试了2层隐藏层、3层隐藏层、4层 隐藏层的效果,其中每个隐藏层神经元的个数均为39,测 试结果如图2(a)所示。从图中我们可以看到,3种情况的 误码率(BER)都低于CAP 解调,且3层隐藏层的效果最 好,其次是3层,最后是2层。这是因为当隐藏层数量较少 时,网络没有足够的复杂度来学习数据之间的规律;而当隐 藏层数量较多时,反向传播过程中网络没有足够的梯度来寻 找最优解。因此我们将隐藏层的数量设置为3。

紧接着我们需要确定3个隐藏层中每层神经元的个数。 为此,我们分别测试隐藏层神经元个数在(156,156, 156)、(39,39,39)和(39,78,78)下的结果,并且将 其与CAP的结果作比较,如图2(b)所示。可以看出, (156,156,156)排列的BER只在非线性区低于CAP,效 果最差;(39,39,39)和(39,78,78)排列的BER在所 有区域都低于CAP,并且(39,78,78)的效果最好。因 此,39、78、78分别为3个隐藏层的神经元个数。

在调参过程的最后,我们比较了不同非线性激活函数下 网络对非线性的处理能力。我们分别测试了线性整流函数 (ReLU)、Sigmoid和Tanh的效果,并将它们与CAP作比较, 结果如图2(c)所示。可以看出,在峰峰电压(VPP)小于 400 mV时 ReLU的BER高于CAP,效果最差,而Sigmoid和 Tanh在所有范围内的BER都低于CAP。因此,根据图2(c) 可知,在VPP低于550 mV时,激活函数被设置为Sigmoid; 在VPP高于550 mV时,激活函数被设置为Tanh。

实验的第2项内容为测试调参后网络在通信系统中的性 能表现。为了能清楚地看出DNN在线性区和非线性区的处 理效果,在偏置电流为150 mA的条件下,我们从300 mV到 800 mV 遍历驱动电压。在传统 CAP 解调和 DNN 处理下 64APSK和64QAM的BER如图3所示。可以看出,无论是 64QAM还是64APSK, DNN在低电压的线性区效果和CAP相 似,而在高电压的非线性区,DNN的效果明显优于 CAP。 这说明CAP解调可以处理线性区大部分的码间串扰,而在 非线性区 DNN 展示出了超过传统 CAP 解调方式的非线性处 理能力。以7%冗余的前向纠错(FEC)可以工作的最高误 码率作为门限(BER=3.8E-3),在使用DNN的解码后, 64APSK VPP的工作区间从 250 mV 提升到 450 mV, 64QAM VPP的工作区间从220 mV提升到360 mV。同时, 64APSK的 性能要优于64QAM。在使用传统最小均方算法(LMS)后, 64APSK的工作范围比 64QAM 大 30 mV;在使用 DNN 后, 64APSK的工作范围比64QAM大90 mV。



▲图2 不同神经网络参数得到的BER随VPP的变化曲线

为了更进一步地比较 APSK 和 QAM 在水下通信的效果, 我们将 VPP 从 250 mV 遍历到 750 mV,并将偏置电流从 70 mA 遍历到 170 mA,同时给出 BER 的热力图,如图 4 所示。图 4 (a)和图 4 (c)分别为 CAP 解调后 APSK 和 QAM 的热力图。



▲图3 CAP和DNN解码后64APSK和64QAM的BER曲线



▲图4 不同驱动电压和偏置电流下BER的热力图

其中,白线圈出了BER等于2E-3的范围,并用以指代不同调制格式和不同解码方式下的系统工作范围。从图4可以看出, APSK的工作范围主要集中在高电流区,即高功率的非线性 区,因而能承受更高电流带来的非线性效应压力。由于水下 可见光功率衰减得很快,因此使用APSK进行高功率传输将 会获得比QAM更大的传输距离和更高的传输容量。图4(b) 和图4(d)分别是使用DNN解码处理后的BER热力图。可以 看出,相比于CAP解调,APSK和QAM的工作范围得到进一 步扩大,同时,工作区间向着更大电压和更大电流的方向移 动。这说明我们的DNN神经网络对于高功率的非线性区域有 更好的处理效果。

在通信性能测试的最后一项实验中,我们在驱动电压为500 mV、偏置电流为150 mA的条件下提高数据的传输速率,并以7% FEC 作为门限,测试数据可以达到的最高传输速率。为了更好地观察传输效果,我们把 BER 转化为 Q 值。从图 5 中可以看出,在 64APSK 的调制和 DNN 解码下,数据的传输速率可以达到 3.21 Gbit/s。它比 CAP-64APSK 的传输速率快了 75 Mbit/s,比 DNN-64QAM 的传输速率快了 120 Mbit/s。相比于 CAP 解调,DNN 处理后信号的 Q 值最大可提升 0.7 dB(传输速率为 3.15 Gbit/s 时),且 64APSK 的提升效果比 64QAM 更显著。因此 DNN-64APSK 最适合用于大功率的可见光通信。图 5 还给出了在比特率等于 3.15 Gbit/s 时64APSK 和 64QAM 的星座图。



▲图5 Q值随比特率的变化曲线;在比特率为3.15 Gbit/s时

3 结束语

在本文中,我们提出了一种基于贪婪算法的几何整形编码方式,并使用了一个3层隐藏层的DNN神经网络作为接收端的解码器。在实验中,我们分别使用了64QAM和64APSK调制并且比较了两者在CAP解码和DNN解码下的传输效果。实验结果表明,在使用了DNN解码后,64APSK电压的工作区间从250 mV提升到450 mV,64QAM电压的工作区间从220 mV提升到360 mV。同时,APSK对偏置电流有更大的承受能力,适用于高功率传输。在传输速率上,使用64APSK调制和DNN的解码后,数据的传输速率时达到3.21 Gbit/s。它比CAP-64APSK的传输速率快75 Mbit/s,比DNN-64QAM的传输速率快120 Mbit/s。可以看出,我们使用DNN神经网

络成功替代了传统通信CAP解码的下采样、后均衡、解调 等全过程,并且系统性能更加优越。它是未来可见光通信中 一项很有潜力和前景的技术。

参考文献

- [1] CHI N, ZHOU Y J, WEI Y R, et al. Visible light communication in 6G: advances, challenges, and prospects [J]. IEEE vehicular technology magazine, 2020, 15(4): 93–102. DOI: 10.1109/MVT.2020.3017153
- [2] IMT-推进组. IMT-2030(6G)推进组正式发布《6G总体愿景与潜在关键技术》 白皮节 (J). 互联网天地, 2021, (6): 8-9
- [3] ZHAO J Q, QIN C Y, ZHANG M J, et al. Investigation on performance of special-shaped 8-quadrature amplitude modulation constellations applied in visible light communication [J]. Photonics research, 2016, 4(6): 249. DOI: 10.1364/prj.4.000249
- [4] CHEN H, ZHAO Y H, HU F C, et al. Nonlinear resilient learning method based on joint time-frequency image analysis in underwater visible light communication [J]. IEEE photonics journal, 2020, 12(2): 1–10. DOI: 10.1109/ JPHOT.2020.2981516
- [5] ZHAO Y H, ZOU P, YU W X, et al. Two tributaries heterogeneous neural network based channel emulator for underwater visible light communication systems [J]. Optics express, 2019, 27(16): 22532–22541. DOI: 10.1364/OE.27.022532
- [6] HU F C, ZHAO Y H, ZOU P, et al. Non-linear compensation based on polynomial function linked ANN in multi-band CAP VLC system [C]// Proceedings of 2019 26th International Conference on Telecommunications (ICT). IEEE, 2019: 206–209. DOI: 10.1109/ICT.2019.8798825
- [7] DVB. Second generation framing structure, channel coding and modulation systems for broadcasting, interactive services, news gathering and other broadband satellite applications [EB/OL]. [2022–05–25]. https://dvb. org/? standard

作者简介

蔡济帆,复旦大学在读博士研究生;研究方向为 水下可见光通信及可见光通信的人工智能算法; 发表论文1篇。



徐增熠,复旦大学在读博士研究生;研究方向为 水下可见光通信及可见光通信的人工智能算法; 发表论文3篇。



迟楠,复旦大学教授、博士生导师;研究方向为 高速光通信和高速可见光通信;曾获国家自然科 学奖二等奖、中国产学研合作创新一等奖、国际 工业博览会创新奖等;发表论文300余篇,出版 专著6部。