平板型聚光器作为可见光通信中光学天线的 设计与性能分析

尹鹏,徐熙平,姜肇国,王加安,张璐璐 长春理工大学光电工程学院,吉林长春 130022

摘要 针对室内可见光通信中光学天线存在的视场小、接收面光能分布不均匀,以及低功率光源条件下接收功率 低的问题,设计了作为可见光通信系统光学天线的平板型聚光器,推导出适用于平板型聚光系统的光学增益理论 公式。在一个(5×5×3) m 房间中对平板型聚光器作为光学天线的接收功率分布进行仿真,得到直射和非直射链 路信道下视场角为 50°的平板型聚光器接收房间内各位置的光功率比直接探测时分别提升了 16.2411 dBm 和 16.4956 dBm。

关键词 光通信;可见光通信;平板型聚光器;光学天线;增益 中图分类号 O439 文献标识码 A

doi: 10.3788/AOS201838.0406004

Design and Performance Analysis of Planar Concentrators as Optical Antennas in Visible Light Communication

Yin Peng, Xu Xiping, Jiang Zhaoguo, Wang Jiaan, Zhang Lulu College of Optoelectronic Engineering, Changchun University of Science and Technology,

 $Changchun\,,\ Jilin\ 130022,\ China$

Abstract Optical antenna for indoor visible light communication has such problems as small field of view, nonuniformity of the irradiance distribution at the receiver, and low received power under the low power light source condition. We design a planar concentrator as an optical antenna and establish a gain theory. We establish a visible light communication system model based on planar concentrators in a 5 m×5 m×3 m room, which use a planar concentrator with a field of view of 50° as an optical antenna. The simulation results show that the received average powers after using the concentrator in the direct link channel and the non-direct link channel are increased by 16.2411 dBm and 16.4956 dBm compared with that under the direct detection.

Key words optical communications; visible light communications; planar concentrator; optical antenna; gain OCIS codes 060.4510; 220.2740; 080.4295; 050.2770

1 引 言

无线光通信具有可靠性强、无电磁干扰、无需频 谱认证、性价比高等优点^[1-2]。室内可见光通信以白 光发光二极管(LED)作为室内照明光源的同时,以 光信号为载体,构建无线光网络^[3-4]。1999年,Pang 等^[5]将音频信号编码调制到 LED 光源上用于通信。 自 2000年起, Komine 等^[6]以白光 LED 作为光源, 对室内条件下的通信信道进行研究,并通过数学分析与仿真,证明白光 LED 可同时作为照明和通信的 光源。

室内可见光通信中的光学接收天线,也被称作 光学聚光器或者光学前端,其作用是尽可能多地收 集光能至探测器接收面,提高接收系统的光学增益。 利用菲涅耳透镜可以满足聚光系统对光学天线尺寸 及重量的要求。张逸伦等^[7]针对室内可见光通信系

E-mail: 2013100182@mails.cust.edu.cn

导师简介: 徐熙平(1969—),男,博士,教授,主要从事光电信号检测、图像处理方面的研究。 E-mail: xxp@cust.edu.cn(通信联系人)

收稿日期: 2017-08-22; 收到修改稿日期: 2017-11-10

基金项目:国家重点研发计划(2013CB329204)、国家自然科学基金(61375083)、国家自然科学基金青年基金(61605016) 作者简介:尹鹏(1988—),男,博士研究生,主要从事光通信、光伏发电等方面的研究。

统的传统光学接收天线无法同时满足高增益和大视 场的问题,提出一种二级级联式光学天线,光学仿真 实验模拟计算的结果表明,该系统视场角为菲涅耳 透镜单独接收时的4倍,探测器接收到的信号功率 平均值较直接探测时增大了7 dBm。赵太飞等^[8]在 半球透镜前添加菲涅耳透镜,使接收系统的光学增 益提高了近1倍。徐宁等[9]设计了弯月形复合菲涅 耳透镜,光能利用率达到 90%。李湘等[10] 设计了 一种等齿距平面菲涅耳透镜,光学效率达到了 92.1%,提高了系统接收端的光学增益。此外,王龙 辉等[11]利用干涉和衍射原理在全息材料上制成具 有聚集光束和滤除环境光双重功能的全息反射镜, 提出了一种新型光学接收天线的设计和制作方法, 所得到的系统比传统光学接收天线体积更小,重量 更轻,成本更低。但是,菲涅耳透镜视场较小,只在 平行光入射时聚光效果较好。对于光通信系统中存 在的遮挡导致无法通信等问题,Burton 等^[12]提出了 采用角度分集思想的多面体式光学接收器,该接收 器由多个子天线构成,每个子接收器负责一个视场 角及方向,系统实现了较高的信噪比(SNR),误码率 (BER)为10⁻⁶,但是天线结构较为复杂。针对传统 光学天线的局限性,Zhang 等^[13]设计了一种能够连 续变焦的光学天线,该系统由一个直角反射棱镜和 一组球面透镜组成,有效提高了通信系统接收信号 的增益和信噪比。此后,该课题组针对多光谱通信 的需求,设计了一种光栅型光谱波分复用可见光通 信光学天线[14],采用双柱面镜结合反射式光栅结构 提高信噪比。呼树同等^[15]通过改变 LED 及光电探 测器的空间分布,将天线布局分为圆形布局和格点 布局两类,通过改变 LED 间距、发射端和接收端平 面的高度差等条件,得到不同的信道传输矩阵。为 了扩大接收端的视场角,王云等[16]对作为可见光通 信系统光学接收天线的复合抛物面聚光器(CPC)的 性能做了研究与仿真,结果表明,60°视场角的 CPC 对于直射(LOS)和非直射(NLOS)链路的接收功 率分别提高了 4.39 dBm 和 4.77 dBm。Cooper 等[17]改变了传统 CPC 入射孔的形状,通过分析发 现四边形的入射孔聚光性能最好。

平板型聚光器因其能够提供较高的设计自由 度,以及在获得高聚光比的同时能够得到较高的聚 光效率,近年来受到相关设计人员的广泛关注,现阶 段主要应用于太阳能光伏领域^[18-19]。针对上述光学 天线中存在的问题,尤其是菲涅耳聚光器的聚光视 场小以及单个聚光器接收功率不能满足通信要求等 问题,本文提出将平板型聚光器作为可见光通信光 学天线的设计方法。基于文献[20]对平板型聚光器 的几何结构与光学性能进行改进设计与分析,推导 出基于平板型聚光器的增益理论公式,对平板型聚 光器进行仿真设计与聚光性能分析,详细讨论视场 角对平板型聚光器聚光性能的影响。为了验证平板 型聚光器设计的合理性,采用平板型聚光器为光学 前端对室内可见光通信系统进行信道仿真与分析。

2 平板型聚光器的几何结构与光学 性能

2.1 主聚光器的设计

根据室内 LED 光源的出光分布设计主聚光器 的上表面面型。设主聚光器上表面的曲率半径为 ρ ,在此假设平行光线从主聚光器上方垂直入射,则 此时 $\rho = \infty$,即主聚光器上表面为平面,如图 1(a)所 示。将主聚光器的侧面设计为抛物面,则该抛物面 与 y-z 平面的交线为抛物线,设该抛物线为^[20]

$$y = az^2, \qquad (1)$$

式中:*a* 为抛物线系数。由抛物线性质可知,光线将 会聚于空间坐标[0,1/(4*a*),07处,如图1(b)所示。

将主聚光器修剪为双抛物面结构,两个抛物面 之间的距离设定为 1/2a,主聚光器的宽度修剪为 D,从焦平面到主聚光器上表面的距离为主聚光器 的高度 h,为防止光线从焦平面漏出且进入波导板 传播时满足全反射条件,通过计算得到主聚光器高 度 h 的取值范围^[21]为

$$\frac{3}{4a} < h < \left(2\sqrt{\frac{n_1 + \sqrt{n_1^2 - 1}}{n_1 - \sqrt{n_1^2 - 1}}} - 1\right) \middle| (4a), (2)$$

式中:n1 为波导板材料的折射率。最后将主聚光器 的下表面修剪为球面(半径为 R),球心坐标位于空 间坐标[0,1/(4a),0]处,球面半径最大值为

$$R_{\max} = \sqrt{h^2 - \frac{h + \sqrt{\frac{4h}{a} + \frac{1}{a^2}}}{2a}} + \frac{17}{16a^2} \,. \tag{3}$$

所得主聚光器的结构如图 1(c)所示。需要说明的 是,为便于计算,采用的主聚光器上表面为平面面 型,由于在室内可见光通信中,平行光垂直入射的情 况并不符合实际场景,故在后期的仿真设计中需要 调整主聚光器上表面的曲率半径ρ值以改变光学天 线视场角。

2.2 波导板的设计

为了使光线无偏折地进入波导板中传播,需要



图 1 主聚光器结构。(a)侧视图;(b)俯视图;(c)三维图 Fig. 1 (a) Side view, (b) top view, and

(c) three-dimensional view of the master collector structure 在波导板上表面设计光线耦合结构,如图 2 所示。该结构为半球型突起结构,球心位于空间坐标 [0,1/(4a),0]处,半径为r。由于该结构只起到耦合光线的作用,且光线理论上会聚于球心处,因此半径r的取值通常很小。





2.3 光学增益

对于平板型聚光系统而言,接收天线的几何聚

光比为主聚光器阵列长度 *l*。与波导板厚度 *w* 的比值,即

$$C_{\rm geo} = l_{\rm c}/w_{\rm o} \tag{4}$$

当光源为朗伯分布时,设接收器的面积为 S_d, 在接收器表面所接收的光亮度为 L_o,未加聚光系统 时接收器所能接收到的光通量为

$$\Phi_{\rm d} = \int L_{\rm o} S_{\rm d} \cos \theta_{\rm d} \, \mathrm{d}\Omega = 2\pi L_{\rm o} S_{\rm d} \int_{0}^{\pi/2} \cos \theta_{\rm d} \sin \theta_{\rm d} \, \mathrm{d}\theta_{\rm d} = \pi L_{\rm o} S_{\rm d} \,, \tag{5}$$

式中:Ω为立体角;θ_d为接收角。将接收器添加平 板型聚光系统后,设主聚光器阵列上表面的面积为 S_i,入射到主聚光器阵列上表面的光亮度为L_i,对 于一个最大接收角(即视场角)为θ_{max}的平板型聚光 器,此时入射到主聚光器阵列上表面的光通量为

$$\Phi_{i} = \int L_{i} S_{i} \cos \theta_{d} d\Omega = 2\pi L_{i} S_{i} \int_{0}^{\pi/2} \cos \theta_{d} \sin \theta_{d} d\theta_{d} = \pi L_{i} S_{i}, \qquad (6)$$

经聚光器收集到达接收器表面的光通量为

 $\Phi_{o} = \eta_{opt} \Phi_{i} = \pi L_{i} S_{i} \eta_{opt}, \qquad (7)$

式中:η_{ор}为平板型聚光系统的聚光效率。聚光效率 定义为进入探测器的能量与接收全部可见光能量的 比值。对于平板型聚光系统,光学增益定义为添加 聚光器后接收器接收的光通量 Φ。与未添加聚光器 时所接收的光通量 Φ。之比^[22],即

$$g(\theta_{\rm c}) = \frac{\Phi_{\rm o}}{\Phi_{\rm d}} = \frac{\pi L_{\rm i} S_{\rm i} \eta_{\rm opt}}{\pi L_{\rm o} S_{\rm d}} = \eta_{\rm opt} \frac{L_{\rm i} S_{\rm i}}{L_{\rm o} S_{\rm d}} = \eta_{\rm opt} C_{\rm geo} \frac{L_{\rm i}}{L_{\rm o}}.$$
(8)

由于平板型聚光系统的尺寸相对于室内的高度 很小,因此 $L_o \approx L_i$,将(4)式代入(8)式并整理得 $g(\theta_c) = \eta_{out} l_c / w_o$. (9)

3 平板型聚光器的仿真设计与聚光 性能分析

3.1 平板型聚光器在 40°视场角时的仿真分析

将室内可见光通信场景设定为(5×5×3) m, 其中高度为3m。依据白光照明标准,普通办公照 明要求照度范围为200~1000 lx,采用4组白光 LED 阵列均匀对称分布在房间中,如图3所示。每 组阵列有 60×60 个LED单元,单个LED发光功率 为20mW,发射半功率角为 60° ,中心发光强度为 0.73 cd。设LED 阵列与房顶边缘的最短距离为 l_m ,LED 阵列中各LED 灯珠之间的距离为i,在这

种布局模式下,光照度分布如图4所示,接收平面照 度分布的均匀度为(照度均值与照度最大值的比值) 89.6%。光学天线法线与所能接收光线夹角最大值 为半视场角,在实际应用中,扩大视场可使光学接收 天线接收更多入射光从而增加聚光效率,但是视场 角过大又会增加噪声,因此确定合适的视场角对于 设计光学接收天线具有重要的意义。之前的研究表 明,室内可见光通信光学接收天线的视场角需要设 计在 40°~60°之间[15],为了适应室内可见光通信中 LED 的光强分布,需要调整主聚光器上表面的二次 曲面系数以及曲率半径数值。为了将光线导入主聚 光器后折射为平行光,本文将主聚光器上表面二次 曲面系数设置为一1,即抛物透射面。调整后的具体 参数如表1所示,对主聚光器的光线追迹如图5所 示,LED 光源的相关参数如表 2 所示。为了使仿真 实验更具一般性,调整平板型聚光器的位置空间坐 标为(1500 mm,1500 mm,850 mm)。图 5(c)和 图 5(d)分别为有无平板型聚光器作为光学前端时 接收面的光能分布情况,在有聚光器时接收端接收 到的光线数量为1457条,接收端接收面的光斑呈均 匀分布:没有聚光器时接收端接收到的光线数量为 396条,但是由于光源出光分布以及位置的变化,接 收面的光斑分布均匀性较差;根据两种情况下接收 光线的数量,计算出平板型聚光器的实际增益为 3.68。通过比较发现,在调整主聚光器上表面曲率



半径后,平板型聚光器在光源为朗伯分布模式时聚 光性能有所提高,这说明上表面为曲面面型的平板 型聚光器适合作为室内可见光通信的光学天线。









图 4 接收平面光照度分布







图 5 平板型聚光器在 40°视场角时仿真示意图。(a)主聚光器光线追迹示意图; (b) 平板型聚光器结构图; (c) 采用聚光器时接收端的光斑分布; (d)未采用聚光器时接收端的光斑分布 Fig. 5 Simulation diagrams of the planar concentrator with a field of view of 40°. Schematic diagrams of (a) ray-tracing of the collector and (b) the planar concentrator structure; irradiance distributions of the receiver (c) with and (d) without the planar concentrator

Table 1 Key design parameters of planar concentrator with a field of view of 40°							
Radius curvature of	Parabolic	Collector	Collector	Lightguide	Lightguide	Field of	Collector
the collector	coefficient	width	height	length	thickness	view	Collector
ho /mm	а	D/mm	h / mm	$l_{\rm m}$ /mm	$w \ /mm$	$\theta_{\rm max}$ /(°)	material
-34	0.021	5	42	600	2	40	PMMA
表 2 LED 光源相关设计参数 Table 2 Design parameters of the LED light source							
Ray distribution	LED size	size LED power		Color temperature		Simulation rays amount	
	$S_{ m s}~/ m mm^2$		$P_{\rm s}$ /W	Т	/K	Simulation ra	ays annount
Lambertian	1 1 4500				1000	000	

表 1 视场角为 40°时平板型聚光器的关键设计参数

3.2 通信可靠性研究

在 3.1 节中,讨论了室内 LED 照明分布的均匀性,还需对通信的可靠性进行研究。本文采用接收平面 上 BER 均值评价通信系统可靠性,当第 *n* 个点光源作用时接收平面的接收功率 *P*_n 为^[23]

$$P_n = g_{\text{LOS}}(0) P_s, \qquad (10)$$

式中:gLOS(0)为信道的直流增益;P。为光源功率。单个 LED 光源出光分布服从朗伯辐射模型,则gLOS(0)为^[26]

$$g_{\text{LOS}}(0) = \begin{cases} \frac{(m+1)S_{\text{d}}}{2\pi d_{n}^{2}} \cos^{m}\theta_{s}g_{s}(\theta_{c})g(\theta_{c})\cos\theta_{c}, & 0 \leq \theta_{c} \leq \theta_{\text{max}}, \\ 0, & \theta > \theta_{\text{max}} \end{cases}, \tag{11}$$

式中: d_n 为光源与探测器之间的直线距离; θ_s 为光 源发射角度; θ_c 为光线入射角度;m为模式阶数; $g_s(\theta_c)$ 为光滤波器的增益; $g(\theta_c)$ 为聚光器的增益。 则m和 $g(\theta_c)$ 可分别表示为

$$m = \frac{-\ln 2}{\ln(\cos \theta_{1/2})},\tag{12}$$

$$g(\theta_{\rm c}) = \begin{cases} n_1^2/(\sin^2 \theta_{\rm max}), & 0 \leqslant \theta_{\rm c} \leqslant \theta_{\rm max} \\ 0, & \theta_{\rm c} > \theta_{\rm max} \end{cases}, (13)$$

式中: θ_{1/2} 为发射功率的半角。则接收端探测器收到 LED 阵列传输的总光源功率为

$$P_{\rm d} = \sum_{n=1}^{N} P_{\rm s} g_{\rm LOS}(0), \qquad (14)$$

式中:N为LED数量。系统信噪比为[24-25]

$$R_{\rm SN} = (\gamma P_{\rm d})^2 / \sigma^2, \qquad (15)$$

式中: γ 为 PD 转换效率; σ^2 为接收端接收到的总系 统噪声, $\sigma^2 = \sigma_1^2 + \sigma_2^2$, σ_1^2 为系统散粒噪声, σ_2^2 为放大 器噪声。 σ_1^2 可表示为

$$\sigma_1^2 = 2q\gamma (P_d + P_b)B_b, \qquad (16)$$

式中:q为电子电量;P_b为周围环境背景光产生的 噪声功率;B_b为噪声带宽。B_b可表示为

$$B_{\rm b} = I_{\rm 1} R_{\rm b} , \qquad (17)$$

式中: R_b 为系统的数据传输速率^[24]; I_1 为光电二级管的噪声带宽因子。 σ_2^2 可表示为

$$\sigma_2^2 = I_a^2 B_a, \qquad (18)$$

式中:*I*。为放大器的噪声密度;*B*。为放大器带宽。 系统 BER 为

$$R_{\rm BE} = Q(x) \sqrt{R_{\rm SN}}, \qquad (19)$$

式中:Q(x)可表示为

$$Q(x) = \int_{x}^{\infty} \frac{\exp(-y^{2}/2)}{\sqrt{2\pi}} dy, \qquad (20)$$

则接收平面的 BER 均值 $R_{\text{BE}}(l_m, i)$ 为

$$\bar{R}_{\rm BE}(l_{\rm m},i) = S_{\rm d} \iint_{(x,y)} R_{\rm BE}(x,y) \,\mathrm{d}x \,\mathrm{d}y_{\,\circ} \qquad (21)$$

图 6 为不同(l_m ,i)取值时接收平面 BER 均值 的分布情况。由图 6 可知,在满足照度的前提下,当 (l_m ,i)=(0.35,0.025)时,接收平面的 BER 均值最



图 6 接收平面 BER 均值分布

Fig. 6 Distribution of BER average value on receiving plane

0406004-5

低,此时系统最可靠。

3.3 聚光器结构对聚光性能的影响

通过上述对实际通信条件的研究,得到的接收 天线的体积、质量、接收聚光面积分别为 126000 mm³,140.2 g,3000 mm²。该接收天线的 体积较小,结构较为简单,能够满足实际应用需要。 聚焦光斑辐照度分布随着接收天线位置坐标的变化 如图7 所示。为了使仿真数据更具一般性,选取接 收天线位置空间坐标(*x*,*y*,*z*)分别为(1.60 mm,0, 0.85 mm)(1.60 mm,0.80 mm,0.85 mm) (1.60 mm,1.60 mm,0.85 mm)(1.60 mm, 2.50 mm,0.85 mm)进行仿真实验。由于 LED 阵列 分布的对称性,这4个位置坐标的数据能够较客观 地反映实验结果的正确性。由图7可见,不同位置 坐标下聚焦光斑的分布都较均匀,几乎不受位置坐 标的影响,即随着入射光照方向的变化聚焦光斑的 位置几乎没有漂移。





Fig. 7 Irradiance distributions of concentrated spot with x = 1.60 mm, z = 0.85 mm, and

(a) y=0, (b) y=0.80 mm, (c) y=

随着平板型聚光器长度的增加,主聚光器和半 球耦合结构阵列数量也增多,部分波导板中的光线 传播至波导板上表面半球耦合结构处,由于这部分 表面面型为球面,光线在此处不再发生全反射,部分 光线透射出波导板,发生漏光现象。由于接收到光 线总量不变,但漏光后到达探测器的光线变少,因此 聚光效率下降。光线耦合结构的尺寸直接影响波导 板的漏光程度,利用光线追迹软件对3种聚光器进 行仿真,并考虑菲涅耳损失和光学材料的吸收损失。 3种聚光器的长度分别为400,500,600 mm,宽度和 高度均为50,42 mm。图8为聚光效率随光线耦合 结构尺寸变化曲线。可见,随着光线耦合结构尺寸







光线耦合结构尺寸下,聚光器长度越长,漏光现象越 严重,聚光效率越低。需要注意的是,当光线耦合结 构半径为零时,即波导板上表面为平面,从主聚光器 出射的光线与波导板上下表面发生折射后从波导板 下表面漏出,没有任何光线被导入波导板中。因此, 在实际设计聚光器时,光线耦合结构的半径不能为零。

3.4 视场角对平板型聚光器聚光性能的影响

视场角 θ_{max}是评价光学天线性能优劣的重要指标。在实际应用中,扩大视场角能够使光学天线接收更多的入射光,从而增加聚光系统的聚光效率。 但是,根据以上分析可知,视场角对于平板型聚光器 聚光性能影响较大。在不改变光源条件的基础上, 将平板型聚光器的位置空间坐标设置为(1500 mm, 1500 mm,850 mm),通过改变主聚光器上表面曲率 半径的设计参数,分别模拟视场角为0°,10°,20°, 30°,40°,50°时接收端所能够接收到的能量。具体的 设计参数以及各视场角下的增益情况分别列于 表3。根据表3绘制的实际增益随视场角的变化如 图9所示。由图9可见,当视场角较小时,平板型聚 光器的聚光效果较好,实际增益较大;随着视场角的 增大,实际增益迅速下降,这是由于聚光器的位置、 LED光源的布局,以及LED出光分布等因素导致 一部分光线未能被主聚光器接收所致,而另一部分 被主聚光器接收的光线由于入射角度的变化未能导 入至波导板,则使聚光器的聚光效率大幅下降;当视 场角较大时,实际增益下降幅度较平缓。

	Table 5 Tal	anieters and gai	ii values or planar	concentrator in unreren	in neus or view	
Field of	Parabolic	Collector	Lightguide	Rays	Rays amount	Coin
view	coefficient	height	length	amount	(without	
$\theta_{\rm max}/(^{\circ})$	ho /mm	h / mm	$l_{\rm c}/{ m mm}$	(with collector)	collector)	$g(\theta_c)$
0	∞	42	600	39900	144	277
10	-52	42	600	2562	61	42
20	-46	42	600	3762	209	18
30	-39	42	600	2540	324	7.84
40	-34	42	600	1457	396	3.68
50	-30	42	600	761	435	1.75

	表 3	不同视场角	下的平板型	聚光器参数与	增益值	
Table 2	Doromotoro	and goin volu	on of planar	annontrator	n different	fielde



图 9 平板型聚光器作为光学天线在不同视场角下的增益 Fig. 9 Gain of the planar concentrators as optical antenna in different fields of view

4 采用平板型聚光系统为光学前端的 室内可见光通信系统信道仿真与 分析

为了验证平板型聚光器设计的合理性,在一个 (5×5×3) m 的空旷房间中,利用 Matlab 软件分别 对采用视场角为 10°,30°,50°,70°的平板型聚光器 为光学天线的室内可见光通信系统进行建模与仿 真。4 组白光 LED 阵列均匀对称地分布在距离天 花板 0.5 m 的位置,每组 LED 光源由 60×60 个 LED 组成,每个 LED 光功率为 20 mW,每两个 LED 之间的距离为 1 cm,LED 中心的发光强度为 0.73 cd,接收系统所放置的桌面距离地面 0.85 m, 墙壁反射率为 0.7,聚光器光学材料折射率 $n_1 = 1.5$ 。

在不考虑墙壁反射的情况下,设光学滤波器增益为 1,探测器有效面积为 1 cm²,响应度为 0.53 A/W,接收器视场角为 90°。分别模拟仿真不 采用平板型聚光器、采用视场角为 10°,30°,50°,70° 的平板型聚光器作为光学天线的 4 种情况,得到的 0.85 m 水平任意位置的接收功率分布如图 10 及 表 4所示。需要说明的是,文中探测器有效面积 1 cm²只作计算数值。

由图 10 和表 4 可见,使用视场角为 10°的平板型聚光器作为光学天线时,4 组 LED 下方的探测器接收功率增加,但是其他区域有较大的盲区存在;使用视场角为 30°的平板型聚光器作为光学 天线时,接收功率增加的区域面积变大,但仍然存在部分盲区;使用视场角为 50°的平板型聚光器作 为光学天线时,接收功率平均值为 11.7274 dBm, 较无聚光器时提升 16.2411 dBm,且之前出现的盲 区被覆盖,接收功率最小值出现在房间的边缘及 角落。使用视场角为 70°的平板型聚光器作为光 学天线时,接收功率平均值为18.1684 dBm,较无 聚光器时提升22.6821 dBm,但是接收功率最大值 有所下降。



图 10 LOS 信道下接收功率分布。(a) 不使用聚光器; (b)、(c)、(d)、(e)使用视场角分别为 10°, 30°, 50°, 70°的平板型聚光器

Fig. 10 Distributions of received power in LOS (a) without concentrator and using a planar

concentrator with the fields of view of (b) 10°, (c) 30°, (d) 50°, and (e) 70°

表 4	LOS 信道	市下不同初	见场角平板	型聚光器	的接收功]率分布
-----	--------	-------	-------	------	------	------

Table 4 Distribution of received power in LOS using the planar concentrators with different fields of view

	Field of view	Minimal received power	Maximal received power	Average received power
Type of optical antenna	$\theta_{\rm max}$ /(°)	P_{\min} /W	$P_{ m max}$ /W	$P_{ m ave}$ /W
Without collector		-9.9431	-3.1408	-4.5137
	10	$-\infty$	21.4318	0.3796
Dianan age contentor	30	$-\infty$	23.1988	3.8864
Fianar concentrator	50	-10.0432	23.1956	11.7274
	70	16.0327	20.0046	18.1684

当考虑墙壁光线一次反射时,即 NLOS 信道下,反射光的直流增益为

$$g_{\rm NLOS}(0) = \begin{cases} \frac{(m+1)S_{\rm d}}{2\pi d_{\rm 1}^2 d_{\rm 2}^2} \rho {\rm d}S_{\rm wall} \cos^m \theta_{\rm S} \cos \theta_{\rm wall} \cos \theta_{\rm wall} \cos \theta_{\rm c}) g(\theta_{\rm c}) \cos \theta_{\rm c}, & 0 \leqslant \theta_{\rm c} \leqslant \theta_{\rm max} \\ 0, & \theta_{\rm c} > \theta_{\rm max} \end{cases}, \quad (22)$$

式中: d_1 为光线到墙壁任意点的距离; d_2 为该点到 接收端的距离; dS_{wall} 为墙面的微元面积; θ_{wall1} 为光 线相对于墙壁的入射角度; θ_{wall2} 为光线经过墙壁反 射后的出射角度。则考虑一次反射时的接收功率为 $P_{r} = \int_{S_{wall}} P_{s} dg_{NLOS}(0), \qquad (23)$





Fig. 11 Distribution of received power in NLOS. (a) Without concentrator; (b) using a planar concentrator of the field of 10° view; (c) using a planar concentrator of the field of 30° view; (d) using a planar concentrator of the field of 50° view; (e) using a planar concentrator of the field of 70° view

表 5 NLOS 信道下不同视场角下平板型聚光器的接收功率分布

Table 5 Distribution of received power of the planar concentrators in different fields of view in NLOS

Type of optical antenna	Field of view	Minimal received power	Maximal received power	Average received power
	$\theta_{\rm max}$ /(°)	$P_{ m min}$ /W	$P_{ m max}$ /W	$P_{ m ave}$ /W
Without collector		-9.7876	-3.2394	-4.1547
Planar concentrator	10	- w	21.9105	0.8863
	30	$\infty - \infty$	23.9054	4.3167
	50	-9.9481	24.0064	12.3409
	70	16.0547	20.1794	18.9534

由图 11 和表 5 可见,采用平板型聚光器作为光 学天线后,NLOS 信道下系统的接收功率普遍比 LOS 信道下有所提升。对于视场角为 50°的平板型 聚光器,接收功率的平均值较无聚光器时提升 16.4956 dBm,较LOS 信道下提高 0.6135 dBm。对 于视场角为 70°的平板型聚光器,接收功率的平均 值较无聚光器时提升 23.1081 dBm,较LOS 信道下 提高 0.785 dBm。可见,墙壁的反射光线对于接收 功率的分布有较大影响。因此,平板型聚光器作为 可见光通信中的光学天线的整体性能适用于室内可 见光通信。

5 结 论

平板型聚光器常用于太阳光接收系统,本文通 过调整主聚光器上表面面型参数设计出可作为室内 可见光通信光学天线的平板型聚光器,利用光线追 迹软件 TracePro 模拟了主聚光器上表面不同曲率 半径下的平板型聚光器在不同视场角下的聚光性 能,分析了视场角对平板型聚光器聚光性能的影响, 并推导出适用于平板型聚光系统的光学增益理论公 式。为了验证平板型聚光器设计的合理性,在一个 (5×5×3) m 的空旷房间中,利用 Matlab 软件分别 对视场角为 10°,30°,50°,70°的平板型聚光器作为 光学天线的室内可见光通信系统进行了建模与仿 真,分别得到了 LOS 和 NLOS 信道下视场角为 50° 的平板型聚光器接收房间内各位置的光功率较直接 探测时分别提升了 16.2411 dBm 和 16.4956 dBm。 仿真结果表明:视场角为 50°时的平板型聚光器作 为可见光通信中的光学天线的整体性能适用于室内 可见光通信;视场角较小的平板型聚光器更适用于 点对点的环境。

需要说明的是,仿真过程中为了突出表现不同 参数下光学天线整体性能间的差异,选用的平板型 聚光器尺寸较大,在实际应用中,可根据光通信应用 的场景,减少主聚光器的数量,调整聚光系统的高 度,得到切合实际条件的设计尺寸。此外,光线在平 板型聚光器的接收面上均匀分布,均匀的能量不但 不会影响探测器的性能,反而可以提高探测效率;对 于高通信速率中光源功率较低时,可以通过增加聚 光器的长度或宽度增大系统的接收面积,从而满足 低功率光源下的通信需求。

参考文献

Liu Y, Zhang G A. Study on modulation scheme of visible light communications and its performance[J]. Laser & Optoelectronics Progress, 2014, 51 (9): 090601.

刘洋,章国安.可见光通信调制方式及其性能研究 [J].激光与光电子学进展,2014,51(9):090601.

- [2] LuQF, JiXS, HuangKZ, et al. Power allocation method for reducing nonlinearity clipping distortion in asymmetrically clipped optical orthogonal frequency division multiplexing based visible light communication [J]. Acta Optica Sinica, 2014, 34 (7): 0706004.
 陆庆峰,季新生,黄开枝,等.降低可见光通信不均 匀限幅失真的功率分配方法[J].光学学报, 2014, 34(7): 0706004.
- [3] Zhao L, Peng K. Optimization of layout of lighting for indoor VLC based on white-LED[J]. Acta Optica Sinica, 2017, 37(7): 0706001.

赵黎,彭恺.基于白光 LED 的室内 VLC 光源布局优 化[J].光学学报,2017,37(7):0706001.

- [4] Li Y X, Liang W Y, Ye H G, et al. COB LED based optical design of transmitting end with uniform luminous intensity distribution for visible light communication systems[J]. Acta Optica Sinica, 2016, 36(10): 1022002.
 李远兴,梁文跃,叶湖贵,等.基于 COB LED 的均 匀光强分布可见光通信系统发射端的光学设计[J]. 光学学报, 2016, 36(10): 1022002.
- [5] Pang G, Ho K L, Kwan T, et al. Visible light communication for audio systems[J]. IEEE Transactions on Consumer Electronics, 1999, 45(4): 1112-1118.
- [6] Komine T, Nakagawa M. Fundamental analysis for visible-light communication system using LED lights
 [J]. IEEE Transactions on Consumer Electronics, 2004, 50(1): 100-107.
- [7] Zhang Y L, Lan T, Gao M G, et al. Design of two-cascade optical antenna for indoor visible light communication [J]. Acta Physica Sinica, 2015, 64 (16): 164201.
 张逸伦, 蓝天,高明光,等.二级级联式室内可见光通信光学接收天线设计[J].物理学报, 2015, 64 (16): 164201.
- [8] Zhao T F, Ke X Z, Liang W, et al. Design of two levels optical receiver system for UV scattering communication[J]. Piezoeletrics and Acoustooptics, 2011, 33(2): 310-314.
 赵太飞,柯熙政,梁薇,等.紫外光散射通信中一种 二级光学接收系统设计[J]. 压电与声光, 2011, 33 (2): 310-314.
- [9] Xu N, Xu D T, Yang G, et al. Simulating and optimizing of Fresnel lens in visible light communications[J]. Chinese Journal of Quantum Electronics, 2012, 29(5): 629-636.
 徐宁,徐丹彤,杨庚,等.可见光通信中菲涅耳透镜 仿真设计与优化[J].量子电子学报, 2012, 29(5): 629-636.
- [10] Li X, Lan T, Wang Y, et al. Design and study of Fresnel lens for an antenna in indoor visible light communication system[J]. Acta Physica Sinica, 2015, 64(2): 024201.
 李湘, 蓝天, 王云, 等. 室内可见光通信系统中菲涅 尔透镜接收天线的设计研究[J]. 物理学报, 2015, 64(2): 024201.
- [11] Wang L H, Lan T, Shen Z M, et al. Optical receiving antenna for indoor visible light communication based on holographic mirror[J]. Acta Photonica Sinica, 2015, 44(3): 0306004.
 王龙辉, 蓝天, 沈振民, 等. 基于全息反射镜的室内 可见光通信光学接收天线[J].光子学报, 2015, 44 (3): 0306004.

- Burton A, Ghassemlooy Z, Rajbhandari S, et al.
 Design and analysis of an angular-segmented full-mobility visible light communications receiver [J].
 Transactions on Emerging Telecommunications Technologies, 2014, 25: 591-599.
- [13] Zhang X B, Tang Y, Cui L, et al. Continuous zoom antenna for mobile visible light communication [J]. Applied Optics, 2015, 54(32): 9606-9612.
- [14] Zhang X B, Tang Y, Cui L, et al. Grating optical antenna for spectral wavelength division multiplex visible light communication [J]. Acta Optica Sinica, 2016, 36(2): 0206003.
 张学彬,唐义,崔璐,等.光栅型光谱波分复用可见光通信光学天线[J].光学学报, 2016, 36(2): 0206003.
- [15] Hu S T, Zhang J Y. Research of antenna layouts in multiple-input multiple-output visible light communication [J]. Journal of Optoelectronics · Laser, 2015, 26(10): 1908-1914.
 呼树同,张建勇. 多输入多输出可见光通信的天线布 局研究[J]. 光电子·激光, 2015, 26(10): 1908-1914.
- [16] Wang Y, Lan T, Li X, et al. Design research and performance analysis of compound parabolic concentrators as optical antennas in visible light communication [J]. Acta Physica Sinica, 2015, 64 (12): 124212.
 王云, 蓝天, 李湘, 等. 复合抛物面聚光器作为可见 光通信光学天线的设计研究与性能分析[J].物理学 报, 2015, 64(12): 124212.
- [17] Cooper T, Dähler F, Ambrosetti G, et al. Performance of compound parabolic concentrators with polygonal apertures [J]. Solar Energy, 2013, 95 (5): 308-318.
- [18] Xie P, Lin H C, Liu Y, et al. Total internal reflection-based planar waveguide solar concentrator with symmetric air prisms as couplers [J]. Optics Express, 2014, 22(s6): A1389-A1398.
- [19] de Jong T M, de Boer D K G, Bastiaansen G W M. Diffractive flat panel solar concentrators of a novel design[J]. Optics Express, 2016, 24(14): A1138-

A1147.

- [20] Wang X, Cao M, An Z Y, et al. Design and research of total-internal-reflection solar energy concentrating module[J]. Infrared and Laser Engineering, 2016, 45(10): 1020001.
 王骁,曹秒,安志勇,等.全内反射型太阳能聚光模 块设计与研究[J].红外与激光工程,2016,45(10): 1020001.
- [21] Bouchard S, Thibault S. GRIN planar waveguide concentrator used with a single axis tracker [J]. Optics Express, 2014, 22(s2): A248-A258.
- [22] Liu Y X, Huang R, Madsen C K, et al. Two-axis tracking using translation stages for a lens-to-channel waveguide solar concentrator [J]. Optics Express, 2014, 22(s6): A1567-A1575.
- [23] Teng T C, Lai W C. Planar solar concentrator featuring alignment-free total-internal-reflection collectors and an innovative compound tracker [J]. Optics Express, 2014, 22(s7): A1818-A1834.
- [24] Languy F, Fleury K, Lenaerts C, et al. Flat Fresnel doublets made of PMMA and PC: combining low cost production and very high concentration ratio for CPV [J]. Optics Express, 2011, 19(s3): A280-A294.
- [25] Ding D Q, Ke X Z, Li J X. Design and simulation on the layout of lighting for VLC system[J]. Optoeletronic Engineering, 2007, 34(1): 131-134.
 丁德强,柯熙政,李建勋. VLC 系统的光源布局设计 与仿真研究[J].光电工程, 2007, 34(1): 131-134.
- [26] Zeng L B, O' Brien D, Le-Minh H, et al. Improvement of data rate by using equalization in an indoor visible light communication system [C]. 4th IEEE International Conference on Circuits and Systems for Communications, 2008: 10052223.
- [27] Wang Z, Yu C, Zhong W D, et al. Performance of a novel LED lamp arrangement to reduce SNR fluctuation for multi-user visible light communication systems[J]. Optics Express, 2012, 20(4): 4564-4573.
- [28] Kahn J M, Barry J R. Wireless Infrared Communications [J]. Proceedings of the IEEE, 1997, 85(2): 265-298.