(19) 国家知识产权局



(12) 发明专利申请



(10) 申请公布号 CN 116155673 A (43) 申请公布日 2023. 05. 23

(21)申请号 202310406927.4

(22)申请日 2023.04.17

(71) 申请人 南京信息工程大学 地址 210044 江苏省南京市江北新区宁六 路219号

(72) **发明人** 丁前程 王俊锋 刘博 任建新 毛雅亚 吴泳锋 孙婷婷 赵立龙 戚志鹏 李莹 王凤

(74) 专利代理机构 南京纵横知识产权代理有限 公司 32224

专利代理师 董建林

(51) Int.CI.

H04L 27/26 (2006.01) *H04B* 10/2507 (2013.01)

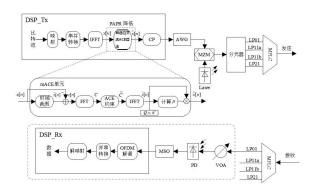
权利要求书2页 说明书6页 附图10页

(54) 发明名称

一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通 信方法

(57) 摘要

本发明公开了一种用于降低OFDM信号PAPR 的少模光纤通信方法,包括:获取待处理的通信 信号,并进行预处理转换为时域信号;对转换的 时域信号叠加时域复数噪声,进行时域裁剪;将 时域裁剪后的时域信号转换为频域信号,并进行 ACE约束;基于IFFT变换,将ACE约束后的频域信 号转换为时域信号;引入调节因子,调控ACE约束 后的时域信号的放大倍数,对时域信号进行放 大,并将放大后的信号与时域裁剪前的信号进行 叠加,降低PAPR;将PAPR降低后的信号进行处理 后传输。本发明基于传统的ACE算法,对时域信号 进行裁剪,在频域信号中对生成的星座符号进行 经 区域扩展,实现对PAPR的降低。



1.一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,其特征在于:包括如下步骤:

获取待处理的通信信号,并进行预处理转换为时域信号;

对转换后的时域信号叠加时域复数噪声,进行时域裁剪;

将时域裁剪后的时域信号转换为频域信号,并进行ACE约束;

基于IFFT变换,将ACE约束后的频域信号转换为时域信号;

引入调节因子,调控ACE约束后的时域信号的放大倍数,对时域信号进行放大,并将放大后的信号与时域裁剪前的信号进行叠加,降低PAPR;

将PAPR降低后的信号进行处理后传输。

2.根据权利要求1所述的用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,其特征在于: 所述预处理包括:

将待处理的通信信号进行星座映射操作,生成对应的星座图;

将星座图进行串并变换操作后,进行IFFT变换,得到时域信号。

- 3.根据权利要求1所述的用于降低0FDM信号PAPR的少模光纤通信方法,其特征在于:通过FFT变换将时域裁剪后的时域信号转换为频域信号。
- 4.根据权利要求1所述的用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,其特征在于: 所述ACE约束包括:

将星座图顶角与四条边中的星座点投影至边界增大的区域,同时将所有余下的方向的星座点的值设置为零。

5.根据权利要求1所述的用于降低0FDM信号PAPR的少模光纤通信方法,其特征在于: 所述对转换后的时域信号叠加时域复数噪声,进行时域裁剪,包括:

$$c[n] = \hat{x}[n] - x[n]$$
;

其中,x[n]为时域裁剪后的时域复数信号;x[n]为时域裁剪前的时域复数信号;c[n]为叠加的时域复数噪声;

$$\stackrel{\wedge}{x[n]} = \begin{cases} x[n], |x[n]| \le A \\ Ae^{j\theta[n]}, |x[n]| > A \end{cases} \quad n = 1, \dots, N;$$

其中,x[n]为时域裁剪后的时域复数信号;x[n]为时域裁剪前的时域复数信号;A为设定的幅度阈值; $\theta[n]$ 为时域裁剪前时域复数信号的相位值;N为ifft点数;n为取值范围为[1,N]的正整数;j为虚数单位,等于-1的平方根。

6.根据权利要求1所述的用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,其特征在于: 所述调控ACE约束后的时域信号的放大倍数,对时域信号进行放大,并将放大后的信号 与时域裁剪前的信号进行叠加,包括:

$$x[n] = x[n] + \mu_{opt} * \tilde{c}[n];$$

其中,x[n]为时域裁剪前的时域复数信号; μ_{opt} 为放大调节因子; $\widetilde{c}[n]$ 是由c[n]先经

过fft变换,接着进行ACE约束,然后进行ifft变换生成的时域信号;c[n]为叠加的时域复数噪声;n为取值范围为[1,N]的正整数。

7.根据权利要求6所述的用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,其特征在于:

$$\mu_{opt} = \frac{\sum_{n \in p} \left| c[n] \right| \cdot \left| c_{clip}[n] \right|}{\sum_{n \in p} \left| c[n] \right|^2 + \sum_{n \in p} Q \cdot \left| c[n] \right|^2};$$

其中,Q为调节因子, $Q \in [0,1)$;c[n]为叠加的时域复数噪声; $c_{clip}[n]$ 为时域裁剪后的信号; $p = \left\{ n \middle| c_{clip}[n] > 0, n = 1, \cdots, L \right\}$ 、 $p' = \left\{ n \middle| c_{clip}[n] \middle| = 0, n = 1, \cdots, N - L \right\}$;N为ifft点数;n为取值范围[1,N]的正整数。

8.根据权利要求1所述的用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,其特征在于: 所述将PAPR降低后的信号进行处理后传输,包括:

为叠加后的信号添加循环前缀,进行数字信号处理,并转换为光信号;

将光信号经过少模光纤进行传输;

在传输完成,接收到光信号后,对光信号进行OFDM解调处理。

一种用于降低0FDM信号PAPR的少模光纤通信方法

技术领域

[0001] 本发明涉及一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,属于光纤通信技术领域。

背景技术

[0002] 正交频分复用(Orthogonal Frequency Division Multiplexing,OFDM)是一种多载波数据传输技术,具有数据速率高、抗多径衰落能力强、频谱利用率高等优点,被广泛应用于各种通信系统中。但是 OFDM 信号具有很高的峰均功率比(Peak Average Power Patio,PAPR),要求系统功率放大器必须具有较宽的线性动态范围,否则一旦超出就会产生非线性失真,造成通信质量的下降。因此,如何有效抑制 PAPR 成为 OFDM 技术急需解决的关键问题之一。

[0003] 在以往的研究中,已有许多方案可以克服著名的PAPR问题,主要有以下三类:畸变类技术、编码技术以及概率类扰码技术。畸变类技术例如有剪切,但这个过程是非线性的,会降低误码率。编码类技术例如分组编码、Golay互补编码以及雷德密勒码(Reed-Muller),然而编译码过程相对比较复杂,这会导致OFDM系统发送端及接收端的计算复杂度增加。另外,因为分组编码增加了冗余信息,降低了带宽利用率和系统的吞吐量。概率类最典型的如选择映射法、部分传输序列法,虽然他们可以通过无失真方案实现PAPR降低,但这些无失真算法的主要缺点是:有用的数据速率可能会被不利地降低,而且它们还可能需要将边带信息发送到接收端。

发明内容

[0004] 本发明所要解决的技术问题是克服现有技术的缺陷,提供一种用于降低0FDM信号PAPR的少模光纤通信方法,本发明专利针对0FDM系统中面临的PAPR过高的问题,在原有的ACE-POCS算法的基础上,引入调节因子和最小二乘法逼近技术,对时域与频域的信号进行处理,在时域对信号进行裁剪,而到频域则对生成的星座符号进行适当的区域扩展,实现对PAPR的降低,同时加快了迭代速度,降低了计算复杂程度。

[0005] 为达到上述目的,本发明提供一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,包括如下步骤:

获取待处理的通信信号,并进行预处理转换为时域信号;

对转换后的时域信号叠加时域复数噪声,进行时域裁剪;

将时域裁剪后的时域信号转换为频域信号,并进行ACE约束:

基于IFFT变换,将ACE约束后的频域信号转换为时域信号;

引入调节因子,调控ACE约束后的时域信号的放大倍数,对时域信号进行放大,并将放大后的信号与时域裁剪前的信号进行叠加,降低PAPR;

将PAPR降低后的信号进行处理后传输。

[0006] 进一步的,所述预处理包括:

将待处理的通信信号进行星座映射操作,生成对应的星座图;

将星座图进行串并变换操作后,进行IFFT变换,得到时域信号。

[0007] 进一步的,通过FFT变换将时域裁剪后的时域信号转换为频域信号。

[0008] 进一步的,所述ACE约束包括:

将星座图顶角与四条边中的星座点投影至边界增大的区域,同时将所有余下的方向的星座点的值设置为零。

[0009] 进一步的,所述对转换后的时域信号叠加时域复数噪声,进行时域裁剪,包括:

$$c[n] = \hat{x}[n] - x[n]$$
;

其中, $\stackrel{\wedge}{x[n]}$ 为时域裁剪后的时域复数信号;x[n]为时域裁剪前的时域复数信号;c[n]为叠加的时域复数噪声;

$$\overset{\wedge}{x[n]} = \begin{cases} x[n], |x[n]| \le A \\ Ae^{j\theta[n]}, |x[n]| > A \end{cases} \quad n = 1, \dots, N ;$$

其中,x[n]为时域裁剪后的时域复数信号;x[n]为时域裁剪前的时域复数信号;A为设定的幅度阈值; $\theta[n]$ 为时域裁剪前时域复数信号的相位值;N为ift点数;n为取值范围为1, N的正整数;j为虚数单位,等于-1的平方根。

[0010] 进一步的,所述调控ACE约束后的时域信号的放大倍数,对时域信号进行放大,并将放大后的信号与时域裁剪前的信号进行叠加,包括:

$$x[n] = x[n] + \mu_{opt} * \tilde{c}[n];$$

其中,x[n]为时域裁剪前的时域复数信号; μ_{opt} 为放大调节因子;c[n]是由c[n]先经过fft变换,接着进行ACE约束,然后进行ifft变换生成的时域信号;c[n]为叠加的时域复数噪声;n为取值范围为[1,N]的正整数。

[0011] 进一步的,
$$\mu_{opt} = \frac{\sum_{n \in p} \left| c[n] \right| \cdot \left| c_{clip}[n] \right|}{\sum_{n \in p} \left| c[n] \right|^2 + \sum_{n \in p} Q \cdot \left| c[n] \right|^2}$$

其中,Q为调节因子, $Q \in [0,1)$;c[n]为叠加的时域复数噪声; $c_{clip}[n]$ 为时域 裁剪后的信号; $p = \{n | |c_{clip}[n]| > 0, n = 1, \cdots, L\}$ 、 $p' = \{n | |c_{clip}[n]| = 0, n = 1, \cdots, N - L\}$;N为 ifft 点数;n为取值范围[1,N]的正整数。

[0012] 进一步的,所述将PAPR降低后的信号进行处理后传输,包括: 为叠加后的信号添加循环前缀,进行数字信号处理,并转换为光信号:

将光信号经过少模光纤进行传输;

在传输完成,接收到光信号后,对光信号进行OFDM解调处理。

[0013] 本发明所达到的有益效果:

一方面,本发明基于传统的ACE算法,对时域信号进行裁剪,在频域信号中对生成的星座符号进行区域扩展,实现对PAPR的降低。

[0014] 另一方面,本发明引入调节因子,加快了迭代速度,解决了传统ACE算法收敛速度过慢、不能找到最优值的问题,提升了传统ACE算法的实际应用价值;

同时,本发明对裁剪转换后的频域信号进行ACE约束,星座点在移动发散后,可以使得每个星座点在经过各种噪声扰动后的容错率大大增加,而且在星座点扩展的过程中不会影响其最小欧式距离,可有效降低OFDM系统的误码率。

附图说明

[0015] 图1是以16-QAM为例,星座拓展之后的星座图;

图2是ACE-POCS算法对0FDM系统PAPR优化的CCDF图;

图3是本发明实施例提供的一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法中,经自适应灵活ACE算法操作之后的星座图:

图4是本发明实施例提供的一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法中, 经自适应灵活ACE算法操作前的波形图;

图5是本发明实施例提供的一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法中,经自适应灵活ACE算法操作后的波形图;

图6是本发明实施例提供的一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法中自适应灵活ACE算法对PAPR的优化效果图:

图7是本发明实施例提供的一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法中自适应灵活ACE算法的误码图:

图8是本发明实施例提供的一种用于降低0FDM信号PAPR的少模光纤通信方法中Q值的选取图:

图9是本发明实施例提供的一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法中Q值与误码率关系曲线图;

图10是图9中A处的局部放大图:

图11是本发明实施例提供的一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法的通信系统框图:

图12是本发明实施例提供的一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法中自适应灵活ACE算法对于光OFDM系统误码率影响图。

实施方式

[0016] 下面结合附图对本发明作进一步描述。以下实施例仅用于更加清楚地说明本发明的技术方案,而不能以此来限制本发明的保护范围。

[0017] 如图2所示,为ACE-POCS算法对OFDM系统PAPR优化的CCDF图,易知传统ACE算法存在收敛速度过慢的问题,经过2次迭代降低1.5dB左右,针对ACE-POCS算法存在的问题,本发

明的实施例提供一种用于降低OFDM信号PAPR的少模光纤通信方法,如图3至图12所示,本发明在最小二乘法逼近的基础上引入调节因子,使得峰值消除信号的振幅快速接近原始的剪切噪声,加快了迭代速度,解决了传统ACE算法收敛速度过慢、不能找到最优值的问题,提升了传统ACE算法的实际应用价值;本发明基于传统的ACE算法,对时域信号进行裁剪,在频域信号中对生成的星座符号进行区域扩展,实现对PAPR的降低;本发明对裁剪转换后的频域信号进行ACE约束,星座点在移动发散后,可以使得每个星座点在经过各种噪声扰动后的容错率大大增加,而且在星座点扩展的过程中不会影响其最小欧式距离,可有效降低OFDM系统的误码率。

[0018] 如图3至图12所示,本发明提供的一种用于降低0FDM信号PAPR的少模光纤通信方法,如图11所示,包括如下步骤:

步骤1:获取待处理的通信信号,并进行预处理,将信号转换为时域信号:

其中,预处理包括:对待处理的通信信号进行星座映射调制,生成对应的星座图;

对星座映射调制后的星座图进行串并变换操作,并进行IFFT变换,得到预处理完成后的时域信号。

[0019] 步骤2:对转换后的时域信号叠加时域复数噪声,并进行时域裁剪:

首先设置裁剪阈值,然后据下式进行裁剪:

$$c[n] = \hat{x}[n] - x[n]$$
;

其中, $\overset{\wedge}{x[n]}$ 为时域裁剪后的时域复数信号;x[n]为时域裁剪前的时域复数信号;

c[n]为叠加的时域复数噪声;

$$\hat{\mathbf{x}}[n] = \begin{cases} \mathbf{x}[n], & |\mathbf{x}[n]| \le A \\ Ae^{j\theta[n]}, & |\mathbf{x}[n]| > A \end{cases} \quad n = 1, \dots, N;$$

其中, $\stackrel{\wedge}{x[n]}$ 为时域裁剪后的时域复数信号;x[n]为时域裁剪前的时域复数信号;

A为设定的幅度阈值; $\theta[n]$ 为时域裁剪前时域复数信号的相位值;N为ifft点数;n为取值范围为 $\left[1,N\right]$ 的正整数;j为虚数单位,等于-1的平方根。

[0020] 步骤3:将时域裁剪后的时域信号转换为频域信号,并进行ACE约束:

首先将时域裁剪后的时域信号进行FFT快速傅里叶变换,将其转化为频域信号; 然后对转化后的频域信号进行ACE约束:

如图3所示,首先将星座图外部顶角和四条边中的星座点投影到边界增大的区域, 然后将所有余下方向的星座点的值设为零。

[0021] 步骤4:基于IFFT快速傅里叶逆变换,将ACE约束后的频域信号转换为时域信号。

[0022] 步骤5:引入调节因子,调控经IFFT变换后的时域信号的放大倍数,对时域信号进行放大,并将放大后的信号与时域裁剪前的信号进行叠加,以达到降低0FDM信号PAPR的目的:

$$x[n] = x[n] + \mu_{opt} *\tilde{c}[n];$$

其中,x[n]为时域裁剪前的时域复数信号; μ_{opt} 为放大调节因子;c[n]是由c[n]先经过fft变换,接着进行ACE约束,然后进行ifft变换生成的时域信号;c[n]为叠加的时域复数噪声;n为取值范围为[1,N]的正整数。

[0023] 其中,
$$\mu_{opt} = \frac{\sum_{n \in p} \left| c[n] \right| \cdot \left| c_{clip}[n] \right|}{\sum_{n \in p} \left| c[n] \right|^2 + \sum_{n \in p} Q \cdot \left| c[n] \right|^2};$$

其中,Q为调节因子, $Q \in [0,1)$;c[n]为叠加的时域复数噪声; $c_{clip}[n]$ 为时域裁剪后的信号; $p = \left\{ n \middle| c_{clip}[n] \middle| > 0, n = 1, \cdots, L \right\}$ 、 $p' = \left\{ n \middle| c_{clip}[n] \middle| = 0, n = 1, \cdots, N - L \right\}$;N为ifft点数;n为取值范围为 $\begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}$,N]的正整数。

[0024] 步骤6:将PAPR降低后的叠加的信号进行处理后传输:

首先为叠加后PAPR降低后的信号添加循环前缀CP,完成数字信号处理过程;

然后采用任意波形发生器AWG将数字信号转变为电信号,再经马赫曾德尔调制器 MZM将电信号转变为光信号;

将光信号通入分光器分成4种模式的光信号,然后再在多平面光转换器MPLC中将4种模式的光信号合成一路,放到5公里少模光纤中传输;

在传输到接收端后,进行数字信号处理,本发明采用常规的OFDM调制处理,因为在发送时星座点只能拓展到指定区域,有效地避免了因星座点移动带来的接收端的错误解调,同时在这一过程中不会添加任何额外的计算复杂度,这点也是其他降低PAPR算法所不具备的优点。

[0025] 关于Q的取值范围:

在对Q值范围的研究过程中,首先随机产生若干0FDM信号,本发明的实施例中,对于16-QAM来说,选用200组0FDM信号,如图8所示,颜色一区域中的点为原始的PAPR值,颜色二区域中的点为经过本发明方法处理后的PAPR值,原始的PAPR值集中在6至10的范围之内,要使得Q值对于任意随机产生的0FDM信号均能实现降低,对于16-QAM来说,本发明选取Q值的范围为 $\{0,1\}$ 。

[0026] 在研究Q值与误码率的关系时,本实施例每隔0.1取一个Q值,根据图9和图10可知,在误码率上Q值的微小变化并不会对误码率产生较大影响,此外我们还可以看出Q为负值并不是一个合理的取值;

综上,关于Q的取值,用户可根据自身实际情况需要,在Q值的允许范围内对Q值进行选择,实现PAPR的快速降低。

[0027] 本发明与现有技术相比:

以16-QAM为例,图3是通过本发明实施例提供的一种用于降低0FDM信号PAPR的少模光纤通信方法生成的星座图,图1是通过传统的ACE-POCS算法生成的星座图,两者的效果几乎相同,但图5为经过本发明调控后的波形图,参阅图4和图5可直观地看出,经本发明处理后的波形峰值下降了将近0.2。

[0028] 通过图6自适应灵活ACE算法对0FDM系统PAPR优化的CCDF图与图2 ACE-POCS算法的CCDF图进行比较,可以明显看出降低的效果要比之前的算法有一个很大的提升。而且图7自适应灵活ACE算法的误码曲线较ACE-POCS算法的误码曲线没有较大变化。

[0029] 如图12所示,本发明对裁剪转换后的频域信号进行ACE约束,星座点在移动发散后,可以使得每个星座点在经过各种噪声扰动后的容错率大大增加,而且在星座点扩展的过程中不会影响其最小欧式距离,可有效降低0FDM系统的误码率。

[0030] 以上所述仅是本发明的优选实施方式,应当指出,对于本技术领域的普通技术人员来说,在不脱离本发明技术原理的前提下,还可以做出若干改进和变形,这些改进和变形也应视为本发明的保护范围。

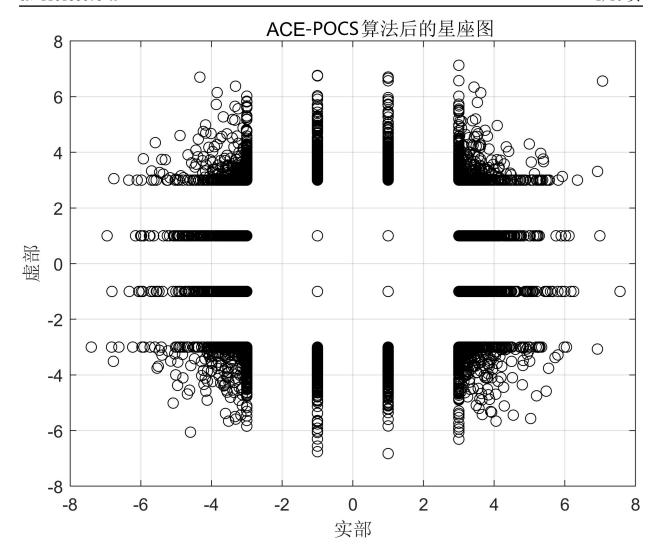


图 1

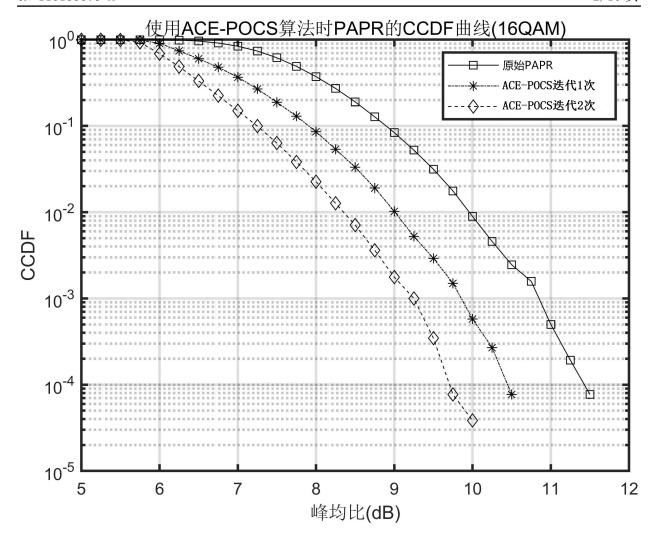


图 2

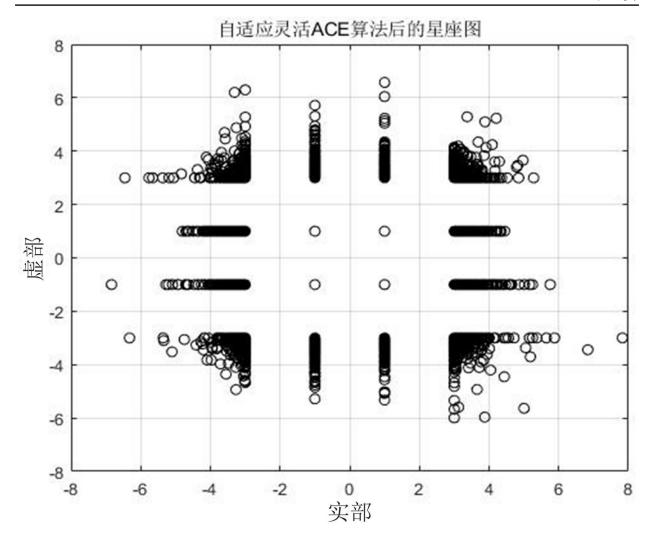


图 3

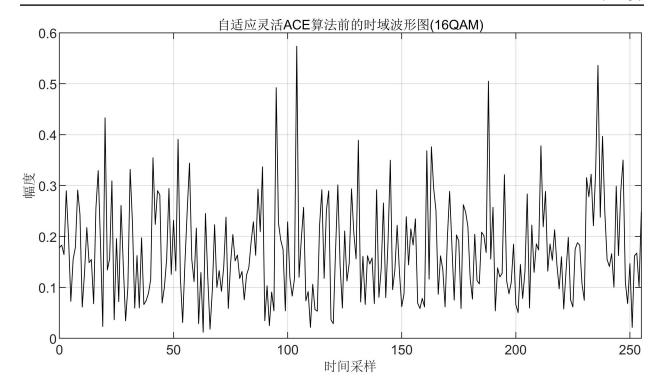


图 4

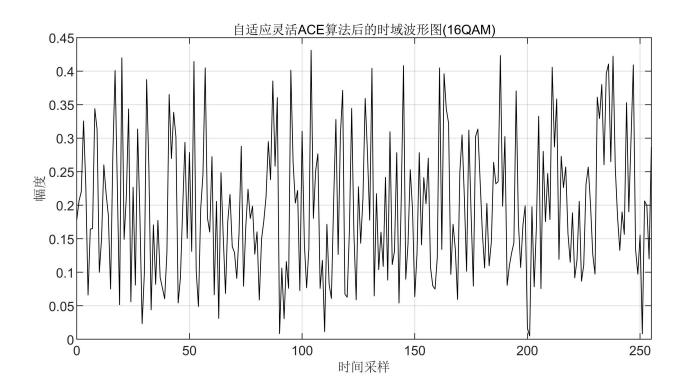
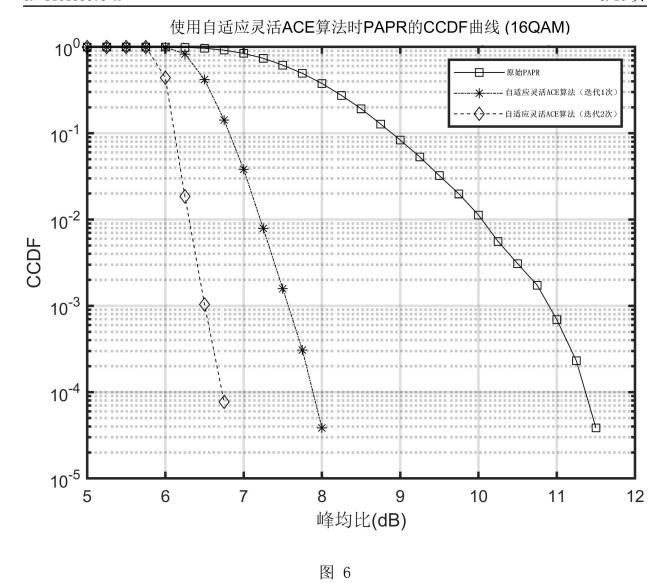


图 5



14

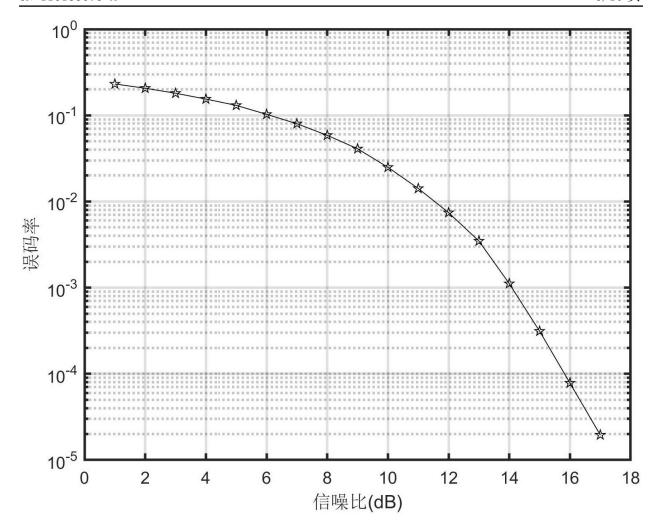
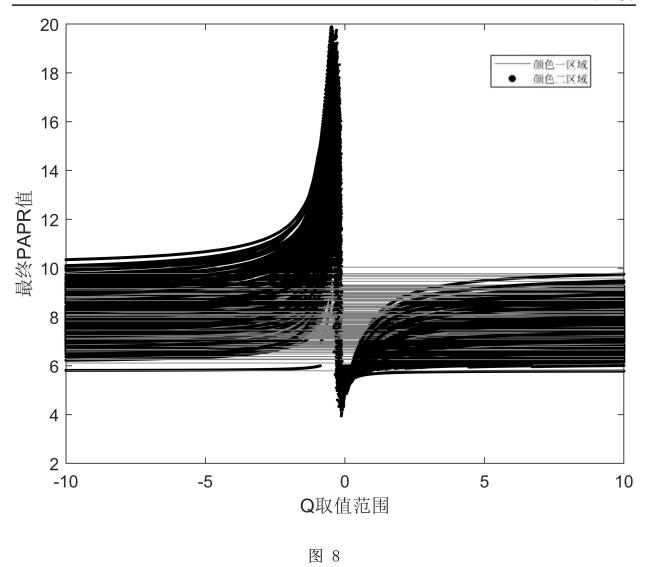


图 7



16

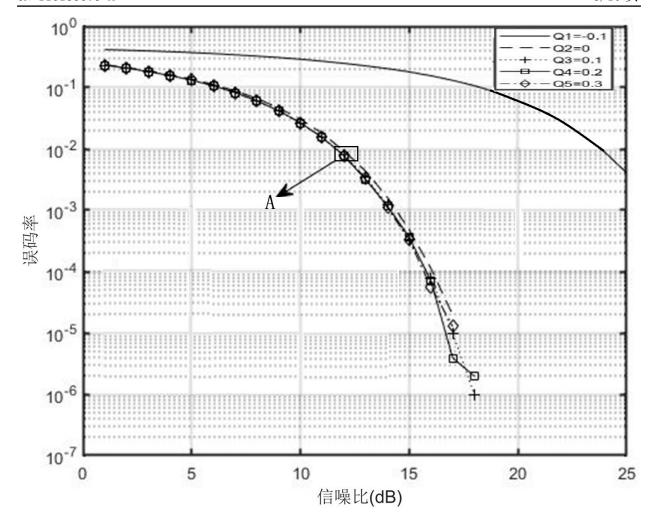


图 9

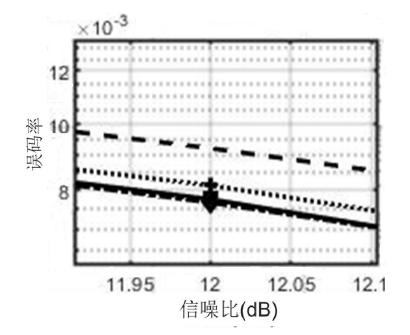


图 10

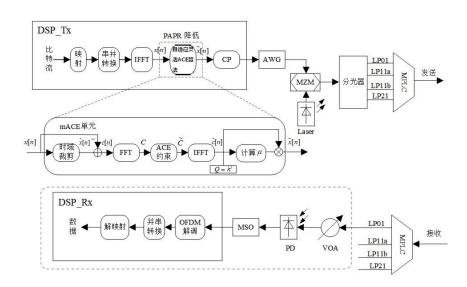


图 11

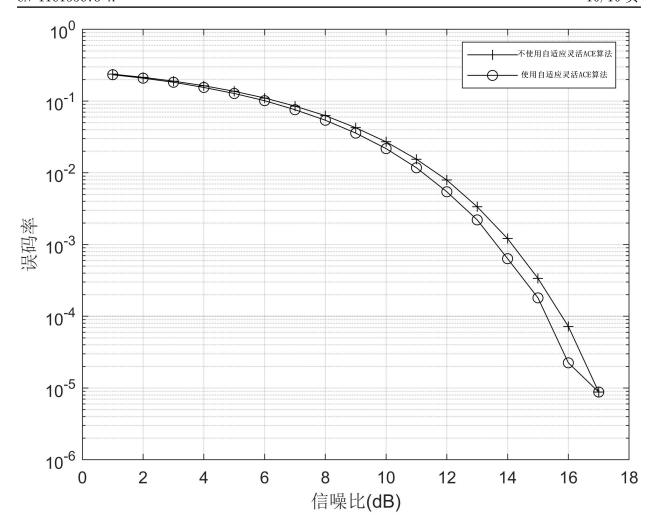


图 12