



(12) 发明专利

(10) 授权公告号 CN 109217979 B

(45) 授权公告日 2021.06.15

(21) 申请号 201710526780.7

(22) 申请日 2017.06.30

(65) 同一申请的已公布的文献号
申请公布号 CN 109217979 A

(43) 申请公布日 2019.01.15

(73) 专利权人 华为技术有限公司
地址 518129 广东省深圳市龙岗区坂田华为总部办公楼

(72) 发明人 左天健 张森

(74) 专利代理机构 北京同达信恒知识产权代理有限公司 11291

代理人 冯艳莲

(51) Int. Cl.

H04L 1/00 (2006.01)

(56) 对比文件

CN 103140768 A, 2013.06.05

US 2016211939 A1, 2016.07.21

US 2011052216 A1, 2011.03.03

Vodafone UK. "LTE MIMO OTA Round Robin test results".《TSG-RAN Working Group 4 (Radio) Meeting #64bis R4-125015》.2012,

审查员 赫连浩博

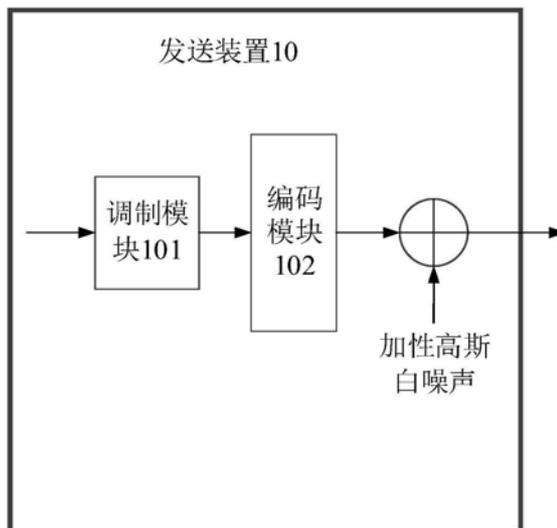
权利要求书5页 说明书23页 附图11页

(54) 发明名称

一种通信方法、装置及存储介质

(57) 摘要

本申请实施例公开了一种涉及通信领域,尤其涉及一种通信方法、装置及存储介质,用于降低通信系统中出现连续误码情况的概率。本申请实施例中将接收到的待发送的信号进行调制,得到调制后信号,进一步将调制后信号进行N轮操作,得到编码后信号;N轮操作中的第1轮操作的输出是根据调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出确定的;N轮操作中的第i轮操作的输出是根据第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出确定的;i为大于1且小于等于N的整数,如此,可减少通信系统发生连续误码的概率。



1. 一种通信装置,其特征在于,包括:

调制模块,用于将接收到的待发送的信号进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制,得到调制后信号;

编码模块,用于将所述调制后信号经过依次连接的N个操作模块的处理后,得到编码后信号,发送所述编码后信号;所述N为大于1的整数;

其中,所述N个操作模块中的第1个操作模块的输入连接所述调制模块和经过第一延时模块处理的第N个操作模块的输出;

所述N个操作模块中的第i个操作模块的输入连接第i-1个操作模块的输出和经过第二延时模块处理的第N个操作模块的输出;所述i为大于1且小于等于N的整数;

其中,所述N个操作模块中的每个操作模块满足以下内容中的一项:

针对所述N个操作模块中的每个操作模块,所述操作模块包括依次连接的第一运算器和取模器,所述第一运算器的输入是所述操作模块的输入,所述取模器的输出是所述操作模块的输出;所述取模器用于将所述取模器的输入信号对所述M进行取模运算;或者,

所述N个操作模块中的每个操作模块包括异或运算器,所述异或运算器的输入是所述操作模块的输入,所述异或运算器的输出是所述操作模块的输出;所述异或运算器用于将所述异或运算器的输入信号进行异或运算。

2. 如权利要求1所述的装置,其特征在于,所述第一延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期;和/或;

所述第二延时模块的输出与输入之间的时延为i个符号周期。

3. 如权利要求1或2所述的装置,其特征在于,所述N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和所述M确定。

4. 如权利要求1或2所述的装置,其特征在于,还包括与所述调制模块和编码模块连接的发送端开关模块,用于:

在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则将所述编码模块输出的所述编码后信号发送给所述接收装置;

在所述接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则将所述调制模块输出的所述调制后信号发送给所述接收装置。

5. 如权利要求4所述的装置,其特征在于,所述发送端开关模块还连接决策模块,所述发送端开关模块还用于:

接收所述决策模块发送的用于指示所述接收装置接收到的所述待恢复的信号中噪声的非白化程度与所述程度阈值的大小关系的指示信息。

6. 一种通信装置,其特征在于,包括:

最大似然检测模块,用于对接收到的待恢复的信号进行处理,得到检测后信号;

解码模块,用于将所述检测后信号经过运算模块的处理,得到解码后信号;

其中,所述运算模块的输入连接所述最大似然检测模块的输出和经过第三延时模块中每个延时模块处理的所述最大似然检测模块的输出;所述运算模块的输出是所述解码模块的输出,所述第三延时模块包括N个延时模块;N为大于1的正整数;

其中,所述运算模块满足以下内容:

在发送装置的N个操作模块中的每个操作模块包括第一运算器和取模器的情况下,所

述运算模块包括依次连接的第二运算器和取模器；其中，所述第二运算器的输入是所述运算模块的输入，所述取模器的输出是所述运算模块的输出；所述取模器用于将所述取模器的输入信号对M进行取模运算；或者，

在发送装置的N个操作模块中的每个操作模块包括异或运算器的情况下，所述运算模块包括依次连接的P个异或运算器；所述P个异或运算器中的第1个异或运算器的输入连接所述最大似然检测模块的输出和经过第四延时模块处理的所述最大似然检测模块的输出；所述P个异或运算器中的第j个异或运算器的输入连接第j-1个异或运算器的输出和经过第五延时模块处理的所述最大似然检测模块的输出；所述j为大于1且小于等于P的整数，所述P为正整数。

7. 如权利要求6所述的装置，其特征在于，所述第四延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期；和/或；

所述第五延时模块的输出与输入之间的时延为j个符号周期。

8. 如权利要求6或7所述的装置，其特征在于，所述第三延时模块的输出与输入之间的时延为N个符号周期；所述N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和所述M确定；

其中，所述待恢复的信号在发送装置中进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制。

9. 如权利要求6或7所述的装置，其特征在于，还包括与所述最大似然检测模块和所述解码模块连接的接收端开关模块，所述接收端开关模块还与解调制模块连接；

所述接收端开关模块，用于：

在所述接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值，则将所述解码模块输出的所述解码后信号发送给所述解调制模块；

在所述接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值，则将所述最大似然检测模块输出的所述检测后信号发送给所述解调制模块；

所述解调制模块，用于：

在接收到所述解码后信号之后，对接收到的所述解码后信号进行解调制，得到恢复后的信号；

在接收到所述检测后信号之后，对接收到的所述检测后信号进行解调制，得到恢复后的信号。

10. 如权利要求9所述的装置，其特征在于，还包括与所述接收端开关模块连接的决策模块，用于：

根据所述待恢复的信号，向所述接收端开关模块发送用于指示所述接收装置接收到的所述待恢复的信号中噪声的非白化程度与所述程度阈值的大小关系的指示信息；

所述接收端开关模块，还用于：

接收所述指示信息。

11. 如权利要求10所述的装置，其特征在于，还包括与所述决策模块连接的判决模块，用于：

对所述待恢复的信号进行判决处理，得到判决后信号；

所述决策模块，具体用于：

根据所述判决后信号和所述待恢复的信号，估计所述待恢复的信号中的噪声白化抽头；

根据所述噪声白化抽头与判决阈值之间的大小关系,确定所述待恢复的信号中噪声的非白化程度与所述程度阈值之间的大小关系;

向所述接收端开关模块发送用于指示所述接收装置接收到的所述待恢复的信号中噪声的非白化程度与所述程度阈值的大小关系的所述指示信息。

12. 一种通信方法,其特征在于,包括:

发送装置将接收到的待发送的信号进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制,得到调制后信号;

所述发送装置将所述调制后信号进行N轮操作,得到编码后信号;所述N为大于1的整数;

其中,所述N轮操作中的第1轮操作的输出是根据所述调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出确定的;

所述N轮操作中的第i轮操作的输出是根据所述第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出确定的;所述i为大于1且小于等于N的整数;

其中,所述N轮操作满足以下内容:

所述第1轮操作的输出是将所述调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出进行第一运算,并将进行所述第一运算的结果进行取模运算得到的;所述第i轮操作的输出是将所述第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出进行第一运算,并将进行所述第一运算的结果进行所述取模运算得到的;所述取模运算包括将进行所述第一运算的结果对所述M进行取模运算;或者,

所述第1轮操作的输出是将所述调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出进行异或运算得到的;所述第i轮操作的输出是将所述第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出进行异或运算得到的。

13. 如权利要求12所述的方法,其特征在于,所述第一延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期;和/或;

所述第二延时模块的输出与输入之间的时延为i个符号周期。

14. 如权利要求12或13所述的方法,其特征在于,所述N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和所述M确定。

15. 如权利要求12或13所述的方法,其特征在于,所述发送装置得到编码后信号之后,还包括:

所述发送装置在确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则将所述编码后信号发送给所述接收装置;

所述发送装置在确定所述接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则将所述调制后信号发送给所述接收装置。

16. 如权利要求15所述的方法,其特征在于,所述发送装置确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否大于程度阈值,包括:

接收用于指示所述接收装置接收到的所述待恢复的信号中噪声的非白化程度与所述程度阈值的大小关系的指示信息;

根据所述指示信息确定所述接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否大于程度阈值。

17. 一种通信方法,其特征在於,包括:

接收装置对接收到的待恢复的信号进行最大似然检测处理,得到检测后信号;

所述接收装置根据所述检测后信号和经过第三延时模块中每个延时模块处理的所述检测后信号,进行处理,得到解码后信号,所述第三延时模块包括N个延时模块;N为大于1的正整数;

其中,所述接收装置根据所述检测后信号和经过第三延时模块处理的所述检测后信号,进行处理,得到解码后信号,包括:

所述接收装置将所述检测后信号和所述第三延时模块处理的所述检测后信号进行第二运算,并将进行了所述第二运算的结果进行取模运算,得到所述解码后信号;所述取模运算包括将进行了所述第二运算的结果对M进行取模;或者,

所述接收装置将所述检测后信号和所述第三延时模块处理的所述检测后信号进行P轮异或运算,将所述第P轮异或运算输出的信号作为所述解码后信号;其中,所述P轮异或运算中的第1轮异或运算的输出是根据所述检测后信号和经过第四延时模块处理的所述检测后信号确定的;所述P轮异或运算中的第j轮异或运算的输出是根据第j-1轮异或运算器的输出和经过第五延时模块处理的所述检测后信号确定的;所述j为大于1且小于等于P的整数,所述P为正整数。

18. 如权利要求17所述的方法,其特征在於,所述第四延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期;和/或;

所述第五延时模块的输出与输入之间的时延为j个符号周期。

19. 如权利要求17或18所述的方法,其特征在於,所述第三延时模块的输出与输入之间的时延为N个符号周期;所述N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和M确定;

其中,所述待恢复的信号在发送装置中进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制。

20. 如权利要求17或18所述的方法,其特征在於,所述接收装置确定出解码后信号之后,还包括:

在所述接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则对所述解码后信号进行解调制,得到恢复后的信号;

在所述接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则对所述检测后信号进行解调制,得到恢复后的信号。

21. 如权利要求20所述的方法,其特征在於,所述接收装置确定所述接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否不大于程度阈值,包括:

所述接收装置对所述待恢复的信号进行判决处理,得到判决后信号;

所述接收装置根据所述判决后信号和所述待恢复的信号,估计所述待恢复的信号中的噪声白化抽头;

根据所述噪声白化抽头与判决阈值之间的大小关系,确定所述待恢复的信号中噪声的非白化程度与所述程度阈值之间的大小关系。

22. 如权利要求21所述的方法,其特征在於,所述接收装置确定所述待恢复的信号中噪声的非白化程度与所述程度阈值之间的大小关系之后,还包括:

所述接收装置向发送装置发送用于指示所述接收装置接收到的所述待恢复的信号中噪声的非白化程度与所述程度阈值的大小关系的所述指示信息。

23. 一种通信装置,其特征在于,所述通信装置包括处理器和存储器;

所述存储器用于存储指令,所述处理器用于执行所述存储器存储的指令,当所述处理器执行所述存储器存储的指令时,所述通信装置用于执行如权利要求12至16任一权利要求所述的方法。

24. 一种通信装置,其特征在于,所述通信装置包括处理器和存储器;

所述存储器用于存储指令,所述处理器用于执行所述存储器存储的指令,当所述处理器执行所述存储器存储的指令时,所述通信装置用于执行如权利要求17至22任一权利要求所述的方法。

25. 一种计算机可读存储介质,其特征在于,所述计算机可读存储介质存储有计算机可执行指令,所述计算机可执行指令在被计算机调用时,使所述计算机执行如权利要求12至22任一权利要求所述的方法。

一种通信方法、装置及存储介质

技术领域

[0001] 本申请实施例涉及通信领域,尤其涉及一种通信方法、装置及存储介质。

背景技术

[0002] 网络宽带需求的迅速增长推动着运营商加速部署100G/400G城域网以满足用户的需求,短距光模块要求低成本、占用空间小、功耗低,因此通常使用光通信中最简单的强度调制直接检测技术,比如4电平脉冲幅度调制(4level pulse amplitude modulation, PAM4)信号就具有实现简单而且低功耗的特性,是短距互联优选解决方案之一。PAM4信号是一种四电平调制格式,与OOK信号在相同比特速率的情况下带宽仅为后者的一半。

[0003] 但是实际情况下高带宽的光电、电光器件成本较高,人们常常使用低带宽器件传输高速率信号,并在发送装置或者接收装置辅助均衡器对数据进行均衡处理以进一步提升系统性能。此时发送装置发送的信号将受到器件低通滤波效应的影响,变成具有拖尾的畸变信号,使得信号在接收装置产生严重的符号间干扰(intersymbol interference, ISI)。接收端均衡器的作用就是尽量消除系统中的ISI,比如可以通过前向反馈均衡器(feed forward equalizer, FFE)直接均衡到4电平输出。此时FFE的作用相当于一个高通滤波器,能够抵消信道的低通滤波作用。但是信道引入的加性高斯白噪声(additive white gaussian noise channel, AWGN)也会被FFE滤波,使得噪声的功率谱不再是平坦的,导致FFE输出为非白化噪声。

[0004] 在对存在ISI和AWGN的信道进行均衡和信号解调时,在接收装置设置基于欧基里德距离的最大似然序列检测(maximum likelihood sequence detection, MLSD)模块被认为是性能最优的方案,其MLSD模块的工作原理相当于将接收到的信号与所有可能发送序列比较,把其中欧基里德距离最小的那条路径作为解调序列。如果输入MLSD模块的噪声非白化程度较强,则MLSD模块性能会劣化,导致最终接收装置输出结果可能会出现连续误码。

发明内容

[0005] 本申请实施例提供一种通信方法、装置及存储介质,用于降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0006] 第一方面,本申请实施例提供一种通信方法,发送装置将接收到的待发送的信号进行调制,得到调制后信号。该调制可以是电调制。发送装置将调制后信号进行N轮操作,得到编码后信号;N为正整数;其中,N轮操作中的第1轮操作的输出是根据调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出确定的;N轮操作中的第i轮操作的输出是根据第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出确定的;i为大于1且小于等于N的整数。通过上述示例可以看出,本申请实施例中为后期与接收装置配合从而降低通信系统中出现连续误码情况的概率提供了基础,进而提升系统整体性能。

[0007] 本申请实施例适用于多种场景,比如可以使用PAM-M调制、QAM-E等等调制方式对待发送的信号进行调制,其中,QAM-E调制包括两路,每路也可以称为PAM-M调制,其中,M和E

可以是大于1的整数。

[0008] 一种可选地实施方式中,第一延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期。也就是说,第一延时模块所输出的信号是第一时延模块的输入信号之前一个符号周期的信号。也就是说,N个操作模块中的第1个操作模块的输入包括两部分,第一部分是调制后信号,第二部分是一个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号,其中,一个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号可以指在待发送的信号前1个符号周期的信号对应的编码后信号。

[0009] 另一种可选地实施方式中,第二延时模块的输出与输入之间的时延为i个符号周期。也就是说,第二延时模块所输出的信号是第二时延模块的输入信号之前i个符号周期的信号。也就是说,N个操作模块中的第i个操作模块的输入包括两部分,第一部分是前一个操作模块的输出,第二部分是i个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号,其中,i个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号可以指在待发送的信号前i个符号周期的信号对应的编码后信号。

[0010] 为了提高系统的灵活性,一种可选地实施方式中,第1轮操作的输出是将调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出进行第一运算,并将进行第一运算的结果进行取模运算得到的;第i轮操作的输出是将第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出进行第一运算,并将进行第一运算的结果进行取模运算得到的。另一种可选地实施方式中,第1轮操作的输出是将调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出进行异或运算得到的;第i轮操作的输出是将第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出进行异或运算得到的。

[0011] 为了进一步提升系统性能,一种可选地实施方式中,发送装置将接收到的待发送的信号进行调制,包括:发送装置将接收到的待发送的信号进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制;其中,取模运算包括将进行第一运算的结果对M进行取模运算。

[0012] 一种可选地实施方式中,N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和M确定,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0013] 一种可选地实施方式中,发送装置得到编码后信号之后,还包括:发送装置在确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则将编码后信号发送给接收装置;发送装置在确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则将调制后信号发送给接收装置,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0014] 一种可选地实施方式中,发送装置确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否大于程度阈值,包括接收用于指示接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系的指示信息;根据指示信息确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否大于程度阈值,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0015] 第二方面,本申请实施例提供一种通信方法,接收装置对接收到的待恢复的信号进行最大似然检测处理,得到检测后信号;接收装置根据检测后信号和经过第三延时模块处理的检测后信号,进行处理,得到解码后信号。

[0016] 一种可选地实施方式中,第三延时模块的输出与输入之间的时延为N个符号周期;

N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和M确定;其中,待恢复的信号在发送装置中进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制。N和M的相关内容可参见上述实施例中的介绍,本申请实施例中不做限定。也就是说,经过第三延时模块处理的最大似然检测模块的输出为检测模块前几个符号周期的检测后信号。

[0017] 一种可选地实施方式中,接收装置根据检测后信号和经过第三延时模块处理的检测后信号,进行处理,得到解码后信号,包括:接收装置将检测后信号和第三延时模块处理的检测后信号进行第二运算,并将进行了第二运算的结果进行取模运算,得到解码后信号。另一种可选地实施方式中,接收装置将检测后信号和第三延时模块处理的检测后信号进行P轮异或运算,将第P轮异或运算输出的信号作为解码后信号;其中,P轮异或运算中的第1轮异或运算的输出是根据检测后信号和经过第四延时模块处理的检测后信号确定的;P轮异或运算中的第j轮异或运算的输出是根据第j-1轮异或运算器的输出和经过第五延时模块处理的检测后信号确定的;j为大于1且小于等于P的整数,P为正整数。

[0018] 一种可选地实施方式中,第四延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期。也就是说,第四延时模块所输出的信号是第四时延模块的输入信号之前一个符号周期的信号。一种可选地实施方式中,第五延时模块的输出与输入之间的时延为j个符号周期,也就是说,第五延时模块所输出的信号是第五时延模块的输入信号之前j个符号周期的信号,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0019] 一种可选地实施方式中,取模运算包括将进行了第二运算的结果对M进行取模,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0020] 为了更好的提高系统性能,一种可选地实施方式中,接收装置确定出解码后信号之后,还包括:在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则对解码后信号进行解调制,得到恢复后的信号;在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则对检测后信号进行解调制,得到恢复后的信号。

[0021] 一种可选地实施方式中,接收装置确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否不大于程度阈值,包括:接收装置对待恢复的信号进行判决处理,得到判决后信号;接收装置根据判决后信号和待恢复的信号,估计待恢复的信号中的噪声白化抽头;根据噪声白化抽头与判决阈值之间的大小关系,确定待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值之间的大小关系。

[0022] 为了进一步提高系统性能,一种可选地实施方式中,接收装置确定待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值之间的大小关系之后,还包括:接收装置向发送装置发送用于指示接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系的指示信息。

[0023] 第三方面,相应于第一方面和第二方面的通信方法,本申请还提供了一种通信装置。通信装置可以是以无线方式进行数据传输的任意一种发送装置或接收装置。例如,通信芯片、终端设备、或者网络设备(例如基站等)。在通信过程中,发送装置和接收装置是相对的。在某些通信过程中,通信装置可以作为上述发送装置,在某些通信过程中,通信装置可以作为上述接收装置。例如,对于下行数据传输,发送装置是基站,对应的接收装置是终端设备;对于上行数据传输,发送装置是终端设备,对应的接收装置是基站;对于D2D(device to device)的数据传输,发送装置是UE,对应的接收装置也可以是UE。本申请对通信方式不

做限定。

[0024] 发送装置和接收装置中的任一个可以为终端设备或可用于终端设备的通信芯片，或为网络设备或可用于网络设备的通信芯片。

[0025] 第四方面，本申请实施例提供了一种通信装置，以执行上述第一方面中任一种可能实现方式中的方法，或者该通信装置用于执行上述第二方面中任一种可能实现方式中的方法。

[0026] 在一种设计中，通信装置为通信芯片。

[0027] 可选的，通信装置还包括可用于执行上述第一方面中任一种可能实现方式中的通信方法的各个模块。或者，可选的，通信装置还包括可用于执行上述第二方面中任一种可能实现方式中的通信方法的各个模块。

[0028] 第五方面，提供了一种通信装置，包括，处理器和存储器，该存储器用于存储计算机程序，该处理器用于从存储器中调用并运行该计算机程序，使得该通信装置执行上述第一方面中任一种可能实现方式中的方法，或者该通信装置用于执行上述第二方面中任一种可能实现方式中的方法。

[0029] 可选的，处理器为一个或多个，存储器为一个或多个。

[0030] 可选的，存储器可以与处理器集成在一起，或者存储器与处理器分离设置。

[0031] 可选的，该通信装置还包括，发射机(发射器)和接收机(接收器)。

[0032] 第六方面，提供了一种系统，系统包括上述发送装置和接收装置。

[0033] 第七方面，提供了一种计算机程序产品，计算机程序产品包括：计算机程序(也可以称为代码，或指令)，当计算机程序被运行时，使得计算机执行上述第一方面中任一种可能实现方式中的方法，或者使得计算机执行上述第二方面中任一种可能实现方式中的方法。

[0034] 第八方面，提供了一种计算机可读介质，计算机可读介质存储有计算机程序(也可以称为代码，或指令)当其在计算机上运行时，使得计算机执行上述第一方面中任一种可能实现方式中的方法，或者使得计算机执行上述第二方面中任一种可能实现方式中的方法。

附图说明

[0035] 图1为本申请实施例提供的一种系统架构示意图；

[0036] 图2为一种通信装置的结构示意图；

[0037] 图3为普通不归零制对应的信号频谱图和经过奈奎斯特滤波眼图；

[0038] 图4为duobinary对应的信号频谱图和经过奈奎斯特滤波眼图；

[0039] 图5为从左至右依次展示了4电平PAM-4信号、7电平polybinary PAM-4信号和13电平polybinary PAM-4信号对应的经过奈奎斯特滤波眼图；

[0040] 图6为不同电平polybinary PAM-4信号对信道频率响应的不同需求的示意图；

[0041] 图7为本申请实施例提供的一种编码模块的结构示意图；

[0042] 图8为本申请实施例中提供的另一种编码模块的结构示意图；

[0043] 图9为本申请实施例提供的另一种发送装置的结构示意图；

[0044] 图10为本申请实施例提供的另一种发送装置的结构示意图；

[0045] 图11为本申请实施例提供的另一种发送装置的结构示意图；

- [0046] 图12为本申请实施例提供的另一种通信装置的结构示意图；
- [0047] 图13为本申请实施例提供的一种解码模块的结构示意图；
- [0048] 图14为本申请实施例提供的另一种解码模块的结构示意图；
- [0049] 图15为本申请实施例提供的另一种接收装置的结构示意图；
- [0050] 图16为本申请实施例提供的另一种接收装置的结构示意图；
- [0051] 图17为本申请实施例提供的另一种接收装置的结构示意图；
- [0052] 图18为本申请实施例提供的另一种接收装置的结构示意图；
- [0053] 图19为采用本申请实施例提供的方案的仿真效果示意图；
- [0054] 图20为本申请实施例提供的一种通信方法的流程示意图；
- [0055] 图21为本申请实施例提供的另一种通信方法的流程示意图；
- [0056] 图22为本申请实施例提供的另一种通信装置的结构示意图；
- [0057] 图23为本申请实施例提供的另一种通信装置的结构示意图。

具体实施方式

[0058] 应理解,本申请实施例的技术方案可以应用于各种通信系统,例如:全球移动通讯(Global System of Mobile Communication,简称GSM)系统、码分多址(Code Division Multiple Access,简称CDMA)系统、宽带码分多址(Wideband Code Division Multiple Access,简称WCDMA)通用分组无线业务(General Packet Radio Service,简称GPRS)系统、长期演进(Long Term Evolution,简称LTE)系统、LTE频分双工(Frequency Division Duplex,简称FDD)系统、LTE时分双工(Time Division Duplex,简称TDD)、通用移动通信系统(Universal Mobile Telecommunication System,简称UMTS)、全球互联微波接入(Worldwide Interoperability for Microwave Access,简称WiMAX)通信系统,以及5G通信系统等。

[0059] 图1示例性示出了本申请实施例提供的一种系统架构示意图,如图1所示,本申请实施例适用的系统架构包括发送装置10,以及与发送装置10通过有线或无线等方式连接的接收装置20。本申请实施例中发送装置10可以从用户或服务器等处获取需要发送的原始信号,并将此类原始信号进行一定的处理,比如调制编码等,之后将处理过的信号发送给接收装置20。接收装置20对接收到的信号也进行一定的处理后,恢复出发送装置10所发送的原始信号。当数据从终端设备发送至网络设备时,发送装置10可以是终端设备,接收装置20可以是网络设备;当数据从网络设备发送至终端设备时,发送装置10可以是网络设备,接收装置20可以是终端设备。

[0060] 上述终端设备可以指用户设备(User Equipment,UE)、接入终端设备、用户单元、用户站、移动站、移动台、远方站、远程终端设备、移动设备、用户终端设备、终端设备、无线通信装置、用户代理或用户装置。接入终端设备可以是蜂窝电话、无绳电话、会话启动协议(Session Initiation Protocol,简称SIP)电话、无线本地环路(Wireless Local Loop,简称WLL)站、个人数字处理(Personal Digital Assistant,简称PDA)、具有无线通信功能的手持设备、计算设备或连接到无线调制解调器的其它处理设备、车载设备、可穿戴设备,未来5G网络中的终端设备等。

[0061] 上述网络设备可以是用于与发送装置进行通信的设备,例如,可以是GSM系统或

CDMA中的基站(Base Transceiver Station,简称BTS),也可以是WCDMA系统中的基站(NodeB,简称NB),还可以是LTE系统中的演进型基站(Evolutional Node B,简称eNB或eNodeB),或者该网络设备可以为中继站、接入点、车载设备、可穿戴设备以及未来5G网络中的网络侧设备或未来演进的PLMN网络中的网络设备等。

[0062] 本文中术语“和/或”,仅仅是一种描述关联对象的关联关系,表示可以存在三种关系,例如,A和/或B,可以表示:单独存在A,同时存在A和B,单独存在B这三种情况。另外,本文中字符“/”,一般表示前后关联对象是一种“或”的关系。

[0063] 基于以上实施例以及相同构思,图2为本申请实施例提供的一种通信装置的结构示意图,如图2所示,该通信装置可以为芯片或电路,比如可设置于发送装置10的芯片或电路。该通信装置可以对应本申请实施例中的发送装置。该通信装置可以包括调制模块101和编码模块102。

[0064] 调制模块101,用于将接收到的待发送的信号进行调制,得到调制后信号。本申请实施例中发送装置获取多个用户或服务器等需要发送的原始信号,本申请实施例中可以对原始信号进行一定的处理之后再输入至调制模块,比如可以对原始信号进行一些前向纠错编码、格雷编码等处理,处理后得到待发送的信号,并将待发送的信号输入至调制模块进行调制编码。

[0065] 本申请实施例中的调制模块101对待发送的信号进行调制,具体来说,可以是电调制。本申请实施例适用于多种场景,比如调制模块101可以使用PAM-M调制、QAM-E等等调制方式对待发送的信号进行调制,其中,QAM-E调制包括两路,每路也可以称为PAM-M调制,其中,M和E可以是大于1的整数。

[0066] 编码模块102,用于将调制后信号经过依次连接的N个操作模块的处理后,得到编码后信号,发送编码后信号;N为正整数;其中,N个操作模块中的第1个操作模块的输入连接调制模块和经过第一延时模块处理的第N个操作模块的输出;N个操作模块中的第i个操作模块的输入连接第i-1个操作模块的输出和经过第二延时模块处理的第N个操作模块的输出;i为大于1且小于等于N的整数。

[0067] 编码模块102中的编码可以是电编码。可选地,调制模块101中的编码可以是增加单符号信息量的编码,编码模块102中的编码可以起到增加系统鲁棒性的作用。

[0068] 一种可选地实施方式中,第一延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期。也就是说,第一延时模块所输出的信号是第一时延模块的输入信号之前一个符号周期的信号。也就是说,N个操作模块中的第1个操作模块的输入包括两部分,第一部分是调制后信号,第二部分是一个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号,其中,一个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号可以指在待发送的信号前1个符号周期的信号对应的编码后信号。

[0069] 另一种可选地实施方式中,第二延时模块的输出与输入之间的时延为i个符号周期。也就是说,第二延时模块所输出的信号是第二时延模块的输入信号之前i个符号周期的信号。也就是说,N个操作模块中的第i个操作模块的输入包括两部分,第一部分是前一个操作模块的输出,第二部分是i个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号,其中,i个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号可以指在待发送的信号前i个符号周期的信号对应的编码后信号。

[0070] 本申请实施例中的一个符号周期为相邻两个符号之间的时延,符号可以为PAM符号或QAM符号等,本申请实施例不做限制。符号周期可以是预设的,也可以是随机的,也可以是根据一点规则生成的。

[0071] 本申请实施例中所描述的待发送信号可以是二进制比特序列,该二进制比特序列可以是文字、音频、视频等的二进制比特量化信息。一种可选地的实施方式中,可以将调制模块接收到的具有一定长度的比特序列称为一个时刻的待发送信号,其中,一定长度可以是预设的,也可以根据实际情况去确定,比如4电平调制的情况下,2比特的二进制比特信号可以对应一个4电平的待发送信号。

[0072] 举个例子,编码模块102依次收到待发送的信号1对应的调制后信号,待发送的信号2对应的调制后信号,待发送的信号3对应的调制后信号,待发送的信号4对应的调制后信号。令N为3。其中,待发送的信号1、待发送的信号2、待发送的信号3和待发送的信号4中的1、2、3和4仅仅是标识,令编码模块102依次收到相邻两个待发送的信号之间的时延为一个符号周期。

[0073] 该示例中,针对待发送的信号2对应的调制后信号,待发送的信号2的前一个符号周期的信号是待发送的信号1,这样,第1个操作模块的输出可以根据待发送的信号2对应的调制后信号和待发送的信号1所生成的编码后信号来得到。针对其它操作模块,由于之前仅有一个编码后信号,因此其它操作模块的输出可以使用待发送的信号1所生成的编码后信号作为经过延时模块处理的第N个操作模块的输出,也可以使用随机序列或者空序列。

[0074] 该示例中,针对待发送的信号4对应的调制后信号。第1轮操作所输出的信号可以是将调制后信号和待发送的信号3对应的编码后信号进行操作得到的,可见,待发送的信号3对应的编码后信号为将第4轮操作对应的编码后信号经过延时模块处理得到的,延时模块的输入和输入之间的时延为1个符号周期。第2轮操作所输出的信号可以是将第1轮操作所输出的信号和待发送的信号2对应的编码后信号进行操作得到的,可见,待发送的信号2对应的编码后信号为将第4轮操作对应的编码后信号经过延时模块处理得到的,延时模块的输入和输入之间的时延此时可以为2个符号周期。第3轮操作所输出的信号可以是将第2轮操作所输出的信号和待发送的信号1对应的编码后信号进行操作得到的。第4轮操作所输出的信号可以是将第3轮操作所输出的信号和空序列、预设序列、待发送信号1对应的编码后信号、待发送信号2对应的编码后信号或待发送信号3对应的编码后信号进行操作得到的。

[0075] 通过上述示例可以看出,本申请实施例中通过编码模块102对调制模块输出的调制后信号进行了一系列的处理,基于调制模块输出的调制后信号和及编码模块自己所输出的前几个编码后信号,变更了相邻序列之间的关联性,从而可以降低通信系统中出现连续误码情况的概率,进一步为后期与接收装置配合进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率提供了基础,进而为提升系统整体性能。

[0076] 尤其在信道带宽较宽的场景下,发送装置和接收装置中的一些元件均会产生较多的滤波作用,比如发送装置的均衡器和接收装置的均衡器等元件,此时信道产生的加性高斯白噪声在经过均衡器之后被严重低通滤波,成为了非白化的噪声,在非白噪声输入下MLSD的性能会劣化,会有大量连续误码出。在这种强ISI下,连续误码的问题尤为严重,本申请实施例所提供的上述方案针对该种场景可以体现出更好的效果,即为与接收装置配合从而减弱信号前后序列的相关性提供基础,且为与接收装置配合从而降低通信系统中出现连

续误码情况的概率提供基础,进而可以提升系统性能。

[0077] 编码模块中N个操作模块中的每个操作模块执行一轮操作,每个操作模块中所进行的运算可以包括一种运算,或包括多种运算的组合,比如包括加法运算、取模运算、异或运算中的任一种或任多种运算方式的组合等等。一种可选地实施方式中,针对N个操作模块中的每个操作模块,操作模块包括依次连接的第一运算器和取模器,第一运算器的输入是操作模块的输入,取模器的输出是操作模块的输出。也就是说,第1轮操作的输出是将调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出进行第一运算,并将进行第一运算的结果进行取模运算得到的;第i轮操作的输出是将第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出进行第一运算,并将进行第一运算的结果进行取模运算得到的。进一步,一种可选地实施方式中,调制模块,具体用于将接收到的待发送的信号进行M电平脉冲幅度调制(pulse amplitude modulation M,PAM-M)调制;取模器用于将取模器的输入信号对M进行取模运算。也就是说取模运算包括将进行第一运算的结果对M进行取模运算;M为调制模块接收到的待发送的信号的电平数。第一运算可以有多种选择,比如为一级或多级的减法运算,或者为减法运算和取模运算等等。

[0078] 为了能进一步降低高速信号对器件带宽的要求,本申请实施例中调制模块101中可以对接收到的待发送的信号采用polybinary编码方式,采用polybinary编码是一种有控制的在某些码元引入ISI,而在其余码元无ISI,该方式能使频带利用率提高到理论上的最大值。因为引入的码间干扰是确知的,所以从最终抽样的结果中剔除掉码间干扰,就可以获得本码元的抽样值。能够较好的提高频带利用率。

[0079] 图3展示普通不归零制(non-return-to-zero,NRZ)对应的信号频谱图(图3左侧)和经过奈奎斯特滤波眼图(图3右侧),图4展示duobinary(duobinary也称作做记忆长度为1编码的polybinary)对应的信号频谱图(图4左侧)和经过奈奎斯特滤波眼图(图4右侧)。奈奎斯特滤波即如图3信号频谱图和图4信号频谱图中的虚线所示将信号经过带宽为波特率的低通滤波器进行滤波。从图3和图4可以看出,在信号频谱图上,NRZ的频谱主瓣第一次过零点的位置在等于波特率的位置,而duobinary则在波特率一半的位置。从经过奈奎斯特滤波眼图上可以看出NRZ信号经过滤波之后,由于窄带滤波引入的ISI使得眼图已经十分的闭合,而duobinary信号的眼图在经过窄带滤波之后依然张开的十分明显,因为duobinary的主瓣刚好在奈奎斯特滤波的范围之内,不会产生明显的由于窄带滤波造成的ISI。通过图3和图4可以看出polybinary编码可以提高频带利用率。

[0080] 本申请实施例中若调制模块101采用PAM-M调制,调制模块101接收到的信号为PAM-4的待发送的信号,则调制模块101对PAM-4的待发送的信号做polybinary编码的过程可以用公式(1)表示:

$$[0081] \quad r_k = s_k + s_{k-1} r_k = s_k + s_{k-1} \dots \dots \text{公式(1)}$$

[0082] 公式(1)中, r_k 为输出的7电平polybinary PAM-4信号, s_k 为输入调制模块101的PAM-4的待发送的信号; s_{k-1} 为输入调制模块101的且在 s_k 前一个符号周期的PAM-4的待发送的信号。

[0083] 上述公式(1)可以视为7电平polybinary PAM-4信号, r_k 为输入调制模块101的PAM-4的待发送的信号 s_k 经过一个抽头系数为[1 1]的低通滤波器 h_1 ,其中, $h_1 = [1 \ 1]$ 。

[0084] 相应地,对PAM-4的待发送的信号做polybinary编码的过程还可以用公式(2)表

示:

$$[0085] \quad g_k = s_k + s_{k-1} + s_{k-2} + s_{k-3} \dots \dots \text{公式 (2)}$$

[0086] 公式(2)中, g_k 为13电平polybinary PAM-4的信号, s_k 为输入调制模块101的PAM-4的待发送的信号; s_{k-1} 为输入调制模块101的且在 s_k 前一个符号周期的PAM-4的待发送的信号; s_{k-2} 为输入调制模块101的且在 s_k 前两个符号周期的PAM-4的待发送的信号; s_{k-3} 为输入调制模块101的且在 s_k 前三个符号周期的PAM-4的待发送的信号。

[0087] 上述公式(2)可以视为13电平polybinary PAM-4信号 g_k 为PAM-4的待发送的信号 s_k 经过一个抽头系数为[1 2 1]的低通滤波器 h_2 ,其中, $h_2 = [1 \ 1 \ 1 \ 1]$ 。

[0088] 图5从左至右依次展示了4电平PAM-4信号、7电平polybinary PAM-4信号和13电平polybinary PAM-4信号对应的经过奈奎斯特滤波眼图。7电平polybinary PAM-4信号和13电平polybinary PAM-4信号在接收装置20侧经过MLSD模块后可以恢复到原始的4电平PAM-4信号。可选地,接收装置对polybinary的解码过程用公式(3)和公式(4)表示,其中,公式(3)和公式(4)中的参数可参见上述公式(1)和公式(2)的内容:

$$[0089] \quad s_k = r_k \otimes h_1^{-1} \quad \dots \dots \text{公式 (3)}$$

$$[0090] \quad s_k = g_k \otimes h_2^{-1} \quad \dots \dots \text{公式 (4)}$$

[0091] 进一步,由于传输信道中的发送装置、传输链路以及接收装置都有滤波效应,一种可选地实施方式中,传输系统可根据链路自身的低通滤波特性,结合接收装置带数字滤波功能的前向均衡器(Feed forward equalizer,FFE),自适应选择是否加polybinary编码以及加几电平的polybinary编码。图6示例性示出了不同电平polybinary PAM-4信号对信道频率响应的不同需求的示意图,如图6所示,不同电平polybinary PAM-4信号对信道频率响应要求不同,为了使得信号在特定传输信道中获得较佳的传输性能,一种可选地实施方式中,选择最接近信道频率响应曲线要求的L电平polybinary编码,L为接收端均衡器的目标电平数,进而通过调节接收装置的FFE的低通或高通滤波函数可使得信道频率响应和接收装置中的器件(比如接收装置中的接收端均衡器,该示例中以接收端均衡器为FFE进行举例说明)的频率响应相乘与L电平polybinary编码所需的频率响应匹配,如果换到时域表示即为FFE的冲激响应卷积信道冲激响应等于L电平polybinary编码所需冲激响应。如图6所示,带宽最宽的长点虚线表示PAM-4信号传输所需的系统频率响应,点划虚线表示7电平polybinary PAM-4信号传输所需的系统频率响应,短点虚线表示13电平polybinary PAM-4先好传输所需的系统频率响应,实线表示某系统的频率响应,根据上述描述,一种可选地实施方式中,可以选择7电平polybinary PAM-4编码进行传输,可选地,将接收装置FFE设置为低通滤波,各部分对应的频率响应可以用公式(5)表示:

$$[0092] \quad h_{1,2} = h_t \otimes h_{Eq} \quad \dots \dots \text{公式 (5)}$$

[0093] 在公式(5)中, $h_{1,2}$ 为公式(1)或公式(3)对应的目标冲激响应, h_t 为链路端到端系统的冲激响应,可以通过测量端到端的频率响应 $H(f)$ 并对其做傅里叶变换得到, h_{Eq} 为均衡器(可为发送装置中的发送端均衡器和/或接收装置中的接收端均衡器)引入的低通滤波冲激响应。

[0094] 确定选择7电平polybinary PAM-4编码进行传输,则待发送的信号的数据比特流在经过多电平映射后,产生理想的4电平PAM-4信号,可选地,若发送装置10中还包括成形滤

波器和发送端均衡器,则可将4电平polybinary PAM-4信号通过成形滤波器滤波实现信号的频谱压缩,信道的低通特性以及引入的高斯白噪声使得收端信号眼图明显劣化,若接收装置中包括接收端均衡器,则劣化的4电平polybinary PAM-4信号送入接收端均衡器后做7电平均衡,接收端均衡器输出的信号送入接收装置的MLSD模块消除ISI之后进行4电平判决,MLSD模块输出标准的PAM4信号,进行解映射即可恢复原来的待发送的信号的数据比特流。

[0095] 从公式(5)可以看出,信道引起的低通滤波和均衡器引起的低通滤波级联起来需要达到上述公式(1)和公式(2)相关内容中的 h_1 或 h_2 的低通滤波效果,如果信道带宽较窄,发送端均衡器和/或接收端均衡器贡献的低通滤波作用很小甚至没有,此时信道产生的加性高斯白噪声在经过均衡器之后没有明显的滤波效果,噪声的白化特性依然明显,即非白化特性较不明显,此种情况下,接收装置中的MLSD模块的性能较好,输出连续误码情况较少,此时可以选择使用本申请实施例提供的方案,比如将待发送的信号经过编码模块102的处理,或者在该种情况下不使用本申请实施例所提供的方案。另一种情况下,信道带宽较宽,发送端均衡器和/或接收端均衡器需要贡献的低通滤波作用较多,此时信道产生的加性高斯白噪声在经过均衡器之后被严重低通滤波,成为了非白化的噪声,由于非白噪声输入下MLSD模块的性能会劣化,会有大量连续误码出现,因此使用本申请实施例提供的方案可以减弱前后序列的相关性,从而降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0096] 本申请实施例中延时模块可以是一个,也可以是多个集成,本申请实施例中的第一延时模块、第二延时模块、第三延时模块、第四延时模块和第五延时模块中的第一、第二、第三、第四和第五仅仅是为了区分,并不具有限定意义,比如第三延时模块可以包括第四延时模块和第五延时模块,而第四延时模块可以是第五延时模块,第四延时模块也可是包括在第五延时模块中的一个模块,任两个延时模块也可以是两个不同的延时模块。本申请实施例中的延时模块可以是逻辑上的延时模块也可以是物理上的延时模块。延时模块应可以称为delay模块。

[0097] 图7示例性示出了本申请实施例提供的一种编码模块的结构示意图,如图7所示,编码模块102对应进行N轮操作,每轮操作都可以由减法器、取模器和延时模块来完成。编码模块中共包括N个减法器、N个取模器以及N级延时模块组成。其中,N个延时模块中的每个延时模块的输入和输入可以是一个符号周期,如此第1个操作模块连接的可以称为第一延时模块,其余延时模块可以称为第二延时模块,如图7所示,编码模块102的输入precoder_in (a_k)来自于图2中调制模块101输出的调制后信号,编码模块102输出的编码后信号 b_k^N 。其中Precoder_out的值 b_k^N 和Pecoder_in的值 a_k 的关系可以通过公式(6)表示:

$$[0098] \quad b_k^1 = (a_k - b_{k-1}^N) \bmod M ;$$

$$[0099] \quad b_k^2 = (b_k^1 - b_{k-2}^N) \bmod M$$

[0100] ...

$$[0101] \quad b_k^i = (b_k^{i-1} - b_{k-i}^N) \bmod M$$

[0102] ...

[0103] $b_k^N = (b_k^{N-1} - b_{k-N}^N) \bmod M \dots \dots$ 公式 (6)

[0104] 在公式(6)中, a_k 为调制后信号;

[0105] b_k^1 为第1个操作模块的输出信号; b_k^2 为第2个操作模块的输出信号; b_k^{i-1} 为第i-1个操作模块的输出信号; b_k^i 为第i个操作模块的输出信号; b_k^N 为第N个操作模块的输出信号,即编码后信号;

[0106] b_{k-1}^N 为 b_k^N 前一个符号周期的编码后信号; b_{k-2}^N 为 b_k^N 前两个符号周期的编码后信号; b_{k-i}^N 为 b_k^N 前i个符号周期的编码后信号; b_{k-N}^N 为 b_k^N 前N个符号周期的编码后信号;

[0107] i的取值范围为(1,N], mod为取模运算。

[0108] 上述公式(6)也可以描述为公式(7):

[0109] $\text{precoder_out}(t) = \{[\text{precoder_in}(t) - \text{precoder_out}(t-T)] \bmod M\}$

[0110] $- \{[\text{precoder_out}(t-2*T)] \bmod M\}$

[0111] ...

[0112] $- \{[\text{precoder_out}(t-N*T)] \bmod M\} \dots \dots$ 公式(7)

[0113] 在公式(7)中, T为信号的符号周期, M为调制信号进行PAM-M调制时调制模块接收到的待发送的信号的电平数,与前述内容中的M的定义一样, $\text{precoder_out}(t)$ 为可以对应为上述公式(6)中的 b_k^N ; $\text{precoder_in}(t)$ 为可以对应为上述公式(6)中的 a_k ; $\text{precoder_out}(t-T)$ 可以对应为上述公式(6)中的 b_{k-1}^N ; $\text{precoder_out}(t-2*T)$ 可以对应为上述公式(6)中的 $(b_k^1 - b_{k-2}^N)$; $\text{precoder_out}(t-N*T)$ 可以对应为上述公式(6)中的 $(b_k^{N-1} - b_{k-N}^N)$ 。

[0114] 上述公式(6)中的 b_k^N 也可以描述为将第k时刻调制后信号进行编码模块处理后的码块; b_{k-N}^N 是将 b_k^N 延迟N个符号周期的结果。符号周期可以是一个符号与下一个符号之间的时间间隔,如图7所示,一个符号周期可以是一个延时模块能够支持的时间长度。延时模块可包括延时器等器件。符号周期可以是预设的,也可以是随机确定的,也可以是根据一定的规则生成的。发送装置侧的符号周期与接收装置侧的符号周期可以相同,也可以不同,一种可选地实施方案中,发送装置侧的符号周期与接收装置侧的符号周期相同。

[0115] 一种可选地实施方式中, N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和M确定。提供一种可选地实施方式, N通过公式(8)确定:

[0116] $N = \frac{(L-1)}{(M-1)} - 1 \dots \dots$ 公式(8)

[0117] 在公式(8)中, L为接收装置的接收端均衡器的目标电平数。L可以为接收端均衡器的目标电平数,其中, L根据发送端均衡器和接收端均衡器引入的低通滤波冲激响应以及链路端到端系统的冲激响应确定。若接收装置包括判决模块,则L可以为判决模块(slicer)输出的电平数。

[0118] 公式(8)中的L的确定可以根据上述内容中图3至图6的相关内容所提供的方案进行确定,举个例子,比如调制模块使用PAM-M调制方式,且调制模块用于将接收到的待发送的信号进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制; M为调制模块接收到的待发送的信号的电平数,

以M为4举例,比如最终目标需要均衡为7电平的polybinary PAM-4信号,则L取值为7,N取值为1;若最终目标需要均衡为13电平的polybinary PAM-4信号,则L取值为13,N取值为3;若最终目标需要均衡为4电平PAM-4信号,则L取值为4,N取值为1。

[0119] 本申请实施例提供一种可选地实施方式中,N个操作模块中的每个操作模块包括异或运算器。也就是说,第1轮操作的输出是将调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出进行异或运算得到的;第i轮操作的输出是将第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出进行异或运算得到的。图8示例性示出了本申请实施例中提供的另一种编码模块的结构示意图,如图8所示,编码模块102包括N个异或运算器和N个延时模块,其中一个操作模块可以进行一轮操作,一轮操作对应使用一个异或运算器和一个延时模块。如图8所示,编码模块102的输入precoder_in (a_k) 来自于图2中调制模块101输出调制后信号,编码模块102输出编码后信号 b_k^N 。其中Precoder_out的值 b_k^N 和Pecoder_in的值 a_k 的关系可以通过公式 (9) 表示:

$$[0120] \quad b_k^1 = (a_k) \text{xor} (b_{k-1}^N) ;$$

$$[0121] \quad b_k^2 = (b_k^1) \text{xor} (b_{k-2}^N)$$

[0122] ...

$$[0123] \quad b_k^i = (b_k^{i-1}) \text{xor} (b_{k-i}^N)$$

[0124] ...

$$[0125] \quad b_k^N = (b_k^{N-1}) \text{xor} (b_{k-N}^N) \dots \dots \text{公式 (9)}$$

[0126] 公式 (9) 中xor表示异或运算,其余参数参见上述公式 (6) 至公式 (8) 相关描述,在此不再赘述。本申请实施例中,M为大于1的整数,M的取值,有多种选择方式,比如,M可以是预先定义,或者根据实际场景去确定。本申请实施例提供这一种可选地实施方式,在应用上述公式 (9) 所提供的方案的情况下,可以使M为2。

[0127] 基于前述内容,可知如果信道带宽较窄,则发送端均衡器和接收端均衡器贡献的低通滤波作用很小甚至没有,此时信道产生的加性高斯白噪声在经过均衡器之后没有明显的滤波效果,噪声的白化特性依然明显。此时MLSD的性能较好,输出连续误码情况很少或没有出现。相反,如果信道带宽较宽,则发送端均衡器和/或接收端均衡器需要贡献的低通滤波作用较多,此时信道产生的加性高斯白噪声在经过均衡器之后被严重低通滤波,成为了非白化的噪声,导致最终连续误码较为严重,为了更好的在这两种场景下工作,图9示例性示出了本申请实施例提供的另一种发送装置的结构示意图,如图9所示,发送装置10中可包括发送端开关模块103。

[0128] 可选地,发送端开关模块103与调制模块和编码模块均连接。发送端开关模块,用于:在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则将编码模块输出的编码后信号发送给接收装置;在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则将调制模块输出的调制后信号发送给接收装置。如此,在非白化程度大于程度阈值,即非白化程度较大的情况下,白化程度较小的情况下,发送经过编码模块102处理的信号,从而降低通信系统中出现连续误码情况的概率,而在非白化程度不大于程度阈值,即非白化程度较小,白化程度较大的情况下,直接发送调制模块101输出的信号,即

发送未经过编码模块102处理的信号,从而可以节省系统资源。

[0129] 一种可选地实施方式中,发送端开关模块自己确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度,比如可以根据信道带宽,再比如获取待恢复的信号并进行分析。另一种可选地实施方式中,发送端开关模块接收决策模块发送的指令,根据指令选择传输调制模块101所输出的调制后信号,还是输出编码模块102输出的信号。决策模块可以设置在发送装置,也可以设置在接收装置侧,也可以设置在高层管理层。决策模块可以有多种方式确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度,比如可以根据信道带宽,再比如获取待恢复的信号并进行分析等。

[0130] 图10示例性示出了本申请实施例提供的另一种发送装置的结构示意图,如图10所示,发送装置中的发送端开关模块103连接决策模块206。可选地,发送端开关模块还用于接收决策模块发送的用于指示接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系的指示信息。一种可选地实施方式中,该指示信息可以直接是选择传输那个回路的指令,发送端开关模块103接收到该指示信息后直接执行该指令,该指令可以是一些命令,也可以是标识,比如用1标识接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,用0标识接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,决策模块判定出待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系后直接向发送端开关模块发送1或0。具体操作中,发送端开关模块可为二选一的开关。

[0131] 为了进一步提高系统性能,本申请实施例中的发送装置10还包括发送端均衡器。一种可选地实施方式中,发送端均衡器直接与图2中的编码模块102连接,在一种可选地实施方式中,上述调制模块101采用PAM-M调制,如图2所示,发送装置10中的调制模块101接收到的待发送的信号首先经过PAM-M映射,之后再经过编码模块102的处理,可选地,为了进一步降低对传输带宽的要求,可选的可以通过成形滤波器(Shaping filter)做发送端的均衡处理(即发送端均衡器可以为成形滤波器),然后送入传输信道。以光纤传输信道为例,传输信道首先将数字信号转换为模拟信号,模拟信号被调制到激光器进行电光转换,然后送入光纤链路。如此,编码模块输出的信号可以经过发送端均衡器进行均衡处理,从而提高系统性能。相应地接收装置20首先将光信号转换为电信号,并进行模数转换,传输信道会引入高斯白噪声。接收装置被采样的数据流首先被接收端均衡器进行均衡处理,均衡目标可以设定为L电平。均衡后的信号进行MLSD处理后,再经过处理被PAM解映射为原始的数据流。

[0132] 发送装置中还包括发送端均衡器。发送端均衡器可在图2中直接连接编码模块,接收编码模块输出的信号,从而进一步提升系统性能。另一种可选地实施方式中图11示例性示出了本申请实施例提供的另一种发送装置的结构示意图,如图11所示,发送端均衡器与发送端开关模块连接,发送端均衡器用于将发送端开关模块输出的信号进行均衡,并将均衡后的信号发送给接收装置;其中,发送端开关模块输出的信号为编码后信号,或者为调制后信号。可选地,均衡处理可以是进行滤波处理和/或非线性补偿等等,也可以包括其它处理,举例来说,将发送端开关模块输出的信号进行均衡,即为将发送端开关模块输出的信号进行滤波和/或非线性补偿。

[0133] 基于以上实施例以及相同构思,图12为本申请实施例提供的另一种通信装置的结构示意图,如图12所示,该通信装置可以为芯片或电路,比如可设置于接收装置20中的芯片或电路。该通信装置可以对应上述内容中的接收装置。该通信装置可以包括最大似然检测

模块201和解码模块202。

[0134] 最大似然检测模块201,用于对接收到的待恢复的信号进行处理,得到检测后信号。最大似然检测模块可以简称为MLSD模块,MLSD模块的工作原理上述内容已经介绍,在此不再赘述。

[0135] 解码模块202,用于将检测后信号经过运算模块的处理,得到解码后信号;其中,运算模块的输入连接最大似然检测模块的输出和经过第三延时模块处理的最大似然检测模块的输出;运算模块的输出是解码模块的输出。

[0136] 也就是说,经过第三延时模块处理的最大似然检测模块的输出为检测模块前几个符号周期的检测后信号。一种可选地实施方式中,第三延时模块的输出与输入之间的时延为N个符号周期;N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和M确定;其中,待恢复的信号在发送装置中进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制。N和M的相关内容可参见上述实施例中的介绍,本申请实施例中不做限定。

[0137] 通过上述示例可以看出,本申请实施例中通过解码模块202对最大似然检测模块输出的检测后信号进行了一系列的处理,基于检测后信号,以及前几个检测后信号生成解码后信号,从而可以减弱相邻序列,从而可以降低通信系统中出现连续误码情况的概率,进一步为后期与发送装置配合进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率提供了基础,进而可以提升系统整体性能。

[0138] 解码模块中的运算模块可以包括一种运算,也可以包括多种运算的组合,比如包括加法运算、取模运算、异或运算中的任一种或任多种运算方式的组合等等。一种可选地实施方式中运算模块包括依次连接的第二运算器和取模器;其中,第二运算器的输入是运算模块的输入,取模器的输出是运算模块的输出。也就是说,接收装置将检测后信号和第三延时模块处理的检测后信号进行第二运算,并将进行了第二运算的结果进行取模运算,得到解码后信号。第二运算可以有多种选择,比如为一级或多级的加法运算,或者为加法运算和取模运算等等。

[0139] 一种可选地实施方式中,第三延时模块输入和输出之间的时延为P个符号周期,P的选取方式有多种,比如可以是预设的,也可以是根据一定的规则确定的,也可以是随机生成的,也可以是根据实际的应用场景确定的,一种可选地实施方式中,P与上述图2至图11所描述的发送装置侧的方案中的N相等,这种情况下,P通过以下公式(10)确定:

$$[0140] \quad P = \frac{(L-1)}{(M-1)} - 1 \dots \dots \text{公式(10)}$$

[0141] 公式(10)中的P与上述公式(8)中的N相同,公式(10)中的其它参数参见公式(8)中描述,在此不再赘述。

[0142] 图13示例性示出了本申请实施例提供的一种解码模块的结构示意图,解码模块包括加法器、取模器以及多级延时模块组成,图13中的多级延时模块可以统称为第三延时模块。如图13所示,当前时刻解码模块的输入加上分别经过多个符号周期延时后的加法器输出,再送入一个取模器,取模后的结果可作为当前时刻解码器的输出。解码模块202所输出的解码后信号可根据公式(11)确定:

$$[0143] \quad f_k = e_k \bmod M \dots \dots \text{公式(11)}$$

[0144] 在公式(11)中, $e_k = d_k + \sum_{j=1}^P d_{k-j}$; d_k 是检测后信号, d_{k-j} 是 d_k 的前 j 个符号周期的检测后信号, f_k 为解码后信号; M 可参见上述公式(1)至公式(10)中描述, 第三延时模块输入和输出之间的时延为 P 个符号周期, P 可参见上述公式(10)中描述, 在此不再赘述。

[0145] 公式(11)中的 d_k 也可描述为第 k 时刻的最大似然检测模块处理后的信号, f_k 也可以描述为将第 k 时刻的最大似然检测模块处理后的信号进行解码处理后的码块。

[0146] 解码模块202所输出的解码后信号也可根据公式(12)确定:

[0147] $\text{decoder_out}(t) = [\text{decoder_in}(t) + \text{decoder_in}(t-T) \cdots + \text{decoder_in}(t-P*T)] \text{ mod } M \cdots \cdots$ 公式(12)

[0148] 在公式(12)中, T 为信号的符号周期, M 为发送装置中调制信号进行PAM- M 调制时调制模块接收到的待发送的信号的电平数, 与前述内容中的 M 的定义一样, $\text{decoder_out}(t)$ 可以为上述公式(11)中的 f_k ; $\text{decoder_in}(t)$ 可以为上述公式(11)中的 d_k ; $\text{decoder_in}(t-T)$ 可以为上述公式(11)中的 d_{k-1} ; $\text{decoder_in}(t-P*T)$ 可以为上述公式(11)中的 d_{k-P} 。

[0149] 本申请实施例提供另一种可选地实施方式, 运算模块包括依次连接的 P 个异或运算器; P 个异或运算器中的第1个异或运算器的输入连接最大似然检测模块的输出和经过第四延时模块处理的最大似然检测模块的输出; P 个异或运算器中的第 j 个异或运算器的输入连接第 $j-1$ 个异或运算器的输出和经过第五延时模块处理的最大似然检测模块的输出; j 为大于1且小于等于 P 的整数, P 为正整数。也就是说, 接收装置将检测后信号和第三延时模块处理的检测后信号进行 P 轮异或运算, 将第 P 轮异或运算输出的信号作为解码后信号; 其中, P 轮异或运算中的第1轮异或运算的输出是根据检测后信号和经过第四延时模块处理的检测后信号确定的; P 轮异或运算中的第 j 轮异或运算的输出是根据第 $j-1$ 轮异或运算器的输出和经过第五延时模块处理的检测后信号确定的。第三延时模块可以包括第四延时模块和第五延时模块。

[0150] 一种可选地实施方式中, 第四延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期。也就是说, 第四延时模块所输出的信号是第四时延模块的输入信号之前一个符号周期的信号。一种可选地实施方式中, 第五延时模块的输出与输入之间的时延为 j 个符号周期, 也就是说, 第五延时模块所输出的信号是第五时延模块的输入信号之前 j 个符号周期的信号, 从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0151] 图14示例性示出了本申请实施例中另一种解码模块的结构示意图, 如图14所示, 解码模块202包括多个异或运算器和多个延时模块。如图14所示, 可选地, 可以包括 P 个异或运算器和 P 个延时模块, 其中 P 个延时模块中与第1个异或运算器连接的称为第四延时模块, 其余可称为第五延时模块。

[0152] 如图14所示, 解码模块202的输入 MLSD_out (也可称为 $\text{decoder_in}(t)$) (d_k)来自于图12中最大似然检测模块201输出检测后信号, 解码模块202输出解码后信号 f_k 。其中 $\text{decoder_out}(t)$ 的值 f_k 和 $\text{decoder_in}(t)$ 的值 d_k 的关系可以通过公式(13)表示:

[0153] $f_k = (d_k) \text{ xor } (d_{k-1}) \text{ xor } (d_{k-2}) \cdots \text{ xor } (d_{k-N}) \cdots \cdots$ 公式(13)

[0154] 公式(13)中 xor 表示异或运算, 其余参数参见上述公式(11)相关描述, 在此不再赘述。本申请实施例中, M 的取值参见上述描述, 本申请实施例提供这一种可选地实施方式, 在应用上述公式(13)所提供的方案的情况下, 可以使 M 为2。

[0155] 基于前述内容,可知如果信道带宽较窄,则发送端均衡器和接收端均衡器贡献的低通滤波作用很小甚至没有,此时信道产生的加性高斯白噪声在经过均衡器之后没有明显的滤波效果,噪声的白化特性依然明显。此时MLSD的性能较好,输出连续误码情况很少或没有出现。相反,如果信道带宽较宽,则发送端均衡器和/或接收端均衡器需要贡献的低通滤波作用较多,此时信道产生的加性高斯白噪声在经过均衡器之后被严重低通滤波,成为了非白化的噪声,导致最终连续误码较为严重,为了更好的在这两种场景下工作,图15示例性示出了本申请实施例提供的另一种接收装置的结构示意图,如图15所示,发送装置200中可包括接收端开关模块203。可选地,接收装置还包括与接收端开关模块203连接的解调制模块204。

[0156] 如图15所示,接收端开关模块一端与最大似然检测模块和解码模块连接,另一端与解调制模块连接。可选地,接收端开关模块,用于在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则将解码模块输出的解码后信号发送给解调制模块;在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则将最大似然检测模块输出的检测后信号发送给解调制模块。可选地,解调制模块,用于在接收到解码后信号之后,对接收到的解码后信号进行解调制,得到恢复后的信号;在接收到检测后信号之后,对接收到的检测后信号进行解调制,得到恢复后的信号。如此,在非白化程度大于程度阈值,即非白化程度较大的情况下,向解调制模块204输出经过解码模块202处理的信号,从而降低通信系统中出现连续误码情况的概率,而在非白化程度不大于程度阈值,即非白化程度较小的情况下,向解调制模块204直接发送最大似然检测模块201输出的信号,即发送未经过解码模块202处理的信号,从而可以节省系统资源。

[0157] 一种可选地实施方式中,接收端开关模块自己确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度,比如可以根据信道带宽,再比如获取待恢复的信号并进行分析。另一种可选地实施方式中,接收端开关模块接收决策模块发送的指令,根据指令选择向解调制模块204输出经过解码模块202处理的信号,还是向解调制模块204直接发送最大似然检测模块201输出的信号。决策模块可以设置在发送装置,也可以设置在接收装置侧,也可以设置在高层管理层。决策模块可以有多种方式确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度,比如可以根据信道带宽,再比如获取待恢复的信号并进行分析等。

[0158] 图16示例性示出了本申请实施例提供的另一种接收装置的结构示意图,如图16所示,接收装置中的接收端开关模块203连接决策模块206。可选地,接收端开关模块还用于接收决策模块发送的用于指示接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系的指示信息。一种可选地实施方式中,该指示信息可以直接是选择传输那个回路的指令,接收端开关模块203接收到该指示信息后直接执行该指令,该指令可以是一些命令,也可以是标识,比如用1标识接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,用0标识接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,决策模块判定出待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系后直接向发送端开关模块发送1或0。具体操作中,接收端开关模块可为二选一的开关。

[0159] 一种可选地实施方式中,决策模块,用于根据待恢复的信号,向接收端开关模块发送用于指示接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系的指示信息;接收端开关模块,还用于:接收指示信息。

[0160] 图17示例性示出了本申请实施例提供的另一种接收装置的结构示意图,如图17所示,接收装置还包括与决策模块连接的判决模块2051,用于对待恢复的信号进行判决处理,得到判决后信号。可选地,决策模块,具体用于根据判决后信号和待恢复的信号,估计待恢复的信号中的噪声白化抽头;根据噪声白化抽头与判决阈值之间的大小关系,确定待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值之间的大小关系;向接收端开关模块发送用于指示接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系的指示信息。如图17所示,可选地,还可包括抽头系数计算模块2052。

[0161] 可选地,通信系统初始化启动时先旁路本申请实施例中的编码模块和解码模块,待系统正常工作之后,决策模块206一方面获取接收到的待恢复的信号,另一方面,决策模块接收经过判决模块2051输出的判决后信号,一种可能的情况下,决策模块206接收到的待恢复信号中包括信号和噪声,而判决模块2051输出的判决后信号中仅包括信号,决策模块206通过减法器将待恢复信号与判决后信号相减,则可到待恢复信号中的噪声,之后根据待恢复信号中的噪声估计待恢复的信号中的噪声白化抽头,进而将噪声白化抽头与判决阈值进行比较,确定出待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系。

[0162] 可选地,若噪声白化抽头大于判决阈值,则确定噪声的非白化程度大于程度阈值,若噪声白化抽头不大于判决阈值,则确定噪声的非白化程度不大于程度阈值。判决阈值与程度阈值可以相同也可以不同。判决阈值和程度阈值可以是预设的,也可以是根据一定规则生成的。如此,可以准确的确定出噪声的非白化程度是否不大于程度阈值。噪声的非白化程度可以用噪声白化抽头来描述。

[0163] 若噪声白化抽头估计(Noise whitening parameter estimation,NWPE)模块2061输出的噪声白化抽头大于判决阈值,说明噪声非白化程度较大,即白化程度较小,则启动编码模块和解码模块;如果噪声白化抽头不大于判决阈值,说明噪声非白化程度较小,白化程度较大,则不启动编码模块和/或解码模块,也就是说发送端开关模块直接输出调制模块所输出的信号,和/或接收端开关模块直接输出最大似然检测模块所输出的信号。噪声白化抽头估计模块用于量化系统噪声的白化抽头。

[0164] NWPE模块2061中可以包括一个自回归(autoressive filter,AR)模块,AR模块的作用是估计噪声白化抽头的一种方法,比如,为了简化起见,可以将对应的AR模块设置为2抽头,对抽头进行最大值归一化后,对抽头 $[1 \ q]$ 或 $[q \ 1]$ 中的 q 取模值 $|q|$ 并与判决阈值(threshold)进行比较,当 $|q|$ 大于判决阈值时,说明噪声非白化程度较大,相对应的白化程度较下,则启动编码模块和解码模块,当 $|q|$ 不大于判决阈值时,说明噪声非白化程度较小,相对应的白化程度较大,则不启动编码模块和/或解码模块。判决阈值的设置可以为经过系统验证的经验值,比如可以设置为0.5。如果NWPE模块设置为多抽头,可以设置判决阈值为一个向量按照某种计算规则进行比较,或者将NWPE模块的多抽头进行加权与判决阈值进行比较。

[0165] 图18示例性示出了本申请实施例提供的另一种接收装置的结构示意图,如图18所示,接收装置还包括与最大似然检测模块、决策模块和判决模块均连接的接收端均衡器,用于对接收到的信号进行均衡,得到待恢复的信号;将待恢复的信号输出至最大似然检测模块、决策模块和判决模块。如此,可以进一步提高系统性能。可选地,均衡处理可以是进行滤波处理和/或非线性补偿等等,也可以包括其它处理,举例来说,将发送端开关模块输出的

信号进行均衡,即为将发送端开关模块输出的信号进行滤波和/或非线性补偿。本申请实施例中,可以在图12的基础上直接在最大似然检测模块201之前添加接收到均衡器,即接收端均衡器、最大似然检测模块和解码模块依次连接。可选地,接收端均衡器可以是FFE。

[0166] 可选地,如图17所示,判决模块2051可以通过抽头系数计算模块2052与接收端均衡器205连接,即判决模块2051输出的判决后信号再次反馈给接收端均衡器205,以辅助接收端均衡器205进行均衡处理,从而进一步提高系统性能。

[0167] 根据本申请实施例提供的方案进行了7电平polybinary PAM4的仿真,图19示例性示出了采用本申请实施例提供的方案的仿真效果示意图,如图19所示,仿真采用的总符号数为60000个,仿真结果如图19所示。可以看到传统方案有大量的连续两个误码、连续3个误码甚至连续更多个数的误码,系统的总误码数目为694个。采用本申请实施例后,连续误码的数目比传统方案大幅度减少,连续误码基本没有出现,大部分的误码为独立出现的离散误码。采用本发明后,误码总数也大幅减少,从传统方案的694个变成了356个。可见,本申请实施例中在噪声特性不满足高斯白噪声情况下MLSD输出有连续误码的场景下,可以较大幅度消除连续误码,提升系统的性能。

[0168] 需要说明的是,本申请实施例中对单元或模块的划分是示意性的,仅仅为一种逻辑功能划分,实际实现时可以有另外的划分方式。在本申请的实施例中的各功能单元可以集成在一个处理单元中,也可以是各个单元单独物理存在,也可以两个或两个以上单元集成在一个单元中。上述集成的单元既可以采用硬件的形式实现,也可以采用软件功能单元的形式实现。

[0169] 基于以上实施例以及相同构思,本申请实施例还提供一种通信方法,该通信方法可以由上述实施例中的发送装置10来实现。图20示例性示出了本申请实施例提供的一种通信方法的流程示意图,如图20所示,该方法包括:

[0170] 步骤301,发送装置将接收到的待发送的信号进行调制,得到调制后信号。该调制可以是电调制。本申请实施例适用于多种场景,比如可以使用PAM-M调制、QAM-E等等调制方式对待发送的信号进行调制,其中,QAM-E调制包括两路,每路也可以称为PAM-M调制,其中,M和E可以是大于1的整数。

[0171] 本申请实施例中所描述的待发送信号可以是二进制比特序列,该二进制比特序列可以是文字、音频、视频等的二进制比特量化信息。一种可选地的实施方式中,可以将调制模块接收到的具有一定长度的比特序列称为一个待发送信号,其中,一定长度可以是预设的,也可以根据实际情况去确定,比如4电平调制的情况下,2比特的二进制比特信号可以对应一个4电平的待发送信号。

[0172] 步骤302,发送装置将调制后信号进行N轮操作,得到编码后信号;N为正整数;其中,N轮操作中的第1轮操作的输出是根据调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出确定的;N轮操作中的第i轮操作的输出是根据第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出确定的;i为大于1且小于等于N的整数。步骤302中进行N轮操作也可以称为将调制后信号进行编码,该编码可以是电编码。可选地,步骤301中的编码可以是增加单符号信息量的编码,步骤302的编码可以起到增加系统鲁棒性的作用。两个步骤中的编码作用可不同,具体操作方式也可不同。通过上述示例可以看出,本申请实施例中为后期与接收装置配合从而降低通信系统中出现连续误码情况的概率提供了基础,进而提

升系统整体性能。

[0173] 一种可选地实施方式中,第一延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期。也就是说,第一延时模块所输出的信号是第一时延模块的输入信号之前一个符号周期的信号。也就是说,N个操作模块中的第1个操作模块的输入包括两部分,第一部分是调制后信号,第二部分是一个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号,其中,一个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号可以指在待发送的信号前1个符号周期的信号对应的编码后信号。

[0174] 另一种可选地实施方式中,第二延时模块的输出与输入之间的时延为i个符号周期。也就是说,第二延时模块所输出的信号是第二时延模块的输入信号之前i个符号周期的信号。也就是说,N个操作模块中的第i个操作模块的输入包括两部分,第一部分是前一个操作模块的输出,第二部分是i个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号,其中,i个符号周期之前编码模块所输出的编码后信号可以指在待发送的信号前i个符号周期的信号对应的编码后信号。

[0175] 为了提高系统的灵活性,一种可选地实施方式中,第1轮操作的输出是将调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出进行第一运算,并将进行第一运算的结果进行取模运算得到的;第i轮操作的输出是将第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出进行第一运算,并将进行第一运算的结果进行取模运算得到的。另一种可选地实施方式中,第1轮操作的输出是将调制后信号和经过第一延时模块处理的第N轮操作的输出进行异或运算得到的;第i轮操作的输出是将第i-1轮操作的输出和经过第二延时模块处理的第N轮操作的输出进行异或运算得到的。

[0176] 为了进一步提升系统性能,一种可选地实施方式中,发送装置将接收到的待发送的信号进行调制,包括:发送装置将接收到的待发送的信号进行M电平脉冲幅度调制PAM-M调制;其中,取模运算包括将进行第一运算的结果对M进行取模运算。

[0177] 一种可选地实施方式中,N根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和M确定,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0178] 一种可选地实施方式中,发送装置得到编码后信号之后,还包括:发送装置在确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则将编码后信号发送给接收装置;发送装置在确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则将调制后信号发送给接收装置,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0179] 一种可选地实施方式中,发送装置确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否大于程度阈值,包括接收用于指示接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系的指示信息;根据指示信息确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否大于程度阈值,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0180] 该方法实施例中所涉及的与本申请实施例提供的技术方案相关的概念,比如各个参数等的解释和详细说明及其他步骤请参见前述装置或其他实施例中关于这些内容的描述,此处不做赘述。

[0181] 基于以上实施例以及相同构思,本申请实施例还提供一种通信方法,该通信方法

可以由上述实施例中的接收装置20来实现。图21示例性示出了本申请实施例提供的一种通信方法的流程示意图,如图21所示,该方法包括:

[0182] 步骤401,接收装置对接收到的待恢复的信号进行最大似然检测处理,得到检测后信号;

[0183] 步骤402,接收装置根据检测后信号和经过第三延时模块处理的检测后信号,进行处理,得到解码后信号。

[0184] 一种可选地实施方式中,第三延时模块的输出与输入之间的时延为 N 个符号周期; N 根据接收装置的接收端均衡器的目标电平数和 M 确定;其中,待恢复的信号在发送装置中进行 M 电平脉冲幅度调制PAM- M 调制。 N 和 M 的相关内容可参见上述实施例中的介绍,本申请实施例中不做限定。也就是说,经过第三延时模块处理的最大似然检测模块的输出为检测模块前几个符号周期的检测后信号。

[0185] 一种可选地实施方式中,接收装置根据检测后信号和经过第三延时模块处理的检测后信号,进行处理,得到解码后信号,包括:接收装置将检测后信号和第三延时模块处理的检测后信号进行第二运算,并将进行了第二运算的结果进行取模运算,得到解码后信号。另一种可选地实施方式中,接收装置将检测后信号和第三延时模块处理的检测后信号进行 P 轮异或运算,将第 P 轮异或运算输出的信号作为解码后信号;其中, P 轮异或运算中的第1轮异或运算的输出是根据检测后信号和经过第四延时模块处理的检测后信号确定的; P 轮异或运算中的第 j 轮异或运算的输出是根据第 $j-1$ 轮异或运算器的输出和经过第五延时模块处理的检测后信号确定的; j 为大于1且小于等于 P 的整数, P 为正整数。

[0186] 一种可选地实施方式中,第四延时模块的输出与输入之间的时延为1个符号周期。也就是说,第四延时模块所输出的信号是第四时延模块的输入信号之前一个符号周期的信号。一种可选地实施方式中,第五延时模块的输出与输入之间的时延为 j 个符号周期,也就是说,第五延时模块所输出的信号是第五时延模块的输入信号之前 j 个符号周期的信号,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0187] 一种可选地实施方式中,取模运算包括将进行了第二运算的结果对 M 进行取模,从而可以进一步降低通信系统中出现连续误码情况的概率。

[0188] 为了更好的提高系统性能,一种可选地实施方式中,接收装置确定出解码后信号之后,还包括:在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度大于程度阈值,则对解码后信号进行解调制,得到恢复后的信号;在接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度不大于程度阈值,则对检测后信号进行解调制,得到恢复后的信号。

[0189] 一种可选地实施方式中,接收装置确定接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度是否不大于程度阈值,包括:接收装置对待恢复的信号进行判决处理,得到判决后信号;接收装置根据判决后信号和待恢复的信号,估计待恢复的信号中的噪声白化抽头;根据噪声白化抽头与判决阈值之间的大小关系,确定待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值之间的大小关系。

[0190] 为了进一步提高系统性能,一种可选地实施方式中,接收装置确定待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值之间的大小关系之后,还包括:接收装置向发送装置发送用于指示接收装置接收到的待恢复的信号中噪声的非白化程度与程度阈值的大小关系的指示信息。关于均衡的相关介绍参见上述内容。

[0191] 该方法实施例中所涉及的与本申请实施例提供的技术方案相关的概念,比如各个参数等的解释和详细说明及其他步骤请参见前述装置或其他实施例中关于这些内容的描述,此处不做赘述。

[0192] 应理解,在本申请的各种实施例中,上述各过程的序号的大小并不意味着执行顺序的先后,各过程的执行顺序应以其功能和内在逻辑确定,而不应对本发明实施例的实施过程构成任何限定。

[0193] 本领域普通技术人员可以意识到,结合本文中所公开的实施例描述的各种说明性逻辑块(illustrative logical block)和步骤(step),能够以电子硬件、或者计算机软件和电子硬件的结合来实现。这些功能究竟以硬件还是软件方式来执行,取决于技术方案的特定应用和设计约束条件。专业技术人员可以对每个特定的应用来使用不同方法来实现所描述的功能,但是这种实现不应认为超出本发明的范围。

[0194] 所属领域的技术人员可以清楚地了解到,为描述的方便和简洁,上述描述的系统、装置和单元的具体工作过程,可以参考前述方法实施例中的对应过程,在此不再赘述。

[0195] 基于以上实施例以及相同构思,本申请实施例提供一种通信装置,该通信装置可以为发送装置,也可以是发送装置内部的芯片,用于实现上述发送装置所实现的功能,以及图20所示方法实施例中的相应流程或者步骤,比如上述实施例中终端设备所执行的相应流程或步骤。该通信装置具有如图2所示的发送装置10的功能。图22示例性示出了本申请实施例提供的一种通信装置的结构示意图,如图22所示,通信装置330可以包括通信模块331、处理器332。

[0196] 通信模块331,用于与其他设备进行通信交互,通信模块331可以为RF电路、WiFi模块、通信接口、蓝牙模块等。

[0197] 处理器332,用于实现处理功能,例如将调制后信号进行N轮操作,得到编码后信号等等方案。

[0198] 可选的,通信装置330还可以包括:存储器334,用于存放程序等。具体地,程序可以包括程序代码,该程序代码包括指令。存储器334可能包含RAM,也可能还包括非易失性存储器(non-volatile memory),例如至少一个磁盘存储器。处理器332执行存储器334所存放的应用程序,实现上述功能。

[0199] 一种可能的方式中,通信模块331、处理器332和存储器334可以通过总线333相互连接;总线333可以是外设部件互连标准(peripheral component interconnect,PCI)总线或扩展工业标准结构(extended industry standard architecture,EISA)总线等。总线可以分为地址总线、数据总线、控制总线等。为便于表示,图22中仅用一条粗线表示,但并不表示仅有一根总线或一种类型的总线。

[0200] 基于以上实施例以及相同构思,本申请实施例提供一种通信装置,该通信装置可以为接收装置,也可以是接收装置内部的芯片,用于实现上述接收装置所实现的功能,以及上述图21所示方法实施例中的相应流程或者步骤,比如上述实施例中网络设备执行的相应流程或步骤。该通信装置具有如图12所示的接收装置20的功能。图23示例性示出了本申请实施例提供的一种通信装置的结构示意图,如图23所示,通信装置340可以包括通信模块341、处理器342。

[0201] 通信模块341,用于与其他设备进行通信交互,通信模块341可以为RF电路、WiFi模

块、通信接口、蓝牙模块等。

[0202] 处理器342,用于实现处理的功能,例如根据检测后信号和经过第三延时模块处理的检测后信号,进行处理,得到解码后信号等等方案。

[0203] 可选的,通信装置340还可以包括:存储器344,用于存放程序等。具体地,程序可以包括程序代码,该程序代码包括指令。存储器344可能包含RAM,也可能还包括非易失性存储器(non-volatile memory),例如至少一个磁盘存储器。处理器342执行存储器344所存放的应用程序,实现上述功能。

[0204] 一种可能的方式中,通信模块341、处理器342和存储器344可以通过总线343相互连接;总线343可以是外设部件互连标准(peripheral component interconnect,PCI)总线或扩展工业标准结构(extended industry standard architecture,EISA)总线等。总线可以分为地址总线、数据总线、控制总线等。为便于表示,图23中仅用一条粗线表示,但并不表示仅有一根总线或一种类型的总线。

[0205] 应理解,在本申请的各种实施例中,上述各过程的序号的大小并不意味着执行顺序的先后,各过程的执行顺序应以其功能和内在逻辑确定,而不应对本发明实施例的实施过程构成任何限定。

[0206] 本领域普通技术人员可以意识到,结合本文中所公开的实施例描述的各种说明性逻辑块(illustrative logical block)和步骤(step),能够以电子硬件、或者计算机软件和电子硬件的结合来实现。这些功能究竟以硬件还是软件方式来执行,取决于技术方案的特定应用和设计约束条件。专业技术人员可以对每个特定的应用来使用不同方法来实现所描述的功能,但是这种实现不应认为超出本发明的范围。

[0207] 所属领域的技术人员可以清楚地了解到,为描述的方便和简洁,上述描述的系统、装置和单元的具体工作过程,可以参考前述方法实施例中的对应过程,在此不再赘述。

[0208] 在本申请所提供的几个实施例中,应该理解到,所揭露的系统、装置和方法,可以通过其它的方式实现。例如,以上所描述的装置实施例仅仅是示意性的,例如,单元的划分,仅仅为一种逻辑功能划分,实际实现时可以有另外的划分方式,例如多个单元或组件可以结合或者可以集成到另一个系统,或一些特征可以忽略,或不执行。另一点,所显示或讨论的相互之间的耦合或直接耦合或通信连接可以是通过一些接口,装置或单元的间接耦合或通信连接,可以是电性,机械或其它的形式。

[0209] 作为分离部件说明的单元可以是或者也可以不是物理上分开的,作为单元显示的部件可以是或者也可以不是物理单元,即可以位于一个地方,或者也可以分布到多个网络单元上。可以根据实际的需要选择其中的部分或者全部单元来实现本实施例方案的目的。

[0210] 另外,在本发明各个实施例中的各功能单元可以集成在一个处理单元中,也可以是各个单元单独物理存在,也可以两个或两个以上单元集成在一个单元中。

[0211] 在上述实施例中,可以全部或部分地通过软件、硬件、固件或者其任意组合来实现。当使用软件实现时,可以全部或部分地以计算机程序产品的形式实现。计算机程序产品包括一个或多个计算机指令。在计算机上加载和执行计算机程序指令时,全部或部分地产生按照本发明实施例的流程或功能。计算机可以是通用计算机、专用计算机、计算机网络、或者其他可编程装置。计算机指令可以存储在计算机可读存储介质中,或者从一个计算机可读存储介质向另一个计算机可读存储介质传输,例如,计算机指令可以从一个网站站点、

计算机、服务器或数据中心通过有线(例如同轴电缆、光纤、数字用户线(DSL))或无线(例如红外、无线、微波等)方式向另一个网站站点、计算机、服务器或数据中心进行传输。计算机可读存储介质可以是计算机能够存取的任何可用介质或者是包含一个或多个可用介质集成的服务器、数据中心等数据存储设备。可用介质可以是磁性介质,(例如,软盘、硬盘、磁带)、光介质(例如,DVD)、或者半导体介质(例如固态硬盘Solid State Disk(SSD))等。

[0212] 以上,仅为本发明的具体实施方式,但本发明的保护范围并不局限于此,任何熟悉本技术领域的技术人员在本发明揭露的技术范围内,可轻易想到变化或替换,都应涵盖在本发明的保护范围之内。因此,本发明的保护范围应以权利要求的保护范围为准。

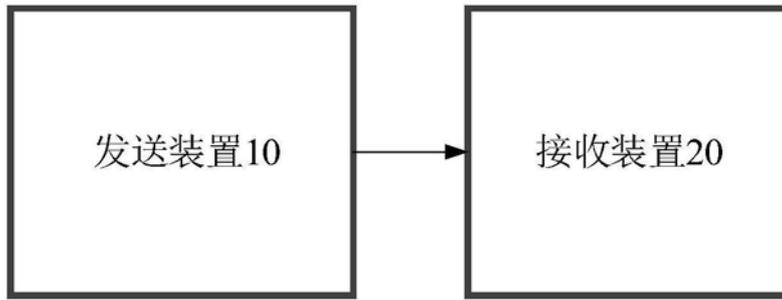


图1

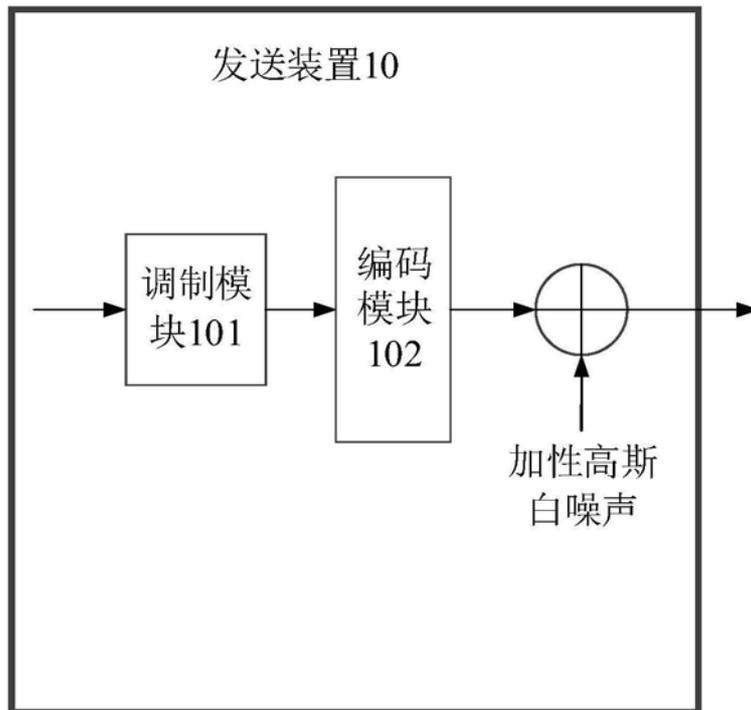


图2

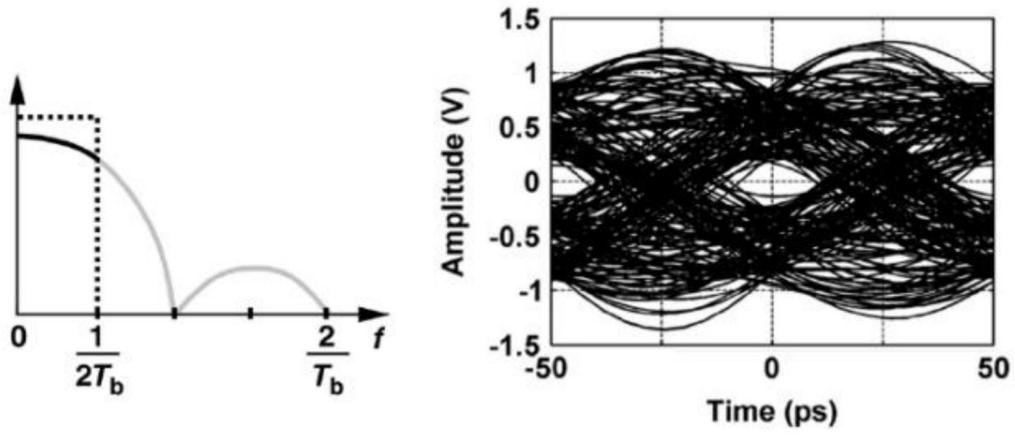


图3

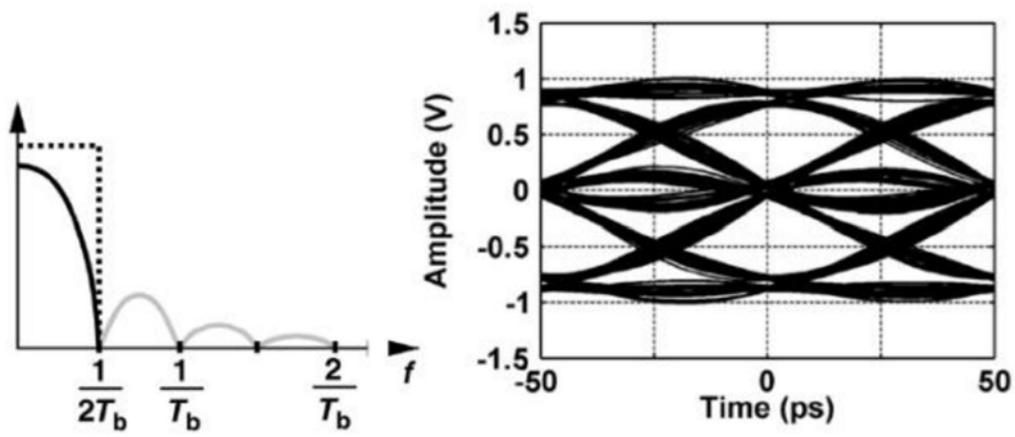


图4

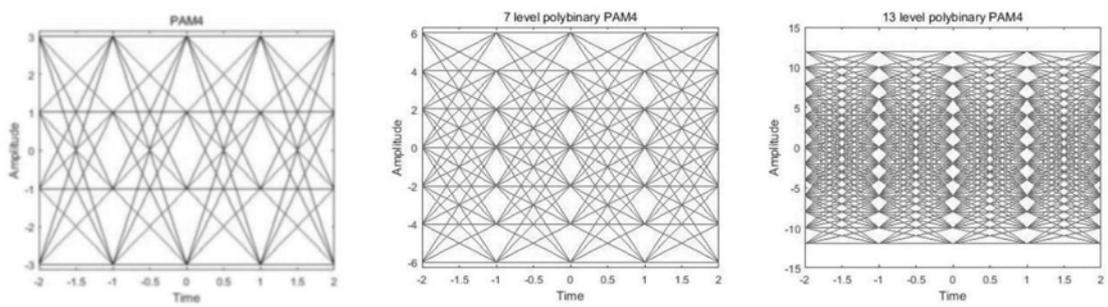


图5

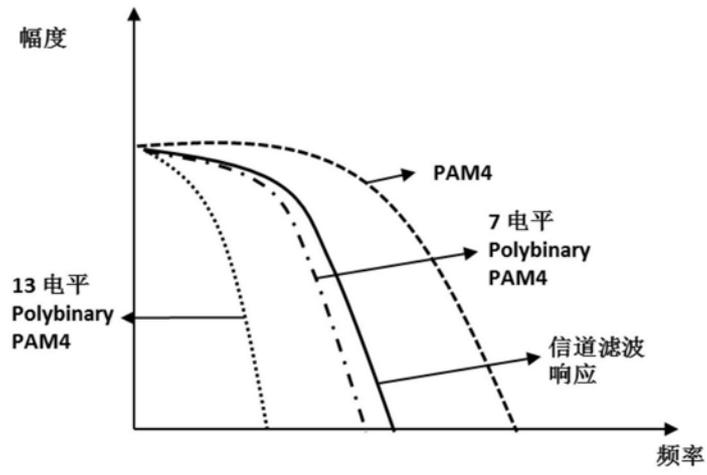
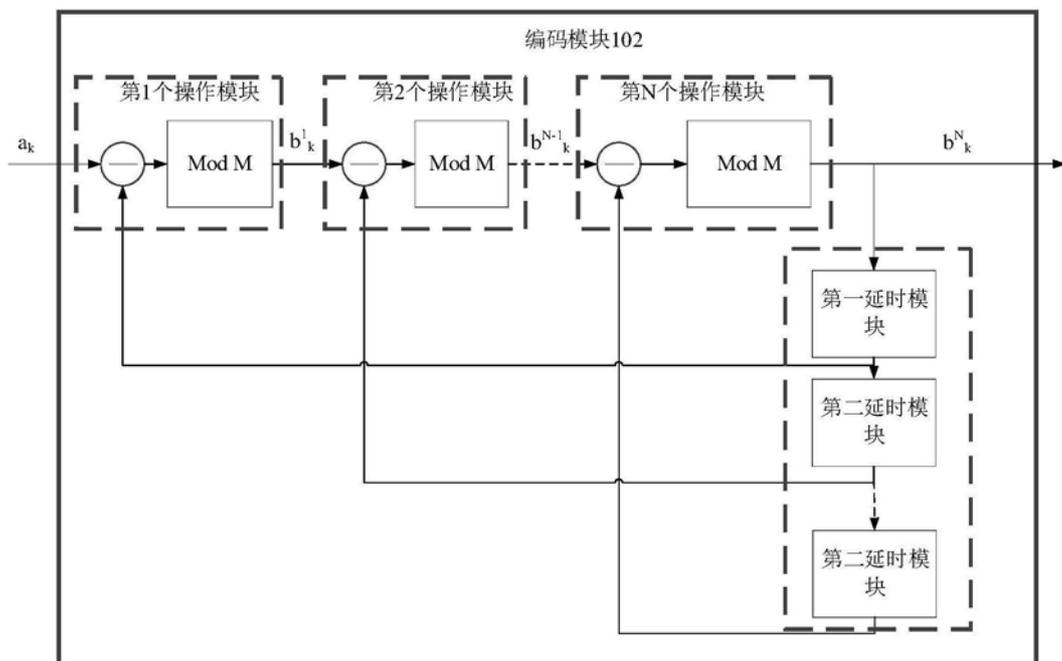


图6



- ⊖ 减法器 (用于将接收到的信号进行减法运算)
- Mod M 取模器 (用于将输入的信号对M进行取模运算)

图7

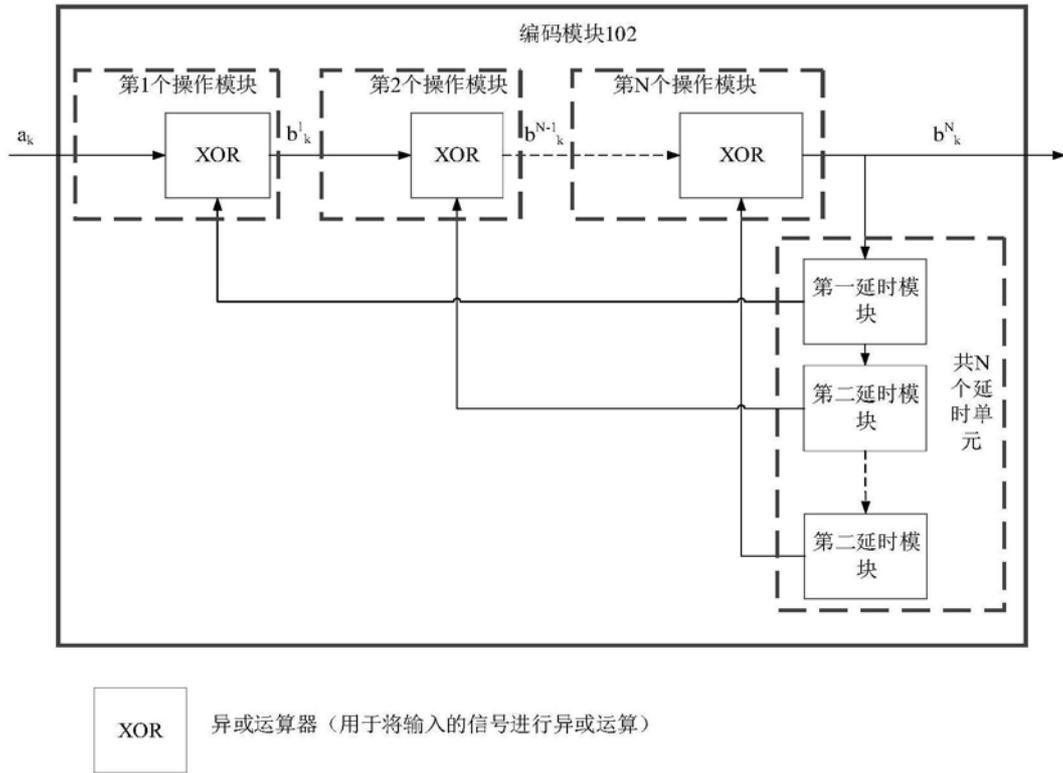


图8

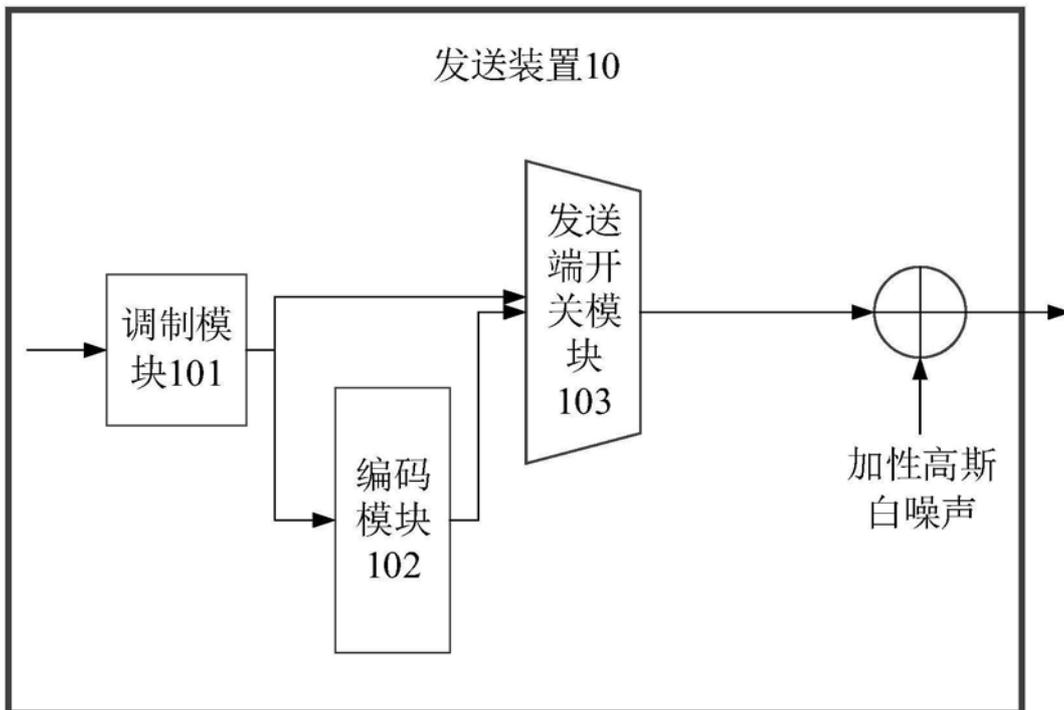


图9

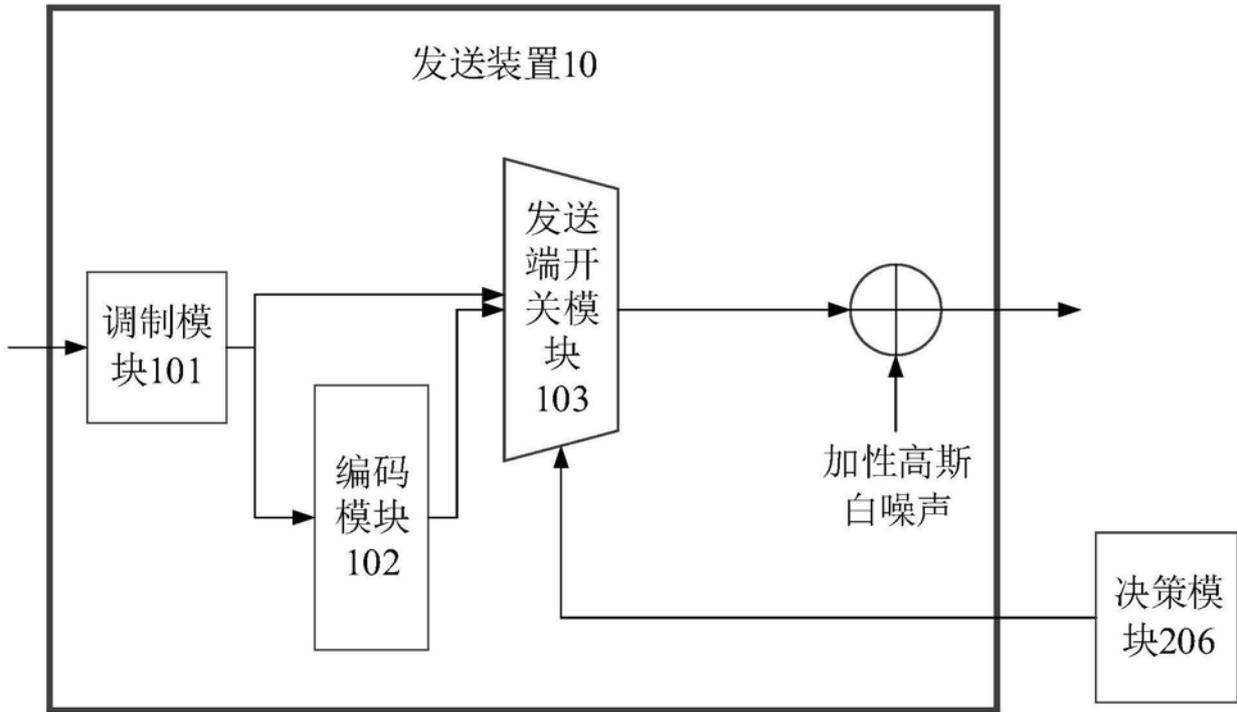


图10

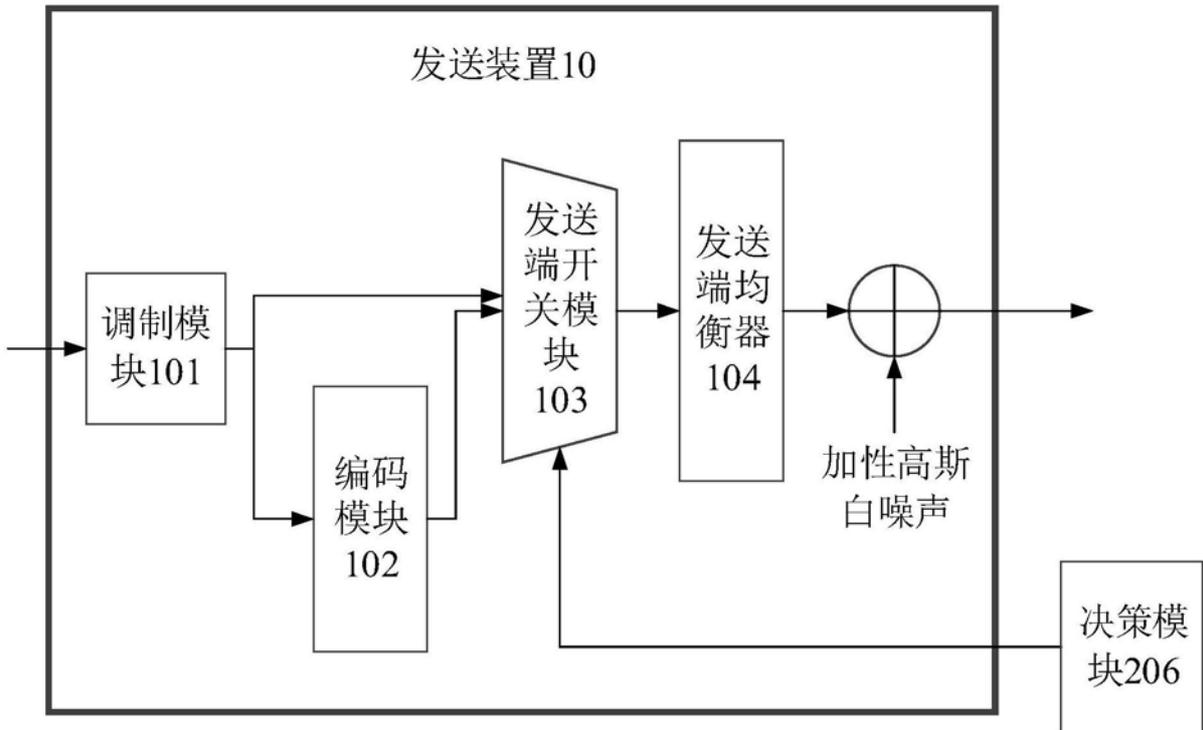


图11

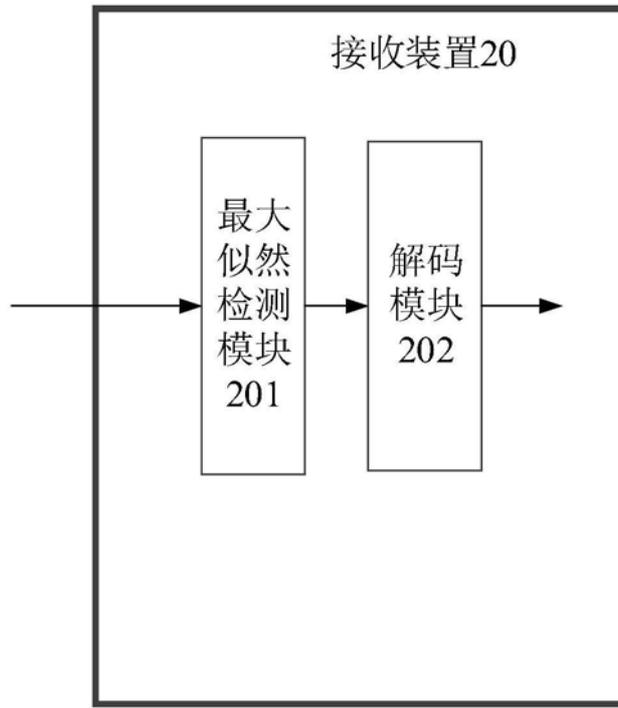
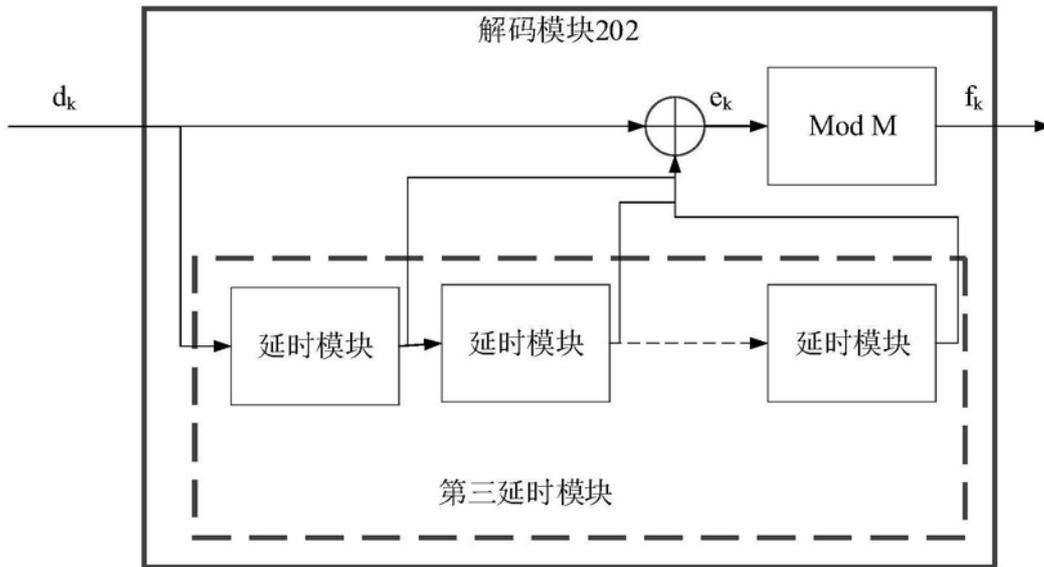
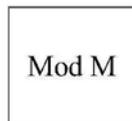


图12



加法器 (用于将接收到的信号进行加法运算)



取模器 (用于将输入的信号对M进行取模运算)

图13

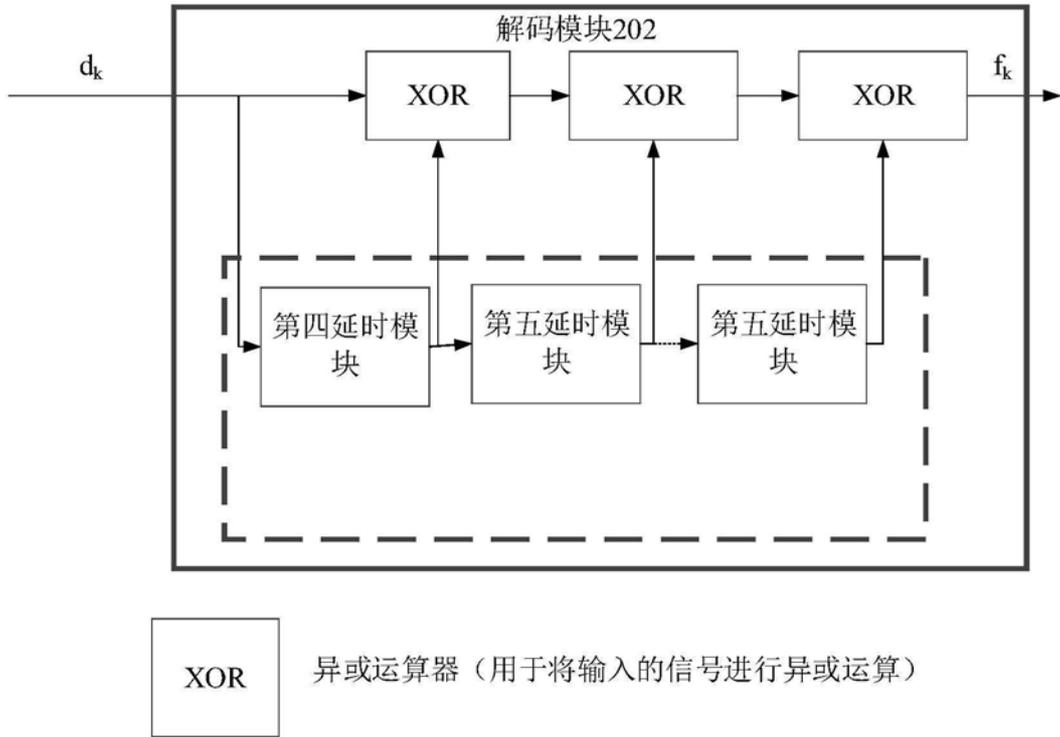


图14

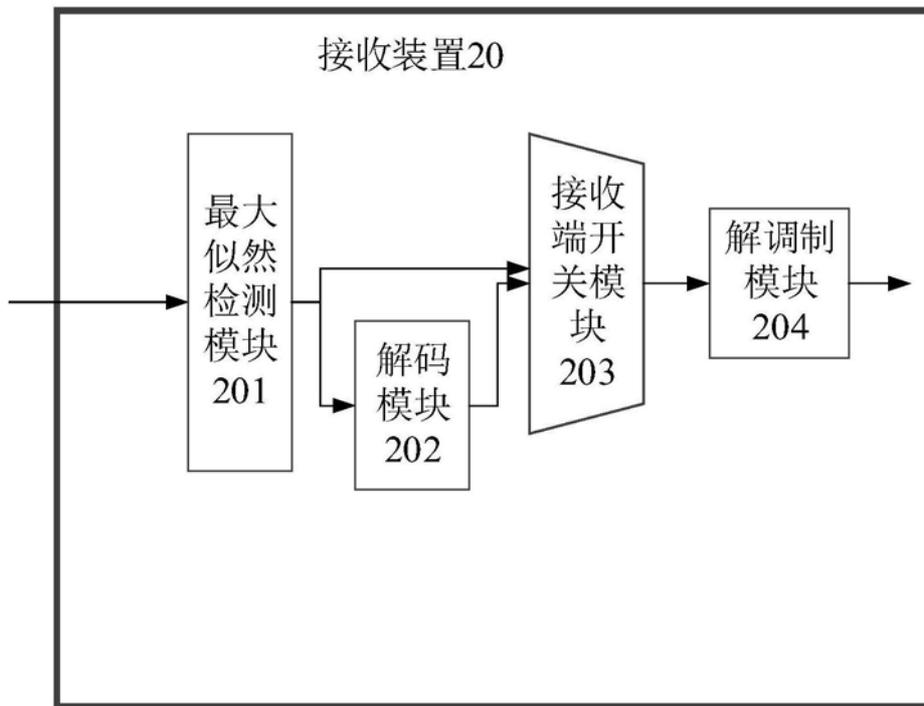


图15

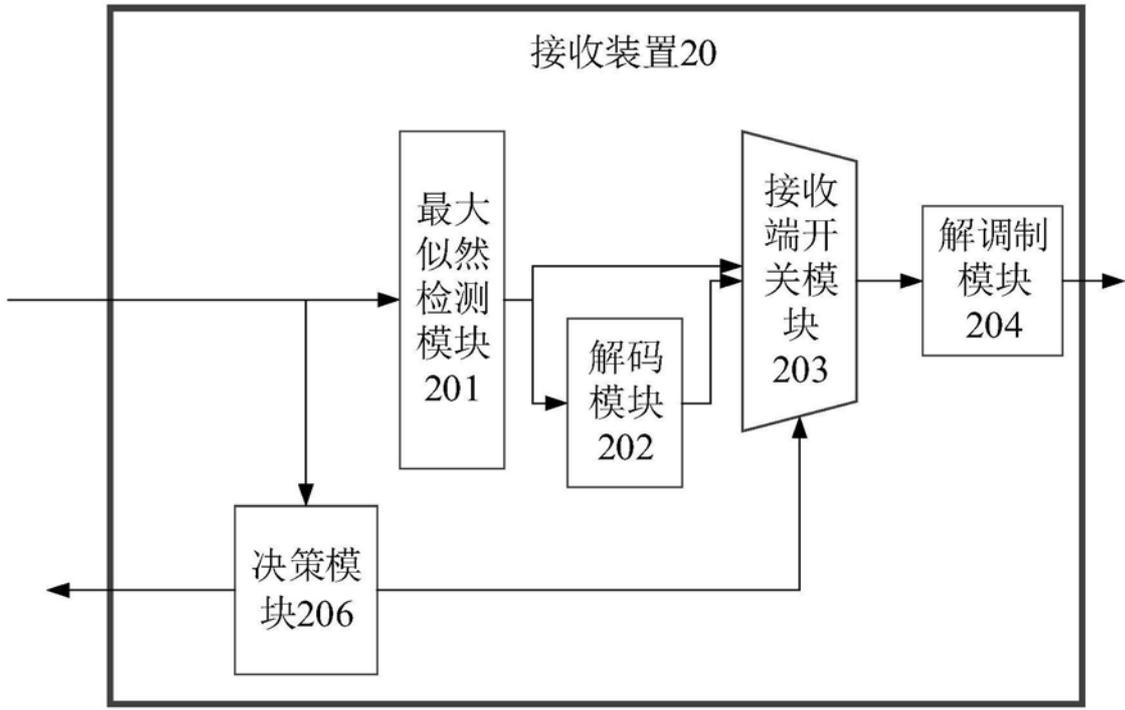


图16

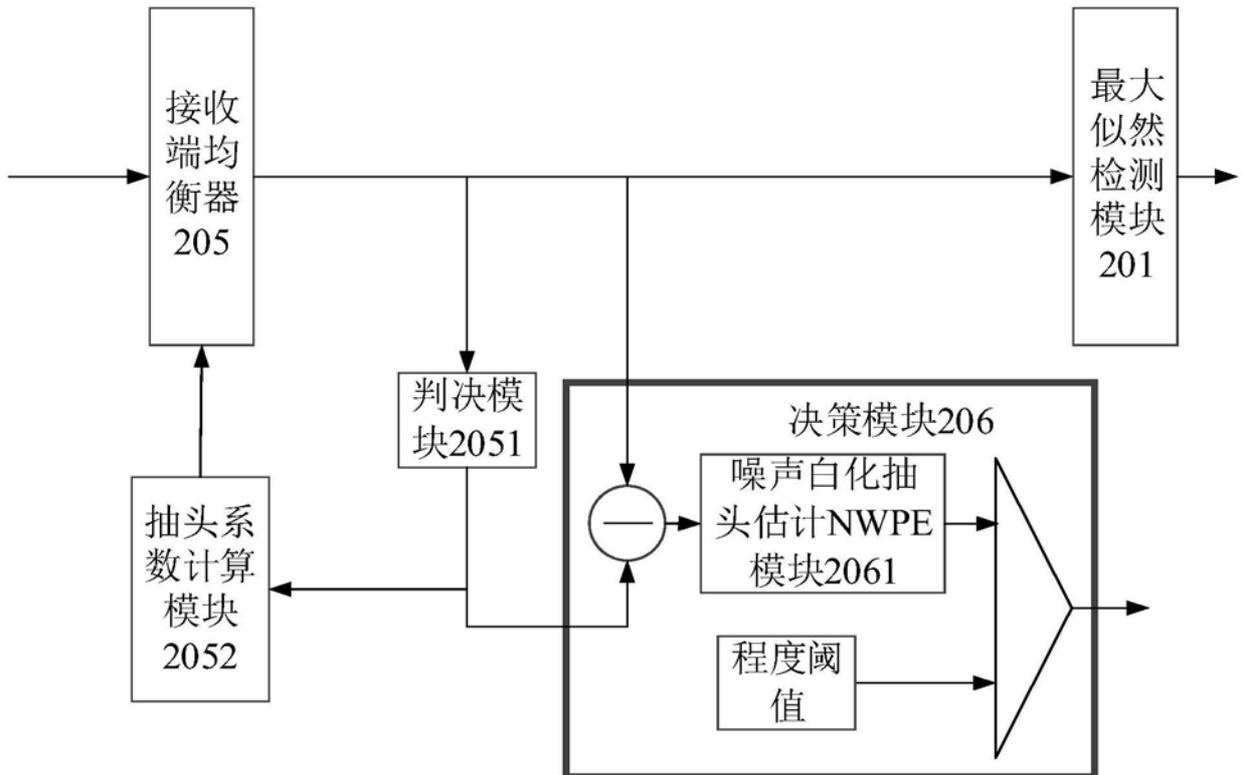


图17

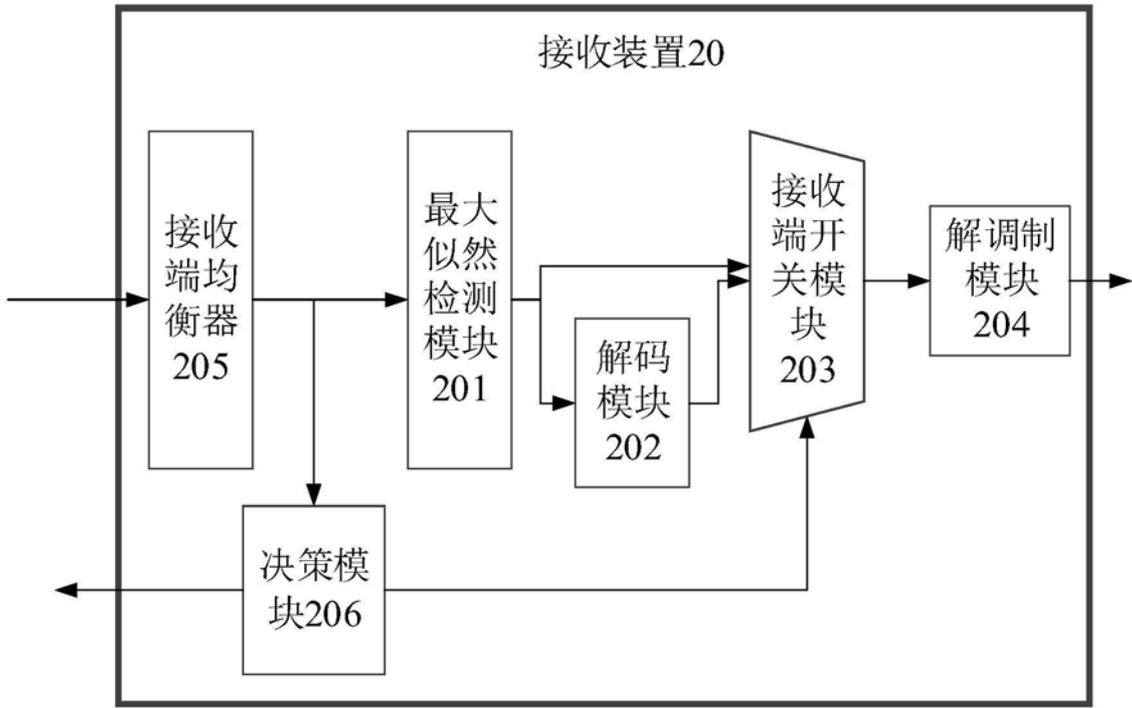


图18

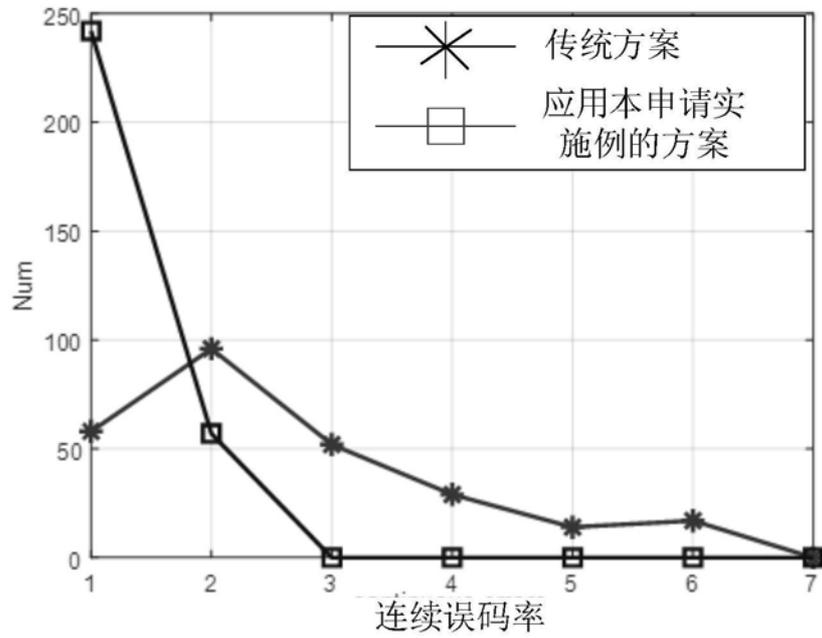


图19

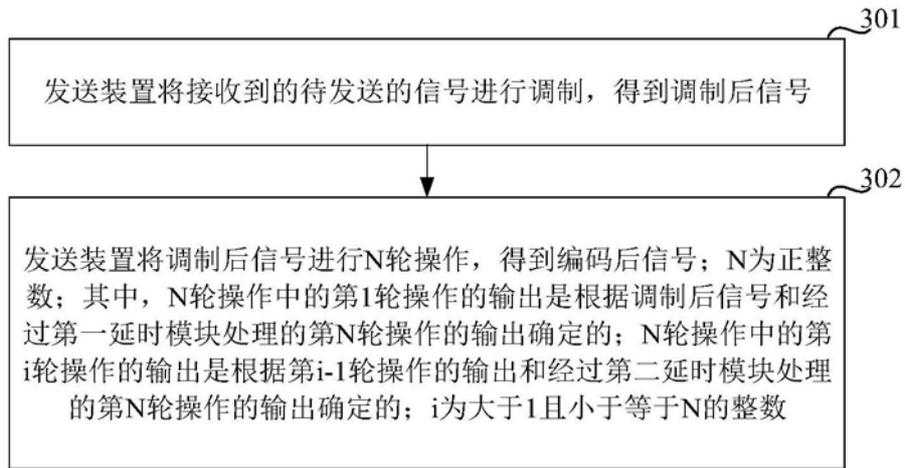


图20

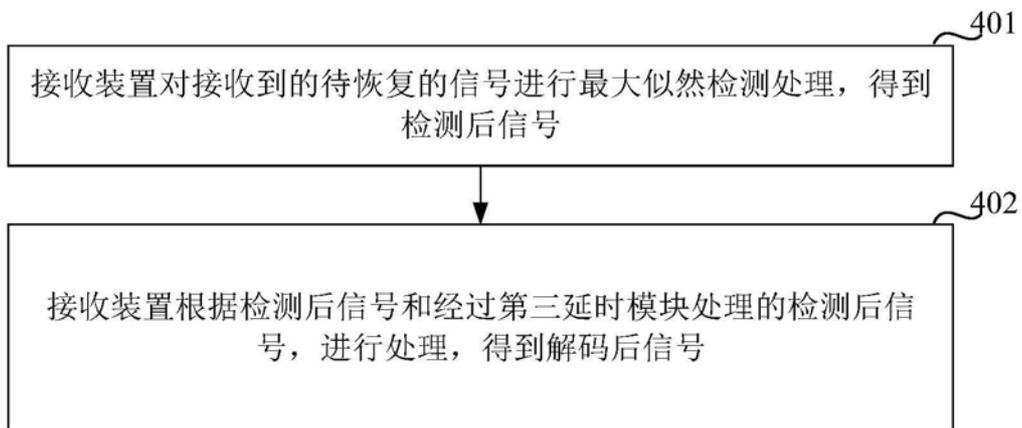


图21

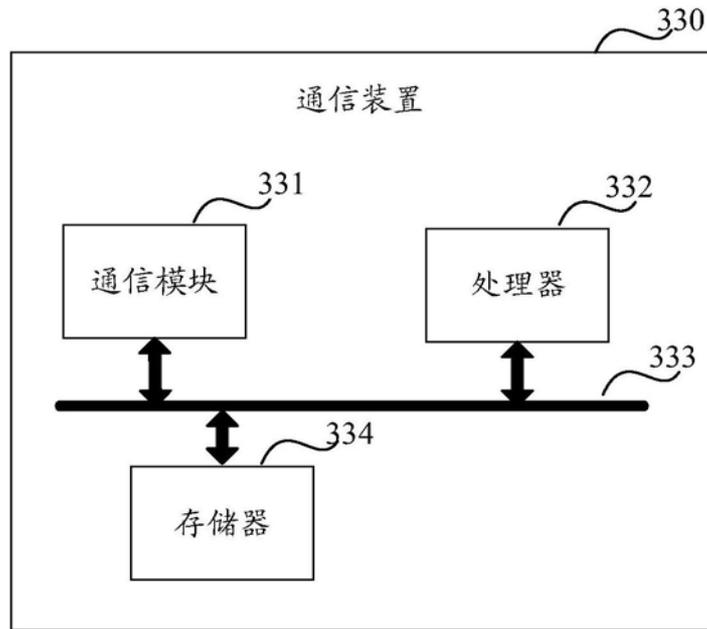


图22

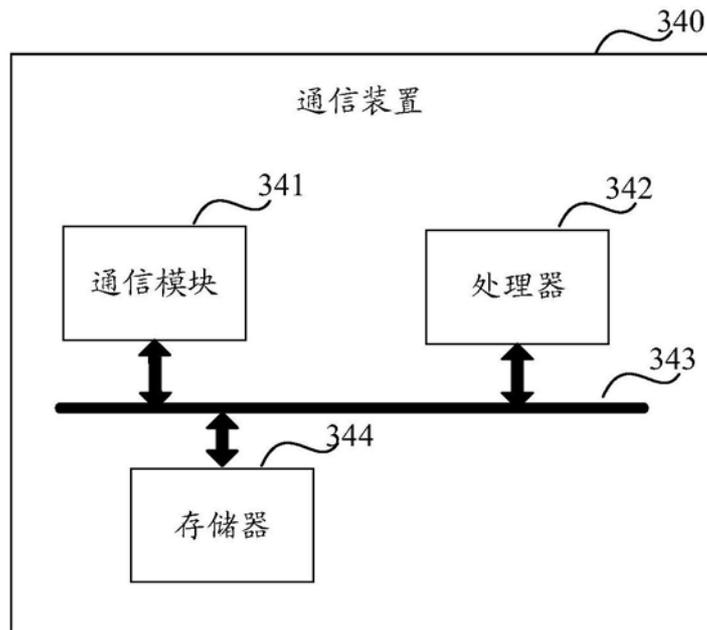


图23