# 低复杂度串行级联 LDGM 码构造方案

多 滨,王振永,顾学迈

(哈尔滨工业大学 通信技术研究所, 150080 哈尔滨)

摘 要:针对LDGM 码的稀疏矩阵构造复杂度较高的问题,提出了一种具有低复杂度的LDGM 码随机稀疏矩阵构造算法,该算法既降低了编码的复杂度又保证了良好的性能.同时,针对LDGM 码存在明显的错误平层的问题,引入了串行级联结构,并提出了一种改进的 SCLDGM 码译码算法,该算法将内译码器输出的错误信息看作是BEC 信道的删除信息,利用该先验信息初始化外译码器的输入,从而进一步提高BER 性能.通过对 SCLDGM 码编码系统模型的仿真,得到近优的内外编码速率组合和近优的内外码码重. 仿真结果表明,本文提出的算法在保证低复杂度的前提下,可以获得良好的BER 性能,并有效的降低了LDGM 码错误平层.

关键词: 信道编码; LDGM 码; SCLDGM 码; 稀疏矩阵; 低复杂度

中图分类号: TN911.22 文献标志码: A 文章编号: 0367 - 6234(2013)05 - 0025 - 05

### On construction of low complexity serially-concatenated LDGM codes

DUO Bin, WANG Zhenyong, GU Xuemai

 $(\ Communication\ Research\ Center,\ Harbin\ Institute\ of\ Technology,\ 150080\ Harbin,\ China)$ 

Abstract: According to the problem of sparse matrix with high complexity of LDGM codes, a low-complexity construction algorithm of LDGM codes is proposed, which can decrease the encoding complexity while keeping a good performance. Meanwhile, a serially-concatenated construction with a modified SCLDGM decoding algorithm is introduced to solve the problem of high error floor of LDGM codes. This algorithm considers the incorrect output of the inner decoder as the erasures from a BEC channel. The outer decoder uses the priori probability to initialize in the decoding process, which further reduces the residual errors. By simulations for the SCLDGM encoding and decoding system, the near-optimal combination of inner and outer coding rates and the near-optimal column weights of inner and outer codes are obtained. Simulation results show that, a good BER performance can be obtained and the error floor of LDGM codes can be decreased as well by using the proposed algorithms on the premise of keeping a low complexity.

Key words: channel coding; LDGM codes; SCLDGM codes; sparse matrix; low complexity

近年来,随着信息理论应用的快速发展, Turbo 码和 LDPC (Low Density Parity Check, LDPC) 码都被看作是信道编码领域中两类具有逼近 Shannon 理论限的信道编码方案<sup>[1-2]</sup>. 但是这两种编码的编码或译码复杂度较高,在实现过程中还需进一步优化. 在实际应用中,编译码方案复 杂度的问题是需要考虑的一个关键问题,因此寻 找一个编码复杂度和译码复杂度同时较低,并且 具有应用性能优异的码字是信道编码领域研究的 一个重点.

作为一类特殊的 LDPC 码, LDGM (Low Density Generator Matrix, LDGM)码有编码复杂度和译码复杂度都低,并且实现更为简单的优点<sup>[3]</sup>,因此,研究具有低编译码复杂度的 LDGM码的信道编码技术方案具有重要的理论和实用价值. LDGM 码是线性系统码,其校验矩阵可以通过一个随机构造的稀疏矩阵与单位矩阵简单的组合得到,因此可以看出 LDGM 码的构造主要与该稀

收稿日期: 2012 - 05 - 10.

基金项目: 国家自然科学基金资助项目(61101125).

作者简介: 多 滨(1982-),男,博士研究生;

顾学迈(1957一),男,教授,博士生导师.

通信作者: 王振永, zywang@ hit. edu. cn.

疏矩阵的如何创建有关. 虽然稀疏矩阵的产生与 LDPC 码校验矩阵的生成类似,但是目前还没有 一个统一确定的产生方法,因此,自从 MacKay<sup>[4]</sup> 等重新发现 LDPC 码的优异性能以来,在校验矩 阵的构造方面始终是一个研究热点. 由于 LDGM 码校验矩阵的稀疏性,它同样可以采用适用于 LDPC 码的置信传播(Belief Propagation, BP)算 法,而不改变其译码复杂度. 尽管 LDGM 码有如 此多的优点,但由于存在度为1的变量节点, LDGM 码译码性能存在较高的错误平层. 文献 [3]提出了串行级联低密度生成矩阵(Serially-Concatenated LDGM, SCLDGM)码,其不仅可以明 显地改善 LDGM 码译码中所存在的错误平层现 象,还能获得逼近 Shannon 理论限的优异性能. 目 前,针对 SCLDGM 码的研究主要集中在如何进一 步降低或消除 LDGM 码的高错误平层的问 题[5-7]. 然而,对于如何具体产生适合 SCLDGM 码的编码构造并没有被提及.

为此,本文从实际应用的角度出发,首先在保证性能的前提下,提出了一种具有低复杂度的LDGM 码编码构造算法.此外,为了进一步提高译码性能,结合 SCLDGM 码的逼近 Shannon 理论限的特点以及拥有着很好的错误平层性能的优点,给出了一种改进的级联译码算法.该算法是将外编码器的输出和内译码器的输出看作二进制删除信道(Binary Erasure Channel, BEC),因此将该信道的先验信息输入外译码器,可以进一步降低错误信息.通过计算机仿真,验证了不同仿真参数下的性能差异,找到了提出方案近优的内外码速率组合和近优的内外码码重.仿真结果表明,本文提出的算法不仅具有较低的复杂度,同时有效的降低了LDGM 码错误平层.

### 1 LDGM 码编码构造

在本节中,分析了 LDGM 码基本原理,提出了具有低复杂度的稀疏矩阵构造算法,该算法对于本文第 2 节提出的 SCLDGM 编译码方案起着至关重要的作用.

#### 1.1 LDGM 码校验矩阵构造

LDGM 码是一类特殊的 LDPC 码,正如式(1) 所示,一个系统 LDGM 码的校验矩阵包括左右两个部分:左侧是一个随机构造的稀疏矩阵 P,右侧是一个对角单位矩阵 I. 如果 P 中所有的行(和列)都有同样数量"1",那么该 LDGM 码就被称为规则 LDGM 码;如果 P 中所有的行(和列)中"1"的数量不一样,则把其称为非规则 LDGM

码.

式中,校验矩阵H有N列和M行,那么N个比特的码字序列c必须满足校验关系 $Hc^{T}=0$ . 信息比特的数量为K=N-M,编码速率为R=K/N. 本文用(N,K,w)分别表示非规则 LDGM 码的编码长度、信息比特长度和码重.

当系统信息比特、校验比特和码字序列分别 表示为  $\mathbf{u} = \begin{bmatrix} u_k \end{bmatrix}^\mathsf{T}$ 、 $\mathbf{p} = \begin{bmatrix} p_m \end{bmatrix}^\mathsf{T}$  和  $\mathbf{c} = \begin{bmatrix} c_n \end{bmatrix}^\mathsf{T} = \begin{bmatrix} u_1 & \cdots & u_k & p_1 & \cdots & p_m \end{bmatrix}^\mathsf{T}$  时,LDGM 码的编码可以由下式表示:

$$\begin{cases}
p_1 = \sum_{k=1}^{K} u_k h_{1,M+k}, \\
p_m = \sum_{k=1}^{K} u_k h_{m,M+k}.
\end{cases}$$
(2)

式中  $h_{m,n}$  表示矩阵中第 m 列、第 n 行元素在校验矩阵中相应的位置. 需要注意的是, LDGM 码是一类特殊的 LDPC 码, 因此其译码方式同样可以采用适用于 LDPC 码的 BP 算法, 只需对其译码算法进行适当的改变, 而不增加其译码复杂度.

与 LDPC 码相比, LDGM 码唯一不同之处就是存在 N - K 个度为 1 的校验比特节点和 K 个比特节点对应着系统信息比特. 因此, LDGM 码无法更新来自度为 1 的比特节点到相应校验节点的对数似然比(Log Likelihood Ratio, LLR) 软信息, 所以 LDGM 码的缺点就是存在较高的错误平层问题. 虽然可以在 LDGM 码的性能收敛性和性能错误平层性之间采取一个折中的方案, 但是单独利用 LDGM 码作为信道编码方案在实际无线信道应用中还有一定的局限性.

### 1.2 低复杂度稀疏矩阵构造算法

由上述可知,LDGM 码的构造是由稀疏矩阵的构造决定的.而 LDPC 码的性能好坏完全由它的校验矩阵来确定,也就是说校验矩阵的构造对于 LDPC 码的性能起着决定性的作用. 现有的 LDPC 码校验矩阵的随机构造方法主要有 Gallager 构造法<sup>[8]</sup> 和 Mackay 构造法<sup>[4]</sup>. 其中,为了避免 Tanner 图中长度为 4 的短环,Mackay 的 1A 构造法保证每列有 t 个"1",并随机设定它们的位置,使每一行中的"1"尽可能相等均匀分布,同时任意每两列之间的重叠"1"的个数不大于 1. Mackay 的 1A 构造方法不仅保证了矩阵的

随机性,同时通过相关算法(由于篇幅限制,该算法请参考文献[4])进一步消除了长度为4的短环.

虽然采用 Mackay 方法构造的稀疏矩阵具有很好的码距离特性,同时避免了长度为4的短环,但缺点是稀疏矩阵的构造复杂度较高,而且所构造的稀疏矩阵有50%的概率存在线性相关的行,使得实际的码率略有增加<sup>[4]</sup>.本文定义采用Mackay 方法构造的 LDGM 码为 LDGM1 码.

为了解决 LDGM1 码复杂度较高的问题,本 文提出一种具有低复杂度的不规则稀疏矩阵构造 方法,具体算法步骤如下:

- 1) 稀疏矩阵初始化:生成维度为(*N K*,*K*) 的全0矩阵作为初始稀疏矩阵. 随机分配给定列重数量的每一个"1"到初始化的稀疏矩阵的每一列当中,完成稀疏矩阵的初始化;
- 2)检验与更新稀疏矩阵:经过初始化生成的矩阵中任意同一列中可能会存在相同行位置的"1"的分配,所以,还需要对初始化的稀疏矩阵进行逐列检测,如果发现同一列中有相同的行位置分配,则对该列"1"的位置进行重新随机分配,直到该列没有相同的行位置分配,最后更新稀疏矩阵;
- 3) 生成 LDGM 校验矩阵和生成矩阵:将得到的稀疏矩阵与单位矩阵组合即可以生成相应的生成矩阵与校验矩阵,分别用于 LDGM 码的编码与译码. 定义用此构造法构造的 LDGM 码为 LDGM2 码.

与 LDGM1 码的稀疏矩阵相比, LDGM2 码并 没有消除长度为4的短环,故不需像 LDGM1 码那 样反复验证构成稀疏矩阵是否存在长度为4的短 环,所以LDGM2码的生成具有较小的计算量,即 复杂度相对较低. 图 1 给出了 LDGM1 码和 LDGM2 码的 BER 性能比较. 为了公平比较均选 取编码长度为1000,列重为6和码速率为0.5的 LDGM 码. 从图中可以看出,尽管 LDGM1 码的 P 矩阵消除了长度为4的短环,但是不能保证 H矩 阵也不存在长度为4的短环,因此与LDGM2码相 比,LDGM1 码的性能并没有大幅度的增益,其性 能仅仅略高于 LDGM2 码的性能. 同时随着码长 的不断增加,构建 LDGM1 码中 P 矩阵的计算时 间将越来越长,所以其对于长码字的应用存在一 定的局限性. 而本文提出的算法尽管性能上有很 小的损失,但是随着编码长度的不断增加,其性能 也会不断提高,并且其较低的编码复杂度使其在 实际应用当中具有很好的应用前景.

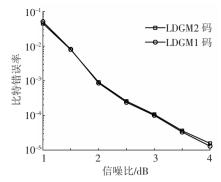


图 1 (1 000,500,6)的 LDGM1 码和 LDGM2 码性能比较

### 2 SCLDGM 码编译码设计方案

### 2.1 SCLDGM 码编译码构造

图 2 给出了 SCLDGM 码编译码系统框图,可以看出,该系统是将二进制 LDGM 码分别作为系统的内码和外码进行串行级联的. 具体来说,首先用高码率为  $K/N_1$  的外 LDGM 码编码器对待发送信息进行编码,然后对外编码器的输出码字用码率为  $N_1/N$  的内 LDGM 码编码器再次编码,最后生成总码率为 K/N 的码字. 码字经过 BPSK 调制后,通过高斯随机变量方差为  $\sigma^2 = N_0/2$  的AWGN 信道. 在信宿端,内译码器首先利用校验矩阵对接收到的信号进行译码. 直到内译码器译码完成后,外译码器才利用内译码器输出的 LLR软信息作为先验信息对外译码器的输入进行初始化. 待外译码器译码完成后,即可得到信源发送信息的估计值.

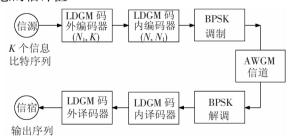


图 2 SCLDGM 码编译码系统框图

#### 2.2 SCLDGM 码译码算法

1)级联译码算法 1. 对于 SCLDGM 码译码,传统的方法采用内外码 LLR 软信息单独迭代传递方案. 首先,从 AWGN 信道接收到的信号经过 BPSK 解调后送入到内 LDGM 码译码器,采用 BP 迭代译码算法在内译码器中的变量节点  $v_n$  和校验节点  $c_m$  之间进行若干次 LLR 软信息迭代更新后,从变量节点  $v_n$  得到最后的 LLR 软信息,即对应内译码器的译码输出信息. 将内译码器的输出 LLR 软信息作为外译码器的先验概率软信息进行初始化输入. 然后外译码器进行若干次 BP 迭代译码得到最后的 LLR 软信息,即外译码器的输出

软信息,最后通过判决得到译码结果.

2) 级联译码算法 2. 本文在级联译码算法 1 的基础上提出一种改讲的级联译码算法,称之为 级联译码算法 2. 从级联译码算法 1 可知, LDGM 外译码器可以利用内译码器的输出作为先验信息 进一步降低内译码器的译码错误比特,所以,内译 码器的输出实际上已经含有输出错误比特位置信 息. 因为通过仿真发现, 内译码器输出的正确译码 比特0或者1的概率接近于1,即内译码器对该 比特正确译码的确定性为100%;而相比之下,内 译码器输出的错误比特 0 或者 1 的概率接近于 0.5,即内译码器对该信息比特的判定是0或者1 的确定性为50%. 这就意味着可以把图2 当中从 外编码器的输出到内译码器的输出部分看成是 BEC 信道,而内译码器输出的错误系统信息比特 就相当于 BEC 当中已经被"删除"的比特. 需要注 意的是,这个 BEC 信道并不是一个标准的 BEC 信道,因为并不知道错误信息比特确切的位置,但 是内译码器的输出信息却含有错误信息比特的先 验概率信息. 外译码器可以将内译码器的输出看 作是来自 BEC 信道的输出信号,然后利用内译码 器输出信息比特的先验概率信息得到被"删除" 比特位置的先验信息,这些比特的初始化 LLR 软 信息为 0. 最后完成所有比特先验概率初始化,输 入到外译码器当中,使得外译码器可以进一步准 确的完成对来自内译码器的先验概率信息的译 码.

# 3 仿真分析与结果

本小节,通过计算机对无线通信信道中的环境进行模拟仿真构造近优的 SCLDGM 码方案. 因此数据传输速率选择不能太高,为了便于仿真验证本文提出的构造 SCLDGM 码方案的可行性,首先考虑近优的内外码速率组合,并假设整个 SCLDGM 码码率 R 为 0.5,那么内外码速率的乘积为 0.5;其次,分析内外码码重对级联方案性能的影响.

1)确定近优内外码速率组合. 定义内外码码率分别为 $R_{in}$ 和 $R_{out}$ ,那么 $R=R_{in}\times R_{out}=0.5$ .首先要找到一种近优的内外码速率组合以达到最好的 BER 性能. 需要注意, $R_{in}$ 和 $R_{out}$ 都大于码速率0.5.由于高码率的 LDGM 码拥有优异的 BER性能(不仅距离 Shannon 理论限仅有 0.36 dB,同时还保持着非常低的错误平层<sup>[9]</sup>),所以图 2 中的外译码器可以利用内译码器的输出作为先验概率信息来进行初始化操作,然后通过高速率的外

译码器进一步降低内码译码没有消除的错误. 因此为了使得外码速率的损失最小,选择  $R_{in}$  接近于 R,那么  $R_{out}$  则接近于 1. 作为所有内外码速率组合采样的代表,图 3 给出了 3 种不同内外码速率组合的 BER 性能曲线. 内外码速率组合  $(R_{in}, R_{out})$  分别为 $(0.990\,1,\,0.505)$ 、 $(0.980\,4,\,0.51)$  和 $(0.970\,9,\,0.515)$ . 从图中可以看出,最优的速率组合是 $(0.980\,4,\,0.51)$ .

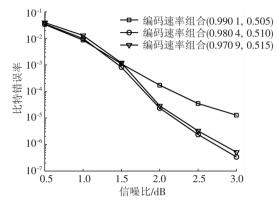


图 3 具有不同内外码速率组合的 SCLDGM 码的 BER 性能

2)确定近优内外码码重.为了便于仿真分析内外码码列重的选取是否也会对 SCLDGM 码方案的性能产生一定的影响. 作为所有内外码码列重组合采样的代表,假设其内外码码重具有相同的数值 D. 图 4 给出了 (600,500, $w_{out}$ )外 LDGM 码和(1 176,600, $w_{in}$ )内 LDGM 码3 种不同内外码码列重组合级联方案的 BER 性能曲线,其中 $w_{out}$ 和 $w_{in}$ 分别为外码和内码的列重. 从图中可以看出,SCLDGM 码存在近优的内外码码重,且近优的内外码码重 D 为 6.

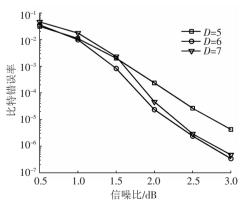


图 4 级联(600,500, w<sub>out</sub>)外 LDGM 码和(1000,600, w<sub>in</sub>)内 LDGM 码的 BER 性能

3)性能比较与分析. 图 5 分别比较了码长为 1 176、码率为 0.5 的传统 LDGM 码、具有 Mackay 构造法的 SCLDGM 码和具有本文提出构造法的 SCLDGM 码的 BER 性能,并且对级联译码算法 1 和级联译码算法 2 做出了性能比较. 从图

中可以看出,近优 SCLDGM 码方案可以极大的改善 LDGM 码错误平层问题,这是因为经过内译码器后剩余的错误比特可以被外译码器进一步纠正.同时,级联译码算法 2 在级联译码算法 1 的基础上,其性能得了到进一步的改善.

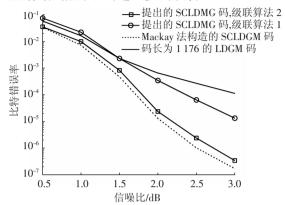


图 5 LDGM 码和 SCLDGM 码的不同译码算法 BER 性能比较

如图 5 所示,对于采用 Mackay 的 1A 构造法的 SCLDGM 码虽然在性能上略优于本文提出的 SCLDGM 码,但是随着编码长度的不断增加,与第 2.2 小节分析结果类似,通过仿真得到,Mackay 构造法的复杂度也将会越来越高,优势也相应的越来越小,所以对于长码字的应用存在一定的局限性.而本文提出的算法尽管在性能上略低于Mackay 构造法,但是其较低的编码复杂度,以及编码的快速性,使其在实际应用当中具有很好的应用前景.

### 4 结 论

本文针对 SCLDGM 码稀疏矩阵构造复杂度较高的问题,提出了一种具有低复杂度的SCLDGM 码编码设计方案.首先,给出了低构造复杂度的 LDGM2 码生成算法,仿真表明,与 LDGM1 码相比,LDGM2 码仅有很小的性能损失.此外,通过计算机仿真确定了仿真参数,分别为近优的内外码码率组合以及内外码码重.仿真结果表明,本文提出的 SCLDGM 码编译码算法可以有效克服 LDGM 码所存在的错误平层问题,在保持其实现低复杂度和编码快速性的同时可以大幅改善传统 LDGM 码性能.

综上,本文提出的低复杂度 SCLDGM 码构造 方法在无线通信信道当中具有相当好的 BER 性 能,随着编码长度的不断增加,其性能将会接近于 随机构造的非规则 LDPC 码,因此,在无线通信中 具有良好的应用前景. 由于本文提出的方案是近优的,下一步工作将利用 EXIT 图<sup>[10]</sup>进行理论分析,设计最优的 SCLDMG 码方案,以期进一步提高系统的性能.

## 参考文献

- [1] ZHANG Zheng, DUMAN T M. Capacity approaching turbo coding for half duplex relaying [C]//IEEE International Symposium on Information Theory. Piscatway: IEEE Press, 2005; 1888 – 1892.
- [2] CHAKRABARTI A, SABHARWAL A, AAZHANG B. Low density parity check codes for the relay channel [ J ]. IEEE Journal on Selected Areas in Communications, 2007, 25(2): 280 – 291.
- [3] GARCIA-FRIAS J, ZHONG Wei. Approaching shannon performance by iterative decoding of linear codes with low-density generator matrix[J]. IEEE Communications Letters, 2003, 7(6): 266 – 268.
- [4] MACKAY D C. Good error-correcting codes based on very sparse matrices [ J ]. IEEE Transactions on Information Theory, 1999, 45(2): 399-431.
- [5] GONZALEZ-LOPEZ M, VAZQUEZ-ARAUJO F J, CASTEDO L, et al. Serially-concatenated low-density generator matrix (SCLDGM) codes for transmission over AWGN and Rayleigh fading channels [J]. IEEE Transactions on Wireless Communications, 2007, 6(8): 2753 2758.
- [6] ZHONG Wei, GARCIA-FRIAS J. LDGM codes for channel coding and joint source-channel coding of correlated sources [J]. EURASIP Journal Applied Signal Process, 2005, 6:942-953.
- [7] VAZQUEZ-ARAUJO F J,GONZALEZ-LOPEZ M,CASTEDO L, et al. Serially-concatenated LDGM codes for MIMO channels [ J ]. IEEE Transactions on Wireless Communications, 2007, 6(8);2860 – 2871.
- [8] GALLAGER R G. Low density parity check codes[J]. IEEE Transactions on Information Theory, 1962, 8: 21-28.
- [9] VAZQUEZ-ARAUJO F, GONZALEZ-LOPEZ M, CASTEDO L, et al. Layered LDGM codes: a capacity-approaching structure for arbitrary rates [C]//4th International Symposium on Wireless Communications Systems. Piscatway: IEEE Press, 2007: 16-20.
- [10] TEN BRINK S, KRAMER G, ASHIKHMIN A. Design of low-density parity-check codes for modulation and detection [J]. IEEE Transactions on Communications, 2004, 52(4): 670 678.

(编辑 张 宏)