講演番号:23

g元入力通信路におけるシンボル誤り率を向上させる組織型ポーラ符号

Systematic Polar Code to Improve Symbol Error Rate over q-Ary Input Channel

謝 尚貴 †

八木 秀樹 †

Shanggui Xie[†]

Hideki Yagi[†]

†電気通信大学 大学院情報理工学研究科 情報・ネットワーク工学専攻

[†]Department of Computer and Network Engineering, The University of Electro-Communications

1 はじめに

ポーラ符号は 2008 年に E. Arıkan [1] によって提案された誤り訂正符号である. ポーラ符号は通信路の結合・分解という操作から得られる通信路分極という現象を利用して,理論限界に近い性能を達成できる. 2011 年に Arıkan [3] は組織型的なポーラ符号の符号化および復号方法を提案した. 2 元組織型符号は,非組織型符号よりもビット誤り率 (BER) がよくなることが知られている.

本稿では、 $q=2^r$ 元入力通信路において、ビット交換操作 [4] を使用することにより、q 元の組織型ポーラ符号に対して、シンボル誤り率 (SER) を向上させることを目的とする。2 元符号の場合と同様に、q 元組織型ポーラ符号を用いると、SER がよくなることが期待される。

$q=2^r$ 元組織型ポーラ符号



図1 通信路符号化における情報通信のモデル

図 1 に示す通信路符号化のモデルを考える.ここで符号長は N,系列 \mathbf{d} の長さは K である.本研究では $q=2^r$ 元入力の対称な離散無記憶通信路 W を仮定する.

2.1 組織型符号化

長さ K の送信メッセージ \mathbf{d} を組織型符号化する際に、式 (1) を満たすように長さ N の系列 \mathbf{u} を長さ N の符号語 \mathbf{x} に変換する [3].

$$\mathbf{x} = \mathbf{uG}, \quad \mathbf{u}_{\mathcal{B}^c} = \mathbf{f}, \quad \mathbf{x}_{\mathcal{B}} = \mathbf{d}.$$
 (1)

ここで $\mathbf{F} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$, $\mathbf{G} = \mathbf{F}^{\otimes \log N}$, \mathbf{f} は凍結シンボル列, \mathcal{B} は低エントロピーシンボルのインデックス集合である. また $\mathbf{x}_{\mathcal{B}} = (x_i)_{i \in \mathcal{B}}$ のような表示を用いている. 式 (1) は次のように書き換えられる.

$$\mathbf{x}_{\mathcal{B}} = \mathbf{u}_{\mathcal{B}} \mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}} + \mathbf{u}_{\mathcal{B}^c} \mathbf{G}_{\mathcal{B}^c,\mathcal{B}},\tag{2}$$

$$\mathbf{x}_{\mathcal{B}^c} = \mathbf{u}_{\mathcal{B}} \mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}^c} + \mathbf{u}_{\mathcal{B}^c} \mathbf{G}_{\mathcal{B}^c,\mathcal{B}^c}. \tag{3}$$

ここで、 $\mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}}$ は \mathbf{G} の $i \in \mathcal{B}$, $j \in \mathcal{B}$ の要素 $G_{i,j}$ で構成される \mathbf{G} の部分行列を表し、他の部分行列についても同様である。式 (3) に $\mathbf{x}_{\mathcal{B}} = \mathbf{d}$ および $\mathbf{u}_{\mathcal{B}^c} = \mathbf{f}$ を代入することにより、未知の部分列 $\mathbf{x}_{\mathcal{B}^c}$ が次式により求められる。

$$\mathbf{x}_{\mathcal{B}^{c}} = \mathbf{d} \left(\mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}} \right)^{-1} \mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}^{c}} + \mathbf{f} \left[\mathbf{G}_{\mathcal{B}^{c},\mathcal{B}^{c}} - \mathbf{G}_{\mathcal{B}^{c},\mathcal{B}} \left(\mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}} \right)^{-1} \mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}^{c}} \right].$$

$$(4)$$

したがって、 $\mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}}$ が可逆な場合、組織型符号化が実行できることが保証される.

2.2 $q=2^r$ 元入力通信路の分極現象

文献 [2] で示された分極定理により,入力が u_i ,出力が $(y_1,\ldots,y_N,u_1,\ldots,u_{i-1})$ の第i 通信路 [1] $W_N^{(i)}$ において,q 元シンボル u_i を r ビットに 2 進展開したとき, u_i の後尾の j ビット $(0 \le \exists j \le r)$ は低エントロピーになる.よって,j < r のとき,全ビットを正しく送れないことになるため,全ての r ビットが低エントロピーシンボル (送信シンボル) のインデックス集合 $\mathcal B$ は必ずしも存在しない.

本研究では、全ビットを正しく送れるシンボル数を増やすため、ビット交換[4]と呼ばれる符号化操作を導入する.

3 提案する組織型符号法

q元の入力系列 ${\bf u}$ から新たな系列 ${f \tilde u}$ を作成し,図 2 (r=3) の状況を作る.文献 [2] で示されたインデックスが大きい通信路の方が低エントロピービットが多い特徴により,後尾の K シンボルを送信シンボルに割り当てる.ここで $u_{i,j}$ は q 元シンボル u_i を 2 進展開したときの j ビット目を表す.図 2 に示すように,左から順番に, $i \leq N-K=2$ の低エントロピービット $u_{1,3}$ と 2 < i の高エントロピービット $u_{3,1}$ の組を考える. $\tilde u_{1,3} = u_{1,3} \oplus u_{3,1}$ 且つ $\tilde u_{3,1} = u_{3,1}$ とおき,元の凍結ビット $u_{3,1}$ の代わりに $\tilde u_{1,3}$ を凍結する.

このようなビット組が複数ある場合は同じ操作を行い、後尾の K シンボル (送信シンボル) が全て低エントロピーシンボルになるようにする. なお、ここでは $\mathcal{B} = \{N-K+1,\ldots,N\}$ とすることになる. $\mathbf{G}_{\mathcal{B},\mathcal{B}}$ が可逆となり [3]、組織型符号化は実行可能である.

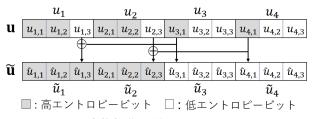


図 2 ビット交換操作の説明図 (N=4, K=2, r=3)

4 まとめと今後の方針

本稿では $q=2^r$ 元入力通信路に文献 [4] のビット交換操作を導入した組織型ポーラ符号を提案した. 提案する組織型 q 元ポーラ符号は SER を向上させることが期待される. 今後は計算機シミュレーションによる SER の評価を行う予定である.

参考文献

- E. Arıkan, IEEE Trans. Inf. Theory, vol. 55, no. 7, pp. 3051–3073, 2009.
- [2] W. Park, et al., IEEE Trans. Inf. Theory, vol. 59, no. 2, pp. 955–969, 2013.
- $[3]\,$ E. Arıkan, IEEE Commun. Letters, vol. 15, no. 8, pp. 860–862, 2011.
- [4] L. Jin, et al., IEEE Access, vol. 6, no. 3, pp. 7340–7349, 2018.