下りNOMAにおけるペアリングと電力割当のアルゴリ ズムの演算量と平均スループットのトレードオフに ついて

著者	石井 洋平,鈴木 利則,吉川 英機
雑誌名	東北学院大学工学部研究報告
巻	55
号	1
ページ	23-28
発行年	2021-02
URL	http://id.nii.ac.jp/1204/00024691/

研究論文

下り NOMA におけるペアリングと電力割当のアルゴリズムの演算 量と平均スループットのトレードオフについて

Tradeoff between the Throughput Performance and Calculation Cost for Pairing and

Power Allocation Algorithms in a Downlink Non-Orthogonal Multiple Access

石井 洋平* 鈴木 利則* 吉川 英機* Yohei ISHII Toshinori SUZUKI Hideki YOSHIKAWA

Abstract: Recently, the number of wireless communication terminals such as IoT-devices and mobile terminals have increased rapidly, and it is expected that non-orthogonal multiple access (NOMA), which can improve the frequency utilization efficiency, will be adopted. In NOMA, it is known that the scheduling method and transmission power allocation method have a significant influence on the characteristic of throughput. In the first method, a plurality of the power ratio sets were prepared, and all possible combinations of the terminals were also considered. In the latter method, the throughput and scheduling were adjusted using a cost function. The former method shows high throughput characteristics but has the disadvantage of increasing the number of calculations. The latter method controls the magnitude of the throughput and reduces the number of calculations. However, the differences in characteristics when these are examined in the same environment have not been verified. In this study, the change in throughput characteristics between the conventional method and the cost function method when unified into a multi-cell environment was verified using computer simulations.

Keywords: NOMA, Calculation, Proportional Fair Scheduling, Power Allocation, Multi Cell,

1. はじめに

近年、スマートフォンの普及や IoT(Internet of Things)などの無線通信端末は、図 1 に示すように 急激に増加している[1]. これによる通信量の増加 に対処するため、通信容量を拡大することが期待 できる非直交多元接続 (NOMA: Non-Orthogonal Multiple Access)[2-4,6,7,12]の活用が注目されて いる. 特に下りリンクのNOMAでは、複数のユーザ 端末(UE: User Equipment)をリソース上で、割り当 てる送信電力の大きさに差を与えて多重化を行う ことで、既存の周波数帯の利用効率を向上させる ことができる.

ここで、NOMA による容量拡大に大きな影響を 与えるアルゴリズムが、リソースを割り当てる複数 (通常は2つ)のUEを選ぶペアリングと、選んだUE に配分する電力比(電力割当)である.本論文では これら2 つを合わせて割当アルゴリズムと呼ぶ.従 来の割当アルゴリズム[3]では、固定した電力比を 1 以上用意し、ペアリングする UE のフェアネスの 和が最大になる UE と電力比を選ぶ.この割当ア ルゴリズムは広く用いられている[17-22]ものの、割 り当てに要する演算量が多い点が指摘されている [4,16]. 具体的には割り当て候補となる UE 数をKとし, 用意した電力比の数を $|P_s|$ とすると, K(K – 1) $|P_s|/2$ 通りのフェアネス和を計算し, その中で最大となる組み合わせを選ぶ必要がある.

この演算量を緩和するため、文献[4,16]では、コスト関数を用いた割当法を提案し、その演算量は Kに比例する規模であることを示している.しかしな がら同一条件下で NOMA 容量特性に関する従来 手法[3]との比較は示されていない.

そこで本論文では,統一したマルチセル環境に おいて,従来手法[3]とコスト関数法[4]の NOMA 特性を計算機シミュレーションにより比較し,演算 量だけでなくスループット特性についても検討する. 第2節では,下りリンク NOMA とシステムモデルに ついて述べる.第3節では,従来手法[3]とコスト関 数法[4]を概説する.第4節では,評価条件と評価 結果について述べる.第5節はまとめである.



図 1. 世界の IoT デバイス数の推移及び予測[1]

^{*} 東北学院大学大学院

2. システムモデル

2.1. NOMA の特徴

NOMA は基地局近傍に存在する受信品質の良い UE には小さな送信電力を,基地局遠方に存在する受信品質の悪い UE には大きな送信電力を与えて多重化を行う.この際,多重化される UE ではお互いの信号が干渉としてあらわれるが,基地局遠方の UE では減衰によって干渉の影響を取り除くことができる.

2.2. 干涉除去

基地局から送信されて通信路を通り UE が受信 する信号には、ペアの UE 宛の信号が含まれてお り,自局宛以外の信号は干渉として扱われる.基 地局遠方の UE はこの干渉を減衰の影響により熱 雑音程度と考えることができ,自局宛信号の復調, 復号を行うことができる.しかし、小さな電力が割り 当てられている基地局近傍の UE は,基地局遠方 UE 宛の信号による干渉の影響を受けているため, そのままでは自局宛の正しい信号の復調,復号を 行うことができない. そこで, 図2に示すように基地 局近傍 UE は干渉除去を行う必要がある.まず, 近傍 UE は、受信した信号から大きな電力が与え られている遠方 UE 宛の信号を復調し復号を行う. ここで得られた信号を再度符号化し,遠方 UE 宛 信号のレプリカを作成する. このレプリカを近傍 UE が受信した元の信号から減算することで,遠方 UE 宛の信号を除去することができる. 遠方 UE 宛の信 号には大きな電力が割り当てられているので、レプ リカの精度は高く干渉除去は成功すると想定され る. 近傍 UE は干渉除去後の信号を復調, 復号を 行うことで自局宛信号を得ることができる[14-15].



2.3. マルチセル

図 3 に示すマルチセル環境で, ISD(Inter-Site Distance) は隣接する基地局間の距離を示してい

る.マルチセルでは隣接している基地局で同一の 周波数を利用するとセル間の干渉が大きくなって しまうため、周波数を複数に区切り繰り返して用い る[13].この繰り返し数を RF(Reuse Factor)という. マルチセルにおける平均スループット特性は、中 央の基地局に接続されるUEの平均スループットを 用いる.この時、シャドーイングの影響により、図 4 のように隣接するセルに存在しているUEが中央の 基地局に接続される場合がある.本論文ではこの 影響を考慮し、中央のセルと隣接する6セルにUE を分布させ、中央の基地局に接続された時の SINR (Signal to Interference plus Noise Ratio)が最 大になるUEを中央のセルに存在するUE とする. これによって中央のセルに存在する UE 数は平均 K台として検討を進める.



図 3. マルチセル(19 セル) 図 4. セル間干渉

2.4. スループット導出式

現在用いられている直交多元接続 (OMA: Orthogonal Multiple Access)における瞬時スループ ットRは、シャノンの通信路容量式を用いて式(1)で 与えられるものとする¹. ここでxは UE の SNR(Signal to Noise Ratio)を示している.

$$R(x) = \log_2(1 + x)$$
 (1)
基地局数が C の時,中心の基地局 1 に接続さ
れる UE kのSINR xは式(2)より導出する.ここで P
は基地局からの送信電力, $|h_{c,k}|^2$ は基地局
 $c(1 \le c \le C)$ と UE k間の複素チャネル利得, Nは
雑音電力を示している.

$$x(k) = \frac{P \left| h_{1,k} \right|^2}{\sum_{c=2}^{C} P \left| h_{c,k} \right|^2 + N}$$
(2)

NOMA において UE を多重化した際, UE kが near のとき, 瞬時スループット R_{near} は干渉を完全 に除去できると考えられるため,式(1)と同様にシャ ノンの通信容量式を適応して式(3)で与える. 同様 に UE kが far のとき, 瞬時スループット R_{far} は, 干 渉除去を行わず熱雑音程度の近傍 UE 宛の信号 を含んでいるため,式(4)で与える. x_{near} , x_{far} は 近傍と遠方で選ばれた UE の SINR(送信電力が 100%の時の値)を示している. ここで α (0 $\leq \alpha \leq$

¹ シャノンの通信路容量は理論上誤りなく達成可 能とされている通信路容量の上限値である.

1)は、中央の基地局が近傍 UE に割り当てる送信 電力の比を示しており、2UE を多重する時、遠方 UE に割り当てられる送信電力の比は 1- α で表す ことができる. なお、近傍 UE に大きな電力を割り 当ててしまうと遠方 UE 宛の信号が復号できなくな るため、 α の上限を 1/3 程度に制限して用いられる ことが多い. また、 α を複数用意した値の中から選 ぶ際、基地局が UE に対してどの値を UE に割り当 てているのかを通知する.

$$x_{near}(k) = \frac{\alpha P |h_{1,k}|^2}{\sum_{c=2}^{C} P |h_{c,k}|^2 + N}$$

$$R_{near}(k) = \log_2(1 + x_{near}(k))$$

$$= \log_2(1 + \alpha x(k)) \qquad (3)$$

$$\equiv R_{near}(k, \alpha)$$

$$x_{far}(k) = \frac{(1 - \alpha) P |h_{1,k}|^2}{\sum_{c=2}^{C} P |h_{c,k}|^2 + \alpha P |h_{1,k}|^2 + N}$$

$$R_{far}(k) = \log_2(1 + x_{far}(k))$$

$$= \log_2\left(\frac{1 + x(k)}{1 + \alpha x(k)}\right) \qquad (4)$$

2.5. Proportional Fair Sharing (PFS)

UEをスケジューリングする際,UE選択の公平性 をある程度満足しつつチャネル状態を活用する方 法として Proportional Fair Sharing(PFS)がある[13]. UE k のメトリックPFは式(5)によって定義する. $R \ge \overline{R}$ は,それぞれ UE の瞬時スループットとこれまでに 割り当てられた平均スループットを示している. \overline{R} は スロットごとに時定数 τ で重み付き平均の値が更新 される[12].

$$PF(k) = \frac{R(k)}{\overline{R}(k)}$$
(5)

3. 従来の割当アルゴリズム

3.1. 文献[3]の従来手法

基地局に接続される UE 全ての組み合わせを U ($U = \{(1,2), (1,3) \dots (i,j) | 1 \le i < K, i < j \le K\}$)とする. UE は SINR が高い順に並んでいるもの とする. また,事前に近傍 UE に割り当てる固定し た送信電力比のセット $P_s(P_s = \{\alpha_1, \alpha_2, \dots\})$ を1つ以 上準備する. UE $i \circ x_i$ を near, UE $j \circ x_j$ を far とし, 式(3)と式(4)を用いて瞬時スループット $R_{near}(i, \alpha)$ または $R_{far}(j, \alpha)$ を算出する.算出した瞬時スルー プットと平均スループット $\overline{R}(i), \overline{R}(j)$ を用いて,式(6) から 2UE を組み合わせた時のPFの和Q(i, j, α)を 求める.

$$Q(i,j,\alpha) = \frac{R_{near}(i,\alpha)}{\bar{R}(i)} + \frac{R_{far}(j,\alpha)}{\bar{R}(j)}$$
(6)

ここで得られた $Q(i, j, \alpha)$ から式(7)を用いて最大 のPFをとる UE の組み合わせ i_{max} , j_{max} と電力比 α_{max} を選び出し、リソースを割り当てる.

 $\{i_{max}, j_{max}, \alpha_{max}\}$

$$= \arg \max_{(i,j)\in U, \alpha\in P_s} Q(i,j,\alpha)$$
⁽⁷⁾

この手法について,本論文では単独の UE にリソ ースを割り当てた時のPFが, NOMA で割り当てた 時の 2UE のPFの和よりも大きくなることも考慮して いる.そのため式(8)と式(5)より OMA で割り当てた 時のPFも算出する.この場合,最大のPFをとる UE1 台に 100%の電力を割り当てる.

 $R_{oma}(k) = R(x(k)) = \log_2(1 + x(k))$ (8) すなわち

$$\max_{(i,j)\in U,\alpha\in P_s} Q(i,j,\alpha) < \max_k PF(k)$$

のときのみPFが最大となる UE に電力を 100%割り 当てる OMA となる.

3.2. コスト関数法[4]

マルチセルの中央の基地局に接続される UE が K台あるとする.まず式(5)と式(8)を用いてK台全て のUEについて,100%の電力を割り当てた時のPF を求める.ここで式(9)よりPF が最大になる UE $k(1 \le k \le K)$ を選出する.

$$k_{max} = \arg\max_{k} PF(k) \tag{9}$$

ここで得られた UE k_{max} と、ペアになり得るすべてのUEの組み合わせを $U(U = \{(k_{max}, 1), ..., (k_{max}, l) | 1 \le l \le K, l \ne k_{max} \})$ とする. 式(10)と式(11)を用いて、ペアを組んだ 2UEの瞬時スループットを等しくする近傍 UE 宛の送信電力比 αを算出する. 式(11)は式(10)をαについて解いた結果である. この時、UE k_{max} と UE lのSINR $x_{k_{max}}$ と x_l で、SINR が高い方を x_{near} 、低い方を x_{far} として計算する.

$$\log_2(1 + \alpha x_{near}) = \log_2\left(\frac{1 + x_{far}}{1 + \alpha x_{far}}\right) \tag{10}$$

$$\alpha = \frac{-(x_{near} + x_{far}) + \sqrt{(x_{near} + x_{far})^2 + 4x_{near}x_{far}^2}}{2x_{near}x_{far}}$$
(11)

 α を用いて得られる 2UE のスループットの和 R_t と, SINR $x_{near[dB]}$ と $x_{far[dB]}$ を用いて,式(12),(13)お よび式(14)を用いて UE k_{max} とペアにした時に最 小のコストをとる UE *l*を選出し,リソースを割り当て る.

$$R_t = R_{near} + R_{far} \tag{12}$$

$$Cost(k_{max}, l) = \frac{1}{1 + R_t |x_{near[dB]} - x_{far[dB]}|}$$
(13)

$$l_{min} = \arg\min_{l} Cost(k_{max}, l)$$
(14)

4. 評価

4.1. 評価パラメータ

表2に本論文で用いたパラメータを示す. 表2.評価パラメータ

Reuse Factor	1
Cell layout	7,19
Inter-site-distance	500 [m]
Minimum distance between BS and UE	20 [m]
Noise	-100 [dBm]
Average number of UE	10
Maximum multiples	OMA:1, NOMA:2
Distance attenuation formula, <i>d</i> [km]	138.5336+38log(<i>d</i>) [dB]
Carrier frequency	2 [GHz]
Shadowing	Average:0 [dB] Standard deviation:8 [dB] Correlation between BS:0.5
Time slot time	1 [ms]
Number of Timeslot t	10000 [slot]
Average time constant τ	100 [slot]
Max. Doppler frequency	10 [Hz]
Delay spread	1 [μ s] [5]
Number of paths	23 [5]
Receiver configuration	Maximum ratio synthesis
BS Transmission Power	1 [W]
Transmission power ratio set to nearby UE P_s	1set: 0.22 5set: 0.12,0.17,0.22,0.27,0.32 10set: 0.12,0.15,0.17,0.19,0.22, 0.25,0.27,0.29,0.32,0.35

本論文では、セル数の変化による特性の差を確認するために7セルと19セルを用いて検討した. 距離減衰はWalfisch-池上モデル[8]を用いて算出している.また、通信路はシャドーイング、フェージング[5]による変動とAWGN (加算性白色ガウス雑音:Additive White Gaussian Noise)を考慮している. シャドーイングの影響を考慮して、中央の基地局に接続されるUEの平均が10になるようにシミュレーションを繰り返している.これによってシミュレーション誤差は1.6%以下の精度となっている.近傍UE 宛の送信電力比の数は従来手法に合わせて、1、5、10で行っている. 4.2. 評価結果

4.2.1. 演算量の比較

演算量は、割当アルゴリズムの中で最大値また は最小値を選ぶ際に必要となる候補の数と定義す る. 従来手法では電力比のセット長|P_s|とK UE す べての組み合わせの積に加え、K UE 全てで OMA 接続する場合を考慮し、演算量は式(15)で 求めることができる. コスト関数法は、K台の中から PFが最大になる UE を1つ求め、K – 1個のコスト 関数から最小値を求めているため、演算量は式 (16)で求めることができる. 表 3 に演算量の結果を 示す. また、UE 数が増加した時の演算量の変化を 図 5 に示す. グラフの縦軸は演算量、横軸は UE 数を示している.

$$\frac{K(K-1)}{2}|P_{s}| + K \tag{15}$$

$$2K - 1$$
 (16)

図5より従来手法ではUE数の2乗に比例して 演算量が増加しているのに対して、コスト関数法で はUE数に比例して演算量が増加していることが わかる.



K = 10	$ P_s = 1 \qquad P_s = 5$		$ P_{s} = 10$
従来手法	55	235	460
コスト関数法		19	
コスト関数従来比	0.345	0.080	0.041

4.2.2. 平均スループット特性

従来手法,コスト関数法とPFS-OMAの平均スル ープットの特性について,図6と表4に示す.グラ フの縦軸は平均スループット,横軸は UE の累積 確率を示しており Conventional は従来手法を, Cost Function はコスト関数法を示している. 現行シ ステムとの比較のために、同一環境で PFS-OMA を用いた結果も示している. ここで PFS-OMA は, 式(5)と式(8)を用いて最大のPFをとる UE に 100% のリソースを割り当てている.表 4 より従来手法に 対してコスト関数法では, 平均スループット特性が 5~15%程度が低下していることがわかる.これは, コスト関数法でペアを選ぶ際, 2UE のスループット が等しくなるように送信電力を割り当てている. そ のため,距離減衰の影響が大きい基地局遠方の UE に大きな電力を割り当てる必要があり, 基地局 近傍でスケジュールされた UE に十分な電力を割 り当てることができないため低下したと考えることが できる. PFS-OMA と比較した時, 平均して従来手 法は 32~40%程度, コスト関数法は 24~26%程度 特性が向上していることがわかる.これは PFS-OMA に比べて、UE へのリソースの割り当て回数 が増加したため向上したと考えることができる.

衣 4. 平均スルーノット特性	
(上:7 セル RF1 下: 19 セル RF1)

7RF1	5%	50	95%	AVE
$\operatorname{Conv} P_{S} =1$	3.36	4.89	6.87	4.98
$\operatorname{Conv} P_{S} = 5$	3.45	5.13	7.30	5.23
$\operatorname{Conv} P_{S} =10$	3.45	5.13	7.30	5.23
Cost	3.02	4.67	6.68	4.75
PFS-OMA	2.68	3.70	5.10	3.78
19RF1	5%	50	95%	AVE
$\frac{19\text{RF1}}{\text{Conv} P_s = 1}$	5% 2.94	50 4.48	95% 6.60	AVE 4.58
$\frac{19\text{RF1}}{\text{Conv} P_s = 1}$ $\frac{1}{\text{Conv} P_s = 5}$	5% 2.94 3.03	50 4.48 4.70	95% 6.60 7.03	AVE 4.58 4.81
$19RF1$ $Conv P_s = 1$ $Conv P_s = 5$ $Conv P_s = 10$	5% 2.94 3.03 3.03	50 4.48 4.70 4.70	95% 6.60 7.03 7.03	AVE 4.58 4.81 4.81
$19RF1$ $Conv P_s = 1$ $Conv P_s = 5$ $Conv P_s = 10$ $Cost$	5% 2.94 3.03 3.03 2.62	50 4.48 4.70 4.70 4.17	95% 6.60 7.03 7.03 6.30	AVE 4.58 4.81 4.81 4.27





4.2.3. UE 間平均スループットの広がり

UE 間の平均スループットの広がりを確認するために,標準偏差を平均スループットで割った変動係数[10]を用いた.

従来手法,コスト関数法とPFS-OMA を比較した 結果を表5に示す.従来手法では近傍UEと遠方 UE に割り当てる電力の大きさを固定している.そ のため,電力の大きさが常に変動するコスト関数法 よりもUE 間の平均スループットの変動係数が小さ くなったと考えることができる.PFS-OMA と比較し た時,NOMA の変動係数が大きくなるのは,UE へ のリソース割り当て回数が増加し,割り当てられる 電力の大きさや組み合わせ方が変化するため, UE 間での平均スループットのばらつきが大きくな ったと考えることができる.

	従来手法			コスト 関数法	PFS- OMA
\sim	$ P_{s} = 1$	$ P_{s} = 5$	$ P_{s} = 10$	-	-
7RF1	0.219	0.229	0.229	0.238	0.198
19RF1	0.248	0.259	0.258	0.264	0.219

表 5. 従来手法とコスト関数法の変動係数

5. おわりに

本論文では、下りリンク NOMA に用いられる割 当アルゴリズムについて述べ、従来手法とコスト関 数法の特性の比較を統一したマルチセル環境下 で行い、平均スループット特性とユーザ間でのスル ープットの変動係数を取得した.その結果、コスト 関数法は従来手法に比べて演算量を抑えることは できるが、その代償として平均スループット特性が 10%程度低下してしまうことがわかった. さらに, コ スト関数法は従来手法と比較してユーザ間の平均 スループットのばらつきが 5~9%程度大きくなるこ とがわかった.

この結果を踏まえ今後は、演算量を従来手法より削減しつつスループット特性は低下させない新たな割り当てアルゴリズムを検討する予定である.

6. 参考文献

- [1] 第5世代移動通信システム(5G)の今と将来展 望,総務省総合通信基盤局,Jun.2019.
- [2] Y. Saito, Y. Kishiyama, A. Benjebbour, T. Nakamura, A. Li and K. Higuchi, "Non-Orthogonal Multiple Access (NOMA) for Future Radio Access", IEEE Veh. Technol. Conf. (VTC Spring), Jun. 2013.
- [3] A. Benjebbour, A. Li, Y. Kishiyama, H. Jiang and T. Nakamura, "System-Level Performance of Downlink NOMA Combined with SU-MIMO for Future LTE Enhancements", IEEE, GC Workshops, pp.706-710, 2014.
- [4] Andrea S. Marcano and Henrik L. Christiansen, "Impact of NOMA on Network Capacity Dimensioning for 5G HetNets", IEEE Access vol.6 pp.13587-13603, 2018.
- [5] 3GPP TR 38.901 V16.1.0 (2019-12), "3rd Generation Partnership Project; Technical Specification Group Radio Access Network; Study on channel model for frequencies from 0.5 to 100 GHz (Release 16)", p77[TDL-A]
- [6] NTT DOCOMO,テクニカル・ジャーナル Vol26 No.1,pp.6-15 Apr. 2018.
- [7] 服部,藤岡,インプレス標準教科書シリーズ 5G 教科書 LTE/IoT から5G まで,株式会社インプ レス,pp.126-127,2018.
- [8] 明山,伊藤他,電波伝搬ハンドブック,リアライズ 社,1999.
- [9] 野本,ワイヤレス基礎理論,電子情報通信学 会,pp.155-157,2003.
- [10] 皆本,すっきりわかる確率統計-定理の詳しい 証明つき-,近代科学社,p.32,2015.
- [11] 神谷,MATLAB によるディジタル無線通信技 術,コロナ社,2008.
- [12] Fei L. Marina P. "Performance of Proportional Fair Scheduling for Downlink PD-NOMA Networks", IEEE, IEEE Transactions on Wireless Communications, Vol.17 Issue 10 pp.7027-7039, Oct. 2018.
- [13] 赤岩,ディジタル移動通信技術のすべて,コロ ナ社,2013.

- [14] David T. Pramod V. "Fundamentals of Wireless Communication", Cambridge University Press, pp.361-362, pp.429-430, 2005.
- [15] Houman Z. "Understanding LTE with MATLAB - From Mathematical modeling to simulation and prototyping", WILLEY, pp.230-233, 2014.
- [16] Zuhura A. Nor K. Noordin. Aduwati S. Fazirulhisyam H. Mohammed B. "An Efficient Method for Resource Allocation and User Pairing in Downlink Non-orthogonal Multiple Access System", IEEE ,2019 IEEE 14th MICC,pp.124-129,2019.
- [17] 3GPP TR 36.302 V13.2.0 (2016-06), "3rd Generation Partnership Project; Technical Specification Group Radio Access Network; Evolved Universal Terrestrial Radio Access(E-UTRA); Services provided by the physical layer; (Release 13)"
- [18] 3GPP TSG RAN WG1 Meeting#83, R1-157558, Anaheim, USA,15th-22nd Nov.2015.
- [19] 3GPP TSG RAN WG1 Meeting#83, R1-157748, Anaheim, USA, 16th-20th Nov.2015.
- [20] 3GPP TSG RAN WG1 Meeting#83, R1-156719, Anaheim, US, 15th-22nd Nov.2015.
- [21] 3GPP TSG RAN WG1 Meeting#83, R1-157541, Anaheim, USA, 15th-22nd Nov.2015.
- [22] 3GPP TSG RAN WG1 Meeting#83, R1-157352, Anaheim, USA, 15th-22nd Nov.2015.
- [23] 小林岳彦監訳; 岩切直彦ほか 訳, ワイヤレ ス通信工学:基礎理論から MIMO, OFDM, アドホックネットワークまで,丸善,p130,2007.