無線センサネットワークのための 空中計算方式の信頼性に関する検討・評価

湯素華 小花 貞夫

概要:低消費電力広域無線センサネットワークにおいて,一度のデータ収集では,数多くのセンサノードがそれぞれ シンクへ向けてデータを送信するため,送信衝突が頻発する問題や,ノード台数分の時間がかかってリアルタイム性 を確保できないという問題が発生する.センサデータの統計値のみが利用されるセンサネットワークに対して,これ らの問題を解決するために,空中計算 (over-the-air computation)が提案されている.この手法では,従来のノードご との通信方式の代わりに,各ノードがセンシング情報を振幅変調で電波に乗せて同時に送信し,シンクのアンテナで データ受信と処理を同時に行う.これにより,非常に高い効率を実現できるが,フェージングなどの影響で信頼性が 低下してしまうという課題がある.本稿では,空中計算方式の概要を紹介するとともに,その信頼性向上に関する基 本検討と,その評価結果を報告する.

キーワード:空中計算,マルチアクセスチャネル,送信電力制御,マルチスロット,中継

Reliable Over-the-Air Computation for Wireless Sensor Networks

SUHUA TANG[†] SADAO OBANA[†]

1. はじめに

来る超スマート社会では、環境やものを観測・検知する ために、膨大な数のセンサノード(以降:ノード)が無線 ネットワークを介してゲートウェイであるシンクノード (以降:シンク)に接続され、さらにそこを経由してイン ターネットに接続される. IoT で用いられるノード数は急 速に増加しており、5GのNBIoTやLoRaWANを代表とす る低消費電力広域無線センサネットワークにおいては将来, 1kmのセルに数万以上のノードの設置が予想される[1].



図 1 無線センサネットワークにおけるデータ収集・処理 Figure 1 Data collection and processing in wireless sensor networks.

図 1に代表的な無線センサネットワークを示す. 任意の センシングタスクを処理できるように、ノードからのデー タ収集と後処理は、通常分かれており、どちらもデジタル 方式で行われる. データ収集は、主にノードからシンクへ のマルチアクセスチャネル上の通信により行われるが、数 多くのノードがチャネルを共有するため、ノード数の急増 により送信衝突が頻発する恐れがある.その対策としては、 キャリアセンスにより衝突率を抑える、衝突しても受信で きるようにする、という二つが考えられる. 前者の場合

* 電気通信大学
 The University of Electro-Communications

CSMA/CA の利用が一般的である.後者の場合,Coded-ALOHA[2]が提案されており,逐次干渉除去(SIC)技術に より,重なって受信した衝突信号から各ノードのデータを 回復する.

また、データ収集段階で、各ノードから一台ずつデータ を収集するには、ノード台数分の時間がかかるため、ノー ド数が多い場合、リアルタイム性を確保できないという問 題が発生する.前述の Coded-ALOHA は衝突への対応が可 能だが、通常ノード数以上のスロット数が必要なため、デ ータ収集時間の短縮はできない.

一方, すべてのセンシングタスクには, ノードごとのセ ンシング値が必要とは限らない.一部分のタスク,例えば, 気温,湿度,照度等の計測では,その平均値がわかれば実 用には十分である.これらのタスクに対して,データ収集 と処理を同時に無線チャネル上のアナログ波形で効率的に 行う AirComp 方式が提案され[3],これにより衝突の問題も 同時に解消できるようになった.

AirComp 方式では、時刻・周波数同期のために、各ノードはシンクからの信号に従ってクロックを調整する[4].また,各ノードとシンクの間のリンク品質(チャネルゲイン) に違いが生じると、受信信号に歪みが発生するため、それを一致させる必要がある.これに対しては、送信電力制御である程度対応できる[5][6]が、フェージングや、シンクから遠く離れる端末がある場合、最大電力で送信しても所望のチャネルゲインを達成できないことがある.この信頼性低下は、チャネルゲインの低下によるものである. マルチアクセスチャネル上で、フェージングに対応する ためには、マルチユーザダイバーシティがよく使用される. この手法では通常、チャネルゲインの閾値を設けて、閾値 以下の間に送信を行わないようにする[7][8][9]. シンクか ら遠いノードがある場合には、中継制御が役に立ち、DF (Decode-and-Forward) [10]と AF (Amplify-and-Forward) [11] [12]が知られている.しかし、これらは主に1対1通信の ために提案されたものであり、AirComp 方式にそのまま適 用することはできない.

本稿では,前記の AirComp 方式の信頼性低下の問題に対 して、まずタイムダイバーシティによるチャネルゲインの 向上について検討する. AirComp 方式ではすべてのノード が同時に送信するので、フェージングによりチャネルゲイ ンが瞬間的に低下する可能性がある.これに対して, AirComp 方式を(ノード数よりはるかに小さい)複数のス ロットに拡張し、送信スロットを選択できるようにする. 具体的には、チャネルゲインの閾値を設け、各ノードはチ ャネルゲインが閾値を超える最初のスロット、あるいはチ ャネルゲインがずっと閾値以下の場合には最後のスロット で,送信を行う.しかし,シンクから遠いノードがある場 合には、決められた複数のスロットの間に、ノードのチャ ネルゲインが常に閾値以下となる可能性が高くなり、上記 の手法では対応しきれない. そこで、遠いノードの信号を 中継してシンクに送信する中継制御についても検討する. また、それぞれの方式に対して、シミュレーションで得ら れた初期評価結果を報告する.

以降,第2章では空中計算の基本モデル・応用例・課題 を述べる.第3章では空中計算のマルチスロットモデルと そのシミュレーション結果,第4章では空中計算の中継モ デルとそのシミュレーション結果をそれぞれ説明する.最 後に,第5章で本稿をまとめる.

2. 空中計算の基本モデル・応用例・課題

2.1 空中計算の基本モデル

図 1におけるK個のノードと1個のシンクからなる無線 センサネットワークを対象とし、シンクは各ノードからの センシング信号を基に総和を算出するものとする[5].シン クはあらかじめビーコン信号を送信し、各ノードはそれを 基に、自端末の時刻・周波数を同期して[4]、チャネル係数 (ゲイン)を計測する.

ここでノードkの送信信号を実信号 x_k (x_k が [-v,v]に 属し、平均値が 0、平均電力が $E(x_k^2) = 1$)、チャネル係数 を $h_k \in \mathbb{C}$,送信電力係数を $b_k \in \mathbb{C}$ とする.各ノードが同じス ロットで同時に送信すると、シンク側では、信号

$$r = a \cdot \left(\sum_{k=1}^{K} h_k b_k x_k + n\right) \tag{1}$$

を受信する (図 2). ただし, nは平均値が 0, 分散値が σ^2 の熱雑音であり, aは受信制御用パラメータである. b_k の調整により, $h_k b_k$ が正の実数となるため, 以降, h_k , b_k , aは 正の実数とする[5].



図 2 シングルスロット空中計算モデル



2.2 空中計算の応用例

式(1)において, $h_k b_k$ が定数 α と一致するように b_k を調整し, さらに, $a \ge 1/\alpha$ にすると, 各信号の総和 $\sum_{k=1}^{K} x_k$ を算出できる.

一般的に、 $x_k = \psi(s_k)$ をセンシング信号 s_k に対する予備 処理とし、受信信号 $\sum h_k b_k x_k$ に対して後処理 $\varphi(\cdot)$ をすれば、 より多くの演算処理が可能となる[13][14][15]. 下記にいく つかの例をあげる.

- ψ(·) = (·)とφ(·) = (·)/(Kα)を併用すれば、計測値の
 算数平均を算出できる.
- ψ(·) = (·)²とφ(·) = (·)/(Ka)を併用すると,計測値の
 2 乗の算数平均を算出でき,さらに, E((·)²) E²(·)
 を用いて分散値を算出できる.
- ψ(·) = log(·), ψ(·) = exp(·)を併用すれば、計測値の
 幾何平均を算出できる.

空中計算はセンサネットワークに限らず,車両の隊列走 行[16]や無人機の編隊飛行にも適用できる.各車両が速度・ 加速度を同時に送信し,ヘッドとなる車両がそれを受信す れば,平均速度などを算出可能で,それを基に車群の制御 が行える.

近年,連合学習(Federated learning)[17]は、データセキ ュリティやプライバシーを保護できるため、多くの注目を 集めている.ノードはデータをクラウドサーバへ送信せず、 その代わりに、各ノードが協力して共通のモデルを分散的 に作り、ローカルでデータを処理する.具体的には、各ノ ードが共通のモデルに対して、自端末のデータを用いてそ れを更新し、更新モデルをゲートウェイを経由してサーバ へ送信する.サーバでは、各ノードからの更新モデルを統 合して新しい共通モデルを作成して、すべてのノードに共 有し、以降のデータ処理に使用する.ここでサーバをすべ てのノードが接続するゲートウェイ(シンク)に設置すれ ば、更新モデルの収集・統合が無線チャネル上で、AirComp 方式によって効率的に実現できる[18].

2.3 空中計算の課題

各ノードのチャネル係数 h_k はそれぞれ異なる. h_k の違い の影響をなくすため、図 3 のように $h_k b_k$ が定数 α に一致 するよう b_k を調整して、送信電力の制御が行われる(表示 をわかりやすくするため、 h_k の昇順でノードを並べ直し てある). 横軸はノード(信号)番号、縦軸(対数目盛)は、 下がチャネル係数 h_k 、上が送信電力 b_k であり、 $h_k b_k$ の積が α に揃えばよい.

しかしながら、ノードの送信電力には制限がある.最大 送信電力をP'とし、 $b_k^2 = P'/v^2 = P_{max}$ を相対最大送信電力 とすると、 h_k がとても小さい場合には、最大送信電力でも $h_k b_k$ が α に達しないため、受信信号に歪みが発生する.この ような場合、歪みを抑えるために、受信信号rと目標信号 $\sum_{k=1}^{K} x_k$ の間の平均二乗誤差(MSE)

$$MSE = E\left\{\left(r - \sum_{k=1}^{K} x_k\right)^2\right\} = \sum_{k=1}^{K} |ah_k b_k - 1|^2 + |a|^2 \sigma^2 \quad (2)$$

が最小になるように、送信電力 b_k と受信パラメータaを決定する.

図 3 に示すように、番号が*i**以下のノードは最大電力で 送信し、それ以外のノードはチャネル係数から算出された 電力(*b_k*)を使用する[5].しかし、番号が*i**以下のノード はチャネル係数が小さすぎるため、最大電力で送信しても、 その信号がシンクに届く際の振幅が*i**以上のノードからの 信号より小さくなり、信号*r*に歪みが発生する.



図 3 受信信号における歪み

Figure 3 Distortion due to misalignment in signal magnitude.

3. 提案方式1:マルチスロット空中計算

空中計算では、すべてのノードが同じスロットで送信す るため、その瞬間のチャネルゲインで受信信号の MSE が 決定される.

提案方式では、フェージング中の端末の送信を回避し、時間帯をずらして、フェージングが解消してから送信を行うポリシーを取る.それを実現するために、(1)複数のスロット(N個,Nが1以上であるが、ノード数よりはるかに

小さい),および(2) チャネルゲインの閾値*g*thを新たに 設ける.送信スロットの選択により実際の送信時のチャネ ルゲインの向上を図る.これは基本モデル(シングルスロ ット)との大きな違いである.

3.1 マルチスロット空中計算モデル

図 4 に提案方式のマルチスロット空中計算モデルを示 す. チャネルゲインが閾値g_{th}以上になるときのみ送信を行 う. 具体的には,スロットごとに,シンクノードはビーコ ン信号を送信する.各ノードはそれを受信すると,チャネ ルゲインを検知し,閾値以上かつ,自身が未送信であれば, 直ちに送信する.ずっと閾値以下であれば,最後のスロッ トで,閾値を問わず送信を行う.



Figure 4 Multi-slot over-the-air computation model.

シンク

- N ごとに、g_{th}を算出し、さらに、αを算出する.そして、送信電力の最小化によって最適な(N,g_{th}, α)を算出する.
 - スロットごとに、最適な (N,g_{th},α) を含むビー コン信号を送信する.

ノード

- ③ スロットごとに、ビーコン信号を受信し、チャ ネルゲインを検知する.
- ④ チャネルゲインが閾値以上の場合,まだ送信していなければ,直ちに送信する.
- ⑤ Nスロット目の際,まだ送信していなければ, 閾 値を問わず,送信する.
- ⑥ 送信する際, $b_k = \alpha/h_k$ で送信電力係数を算出する. それが最大値以下であればそのまま, そうでなければ最大値にする.

シンク

⑦ Nスロット終了後,各スロットで取得した信号 を足して結果とする.

図 5 マルチススロット空中計算のフローチャート

Figure 5 Flowchart of multi-slot over-the-air computation.

シンクで受信した信号は下記となる.

$$r = a \cdot \left(\sum_{k=1}^{K} h_k b_k x_k + \sum_{i=1}^{N} n_i \right).$$
(3)

信号部分は式(1)と同じで, 熱雑音は N 個のスロット分 に増える. そこで, MSE でも, 熱雑音の電力が N 倍にな る.

$$MSE = \sum_{k=1}^{K} |ah_k b_k - 1|^2 + N|a|^2 \sigma^2.$$
(4)

提案方式では、シンクとノードが図 5のフローチャート に従って動作する.スロット数N、チャネルゲイン閾値*g*th、 信号振幅の目標値αの求め方と評価結果は[19]に示されて いる.



図 6 受信信号における歪みの低減 Figure 6 Reduction of distortion in signal magnitude.

図 6は、図 3に対して、送信時のチャネルゲインが向上 した際のイメージを示す.1 スロット目でのチャネルゲイ ンは図 3と同じである.チャネルゲインが閾値以上のノー ドは1スロット目で送信する.閾値以下のノードは、後続 のスロットで送信する.待機することにより、ほとんどの 場合チャネルゲインが改善され、h_kb_kが所望のα以下とな るノード数が低減される.ただし、後続のスロットでもチ ャネルゲインが必ず閾値以上になるとは限らない.

表 1 マルチスロット手法評価のシミュレーション設定

Table 1 Simulation setting for multi-slot AirComp.

パラメータ	設定
ノード数	100
平均チャネルゲイン	10
最大送信電力	10
熱雑音電力	1
フェージング	レイリーフェージング

表1のパラメータを用いてシミュレーション評価を行い、計算結果のMSEと各ノードの平均送信電力の累積分布をそれぞれ図7と図8に示す.MS-AirComp方式は前記の提案方式である.両図から、MS-AirComp方式はAirComp方式と同程度の送信電力を消費する際、計算結果のMSEを

削減することを確認できる.







Figure 8 Cumulative distribution of transmission power.

4. 提案方式2:中継を用いた空中計算

既存の1対1通信の中継方式は,DFとAFの両方があるが,空中計算はアナログ波形で計算を行うため,AFの適用 を検討する.

図 9に AF に基づく空中計算の中継モデルを示す. ノードとシンクdのほかに、専用の中継ノードrを追加する. なお、rの送信電力には制限がないものとする. ノードと中継ノードr・シンクdの間のチャネルゲインの大きさによって、ノードを中継ノードrの近隣ノード N_r と、そうでないノード \overline{N}_r の、二つのグループに分ける. N_r におけるノードはシンクから遠いため、中継ノードrを利用するが、 \overline{N}_r におけるノードは直接シンクへ送信する.



図 9 AF に基づく空中計算の中継モデル Figure 9 AF based relay for AirComp.

中継通信は二つのスロットに分けられる.二つのスロッ トでは、チャネルゲインは変化せず、スロットごとに送信 電力の調整が可能であるものとする.

1 スロット目に、 N_r におけるノードは同時に送信し、中継ノードrとシンクdは、それを受信する.

$$s_{r,1} = a_{r,1} \cdot \left(\sum_{k \in N_r} h_{k,r} b_{k,1} x_k + n_{r,1} \right).$$
(5)

$$s_{d,1} = a_{d,1} \cdot \left(\sum_{k \in N_r} h_{k,d} b_{k,1} x_k + n_{d,1} \right).$$
(6)

ただし, $h_{k,r} \ge h_{k,d}$ はそれぞれノード $k \ge r \cdot d$ 間のチャネル 係数, $b_{k,1}$ は1スロット目の送信電力係数, $a_{r,1} \ge a_{d,1}$ はそ れぞれ $r \ge d$ での受信制御パラメータである.

2 スロット目に、 $N_r \ge \overline{N}_r$ におけるノード、中継ノードrが同時に送信し、シンクdが受信する.ただし、 $b_{k,2}$ は2 スロット目の送信電力係数、 $a_{d,2}$ はdでの受信制御パラメータである.

$$s_{d,2} = a_{d,2} \cdot (s'_{d,2} + s''_{d,2} + s'''_{d,2} + n_{d,2}),$$
(7)
$$s'_{d,2} = \sum_{k \in N_r} h_{k,d} b_{k,2} x_k,$$
$$s''_{d,2} = \sum_{k \in \overline{N_r}} h_{k,d} b_{k,2} x_k,$$
$$s'''_{d,2} = h_{r,d} b_{r,2} s_{r,1}.$$

これにより,基本モデルと同様に計算結果の MSE が定義 できる.

この一般化中継モデルはそのままでは解けないため、ま ずいくつかの特殊ケースに対してパラメータを求める.こ れらの方式は、*N*,におけるノードの送信方式によって異な る.

- Relay1.1スロット目では、Nrにおけるノードはrへ送信し、dは受信しない、2スロット目では、Nrにおけるノードの送信と共にrが1スロット目で受信した信号を中継する。
- Relay2. Relay1 と比べて、2 スロット目では、 *N_r*におけるノードの送信・rによる中継と共に、 *N_r*におけるノードは再度送信する.ただし、二つのスロットにおける送信電力の合計に制限をかける.
- Relay3. Relay2 と比べて、1 スロット目では、dはN_rにおけるノードからの信号も受信する.

Relay1 は一番簡単な中継方法で、 N_r におけるノードから rへのデータ収集・ \overline{N}_r におけるノードからdへのデータ収集 の二つの空中計算となり、それぞれ最適化できる. Relay2 と Relay3 は、もっと複雑であり、そのヒューリスティック 解については[20]で検討した.

表 2 におけるパラメータと図 10 に示すネットワークト ポロジーを用いてシミュレーション評価を行った. 図では,

表 2 中継方式のシミュレーション設定

Table 2 Simulation setting for relay-based method.

パラメータ	設定
ノード数	100
周波数	2.4GHz
最大送信電力	15dBm
熱雑音電力	-90Bm
固定増幅ゲイン	90dB
フェージング	レイリーフェージング









Figure 11 Cumulative distribution of MSE of received signal.



Figure 12 Cumulative distribution of transmission power.

中継を使用せずに各ノードからシンクへ直接送信する AirComp 方式と,中継を用いた方式(Relay1, Relay2, Relay3) における計算結果の MSE と,ノードごとの送信電力の累 積分布をそれぞれ図 11 と図 12 に示す. 中継により, 計算 結果の MSE が大幅に削減されることを確認できる. ただ し,それに伴って, 中継方式では送信電力も増えてしまう. このことから, 計算結果の MSE を過剰に低減することを 避けて, 送信電力を抑えながら MSE を低減させることが 必要であることが分かった.

5. おわりに

無線センサネットワークでは、ノード数の増大により送 信衝突の頻発のみならず、収集時間の増加も課題となる. データ収集と処理を一体化する、効率の高い空中計算を導 入することでこれらの課題を解決できるが、その信頼性が 新たな課題となる.これに対して、本稿では、マルチスロ ット拡張による選択ダイバーシティと中継制御の二つの側 面から空中計算の信頼性の向上について検討した.基本検 討の結果では計算結果の歪みを削減できることを示す一方、 送信電力と計算結果の誤差との間にトレードオフが存在す ることが判明した.今後、送信電力を抑えながら計算結果 の歪みを削減する方法について検討する.

参考文献

- R. S. Sinha, Y. Wei, and S.-H. Hwang, "A survey on LPWA technology: LoRa and NB-IoT," *ICT Express*, vol. 3, no. 1, pp. 14– 21, 2017.
- [2] E. Paolini, C. Stefanovic, G. Liva, and P. Popovski, "Coded random access: Applying codes on graphs to design random access protocols," *IEEE Communications Magazine*, vol. 53, no. 6, pp. 144-150, June 2015.
- [3] J. Xiao, S. Cui, Z. Luo, and A. J. Goldsmith, "Linear coherent decentralized estimation," *IEEE Transactions on Signal Processing*, vol. 56, no. 2, pp. 757–770, 2008.
- [4] O. Abari, H. Rahul, D. Katabi, and M. Pant, "AirShare: Distributed coherent transmission made seamless," in *Proc. IEEE Conference* on Computer Communications (INFOCOM'15), pp. 1742–1750, 2015.
- [5] W. Liu, X. Zang, Y. Li, and B. Vucetic, "Over-the-air computation systems: Optimization, analysis and scaling laws," *IEEE Transactions on Wireless Communications*, vo.19, no.8, pp. 5488 – 5502, 2020.
- [6] X. Cao, G. Zhu, J. Xu, and K. Huang, "Optimal power control for over-the-air computation in fading channels," *CoRR*, vol. abs/1906.06858, 2019.
- [7] X. Qin and R. Berry, "Distributed approaches for exploiting multiuser diversity in wireless networks," *IEEE Trans. Inf. Theory*, vol. 52, no. 2, pp. 392–413, Feb. 2006.
- [8] S. Adireddy and L. Tong, "Exploiting decentralized channel state information for random access," *IEEE Trans. Inf. Theory*, vol. 51, no. 2, pp. 537–561, Feb. 2005.
- [9] S. Tang, "Distributed multiuser scheduling for improving throughput of wireless LAN," *IEEE Transactions on Wireless Communications*, vol. 13, no. 5, pp. 2770–2781, 2014.
- [10] T. Wang, A. Cano, G. B. Giannakis, and J. N. Laneman, "High performance cooperative demodulation with decode-and-forward relays," *IEEE Transactions on Communications*, vol. 55, no. 7, pp. 1427–1438, 2007.
- [11] Y. Zhao, R. Adve, and T. J. Lim, "Improving amplify-and-forward relay networks: Optimal power allocation versus selection," in *Proc.*

IEEE International Symposium on Information Theory (ISIT'06), pp. 1234–1238, 2006.

- [12] S. Yang and J. Belfiore, "Towards the optimal amplify-and-forward cooperative diversity scheme," *IEEE Transactions on Information Theory*, vol. 53, no. 9, pp. 3114–3126, 2007.
- [13] R. C. Buck, "Approximate complexity and functional representation," *J. Math. Anal. Appl.*, vol. 70, pp. 280–298, 1979.
- [14] M. Goldenbaum, H. Boche, and S. Stanczak, "Nomographic functions: Efficient computation in clustered gaussian sensor networks," *IEEE Transactions on Wireless Communications*, vol. 14, no. 4, pp. 2093-2105, 2015.
- [15] O. Abari, H. Rahul, and D. Katabi, "Over-the-air function computation in sensor networks," *CoRR*, vol. abs/1612.02307, 2016.
- [16] F. Molinari, S. Stanczak, and J. Raisch, "Exploiting the superposition property of wireless communication for average consensus problems in multi-agent systems," in *Proc. European Control Conference (ECC)*, pp. 1766–1772, 2018.
- [17] H. B. McMahan, E. Moore, D. Ramage, and S. Hampson, "Communication-efficient learning of deep networks from decentralized data," in *Proc. Machine Learning Research*, vol.54, pp. 1273-1282, 2017.
- [18] M. M. Amiri and D. Gunduz, "Federated learning over wireless fading channels," *IEEE Transactions on Wireless Communications*, vol. 19, no. 5, pp. 3546–3557, 2020.
- [19] Suhua Tang, Chao Zhang, and Sadao Obana, "Multi-slot over-theair computation in fading channels," *arXiv*:2010.13559, <u>https://arxiv.org/abs/2010.13559</u>, 2020.
- [20] Suhua Tang, Huarui Yin, and Sadao Obana, "Reliable over-the-air computation by amplify-and-forward based relay," *arXiv*:2010.12146, <u>http://arxiv.org/abs/2010.12146</u>, 2020.