2Y-01

IRSの反射位相パターン最適化における計算量削減に関する一検討

熊代 壮晟 †	森 友絃 ‡	木崎 一廣 ‡	藤橋 卓也 ‡	猿渡 俊介 ‡	渡辺 尚 ‡
	† 大阪大学工	学部 ‡	大阪大学大学院情報科学	学研究科	

1 はじめに

6Gを実現する無線通信技術の1つとして知的反射平面(Intelligent Reflecting Surface: IRS)が注目を集めている. IRS は多くの反射素 子をもつため、その反射位相パターンの最適化には膨大な計算量を 要する、本稿では、IRSの反射位相パターン最適化における計算量を 削減するための手法として山登り法を基に検討する.また、シミュ レーションで実施した検討手法の基本性能評価についても述べる.

2 背景

IRS は平面上に配置した複数の反射素子から構成される. ·船的 InS は千幅上に配置した複数の反射系上が50倍成される。 版的 に IRS は無線送受信端末間に配置され、各反射素子は送信端末が送 信した電波の方向や位相を任意に変更して反射することによって、 送受信端末間に理想的な無線チャネルを提供する.また、電波を直 接届けにくいエリアに対して物理的障壁を迂回させて電波を届けた 空間中に拡散した無駄な電波を回収して目的地点に届けること h. ができる

IRS に関する研究は用途も含め多種多様である. 文献[1]では MIMO による無線通信において AP とクライアント間に制御可能な 反射板を設置することで AP を仮想的に増やし,電波の位相を制御 することでデータスループットの向上を試みている. 文献[2]では, 電波を反射させるか透過させるかを選択可能な反射素子を搭載した にしたしていて、屋内の各部屋に複数設置した受信機のRSSIを 増大させることを試みている.

3 課題

IRS の効果的な利用には膨大な計算量を伴う場合がある.以下 各反射素子においては反射位相のみの制御を想定する. 一般に N 個 えられる.

検討手法 $\mathbf{4}$

本稿では,図 1 に示すような縦横 5 個ずつ並べた計 25 個の反射 素子から構成される IRS を想定する. 各反射素子には 2 段階(0° ※17から構成されるIRSを認定する. 谷反射素子には22枚階(0°, 180°)または3段階(0°,90°,180°)、4段階(0°,60°,120°,180°) の反射位相を設定することができるものとする.また、本稿では無 線電力伝送での利用を想定し、各反射素子に独立に反射位相を設定 する場合に受信機が最大電力を得るときの各反射素子の反射位相の 組み合わせを、設置したIRSの最適な反射位相パターンとする.

全探索 4.1

本稿で想定する IRS の反射位相パターンを全探索する場合につい て考える.全探索では各反射素子の反射位相を独立に設定しながら, しちえる。王伝糸では各反射索ナの反射位相を独立に設定しながら、 設定可能な反射位相パターンを網羅する。位相変化が 2 段階の場合、 反射位相パターンの総数は $2^{25} \approx 3 \times 10^7$ である。同様に、3 段階の 場合は $3^{25} \approx 8 \times 10^{11}$ 、4 段階の場合は $4^{25} \approx 1 \times 10^{15}$ である。全探 案の場合、最適な反射位相パターンを確実に得ることができる反面、 高性能な計算機を用いても長時間を要する。また、IRS を社会実装 することを考えると、環境が変化する度にパターン最適化のために 無視できない程度の計算時間がかかるような状況下では IRS を最大 限利用することは難しい。

4.2 山登り法

IRS の最適な反射位相パターンをより短時間で得ることを目的に、 本稿では全探索より計算量が小さい手法の一検討として山登り法 (Hill Climbing: HC)を取り上げる. 山登り法は目的関数 f(x) に対し 極値 f(a) 及びその解 x = a を求める探索アルゴリズムである. τ. 手順の概要は、設定した初期値 $x = x_0$ とその近傍 $x = x_0'$ に対し て, $f(x_0')$ が $f(x_0)$ よりも「良い」 値ならば現状の最適解を $x = x_0$ 、これを繰り返すことで最適であると思われる解 x = a を求め とし,



図 1: 反射素子の辿り方



るというものである.本稿では「良い」値を「大きい」値とする. 本稿で想定する IRS の反射位相パターンを最適化する際に山登り 法を適用する場合について考える. IRS のみに注目すると, 考える べき目的関数は受信電力を返す 25 変数関数となる. 本稿では, 簡 略化のために 25 変数をまとめて 1 変数すなわちある 1 つの反射位 略化のために 25 変数をまとめて 1 変数すなわちめる 1 つの反射位 相パターンとして扱う.まず,初期値(初期状態)としてある反射位 相パターンを設定する.そして,図 1 に示すような順番で段階的に 反射素子の反射位相を変更しながら,より受信電力の大きい反射位 相パターンに更新していく.これを繰り返すことで最適であると思 われる反射位相パターンを求める.また,最後の反射素子を辿り終 わった後の反射位相パターンを初期状態として再び 0 番目の反射 素子から山登り法を適用することもでき,複数周山登り法を適用す ることでさらなる最適化を図ることもできる.山登り法を適用す っして考える、1 周の山登り法で位相変化が 2 段階の場合 - 最後の ついて考える. 1 周の山登り法で位相変化が 2 段階の場合, 最後の 反射素子を辿り終えるまでに設定される反射位相パターンの総数は 2×25 = 50 である. 同様に, 3 段階の場合は 3×25 = 75, 4 段階の 場合は4×25 = 100である. このように、全探索に比べて計算量を 大幅に削減できることが山登り法の最大のメリットである. しかし、 初期値によっては局所的最適解に陥ってしまうというデメリットが 大域的最適解を得るためには初期値を適切に選択する等の工 あり 夫が必要となる.

5 評価環境

現在検討されている IRS の多くはミリ波帯を想定している.一方 ミリ波帯を利用可能な送受信端末は市場に出回っていないため 入手が困難である.本稿では,現在広く利用されている 2.4 GHz 帯 を対象とした IRS を実装した.

シミュレーション環境

5.1 シミュレーション深況 図 2 に本稿における評価環境の模式図を示す.ただし、各寸法や 位置関係は後述する実機実験環境に従っている.本稿では IRS を 1 枚、送受信機を各 1台ずつ用いており、受信地点は 25 箇所である. 位置関係は後述する実機実験環境に従っている。本稿では IRS を 1 枚,送受信機を各 1 台ずつ用いており,受信地点は 25 箇所である。 IRS は 30 cm 四方で,6 cm 四方の反射素子を水平方向に縦横 5 個ず つ並べた計 25 個で構成される。送信機は送信電力 1 mW,周波数 2.44 GHz の電波を生成するものとした。送信機からの直接波は無視 し,受信電力は IRS の下部に平行に縦横 5 個ずつ 12 cm 間隔で設け た各点で測定した。また,IRS における反射点は各反射素子の中心 と定め,送受信機のアンテナ利得,IRS 以外の物体による反射波及 びノイズは老膚したいものとした。 びノイズは考慮しないものとした.

5.2 実機実験環境

本研究では、シミュレーションに並行して、比較的安価かつ小型 である IRS 及び IRS の簡易実験プラットフォームの実装も進めてい 図 3 に実装した IRS の実機を示す. IRS は反射素子基板と制御 回路基板から構成される.反射素子基板から4分の1波長分離して 制御回路基板を接続する.反射素子基板を構成する反射素子はダイ 前回回的基拠を接続する、反射系丁基拠を構成する反射系丁はタイ ポールアンテナとバラクタダイオードから構成される、各反射素子 は入射した電波を反射するか透過するかを選択できる、反射素子は 鉛直方向に入射した電波の位相を180°変更することが可能となる、 反射素子を透過した場合は、後方の制御回路基板が電波を反射する、 バラクタダイオードに印加する電圧の大きさによって電波遮断特性 いず処化スをかけませたので温度なも認知。たたよと同時表で見たし、 が変化するため入射波の透過度合を調整、すなわち反射素子基板と 制御回路基板の反射波を細かく制御することができるため、IRS は 任意の位相の合成波を生成できる.

図 4 に実機実験環境の全体像を示す.送受信端末には安価に入手 可能なソフトウェア無線機である ANALOG DEVICES の ADALM-PLUTO を使用している. ADALM-PLUTO は 325 MHz-3.8 GHz の RF 信号を送受信できる. ここで RF 信号の中心周波数は 2.44 GHz に定めた. ソフトウェアには GNU Radio を用いた. 受 信端末の位置座標による影響を測定するために直行ロボット IGUS ILELERG-0001 を利用した.本直行ロボットは、受信端末の位置座標 をx軸方向に 500 mm, y軸方向に 500 mm, z軸方向に 100 mm ま での範囲で変更することができる.



図 3: IRS 実機本体

図 4: 実機実験環境の全体像

x

評価 6

本稿では,シミュレーションを用いて山登り法の基本性能評価を4 つ実施した.1 つ目は, 全探索及び山登り法の計算時間の比較評価で ある、山登り法を用いることによる IRS の反射位相パターン最適化 の計算量削減の効果を評価することが目的である、2つ目は、山登り の計算量削減の効果を評価することが目的である。2つ日は、田豆り 法の周回数を1周から3周まで変えたときの受信電力の評価である。 山登り法の周回数を増加させることによる受信電力の改善を評価す ることが目的である。3つ目は、位相変化を2段階から4段階まで変 えたときの受信電力の評価である。位相変化数を増加させることによる受信電力の改善を評価す よる受信電力の改善を評価することが目的である. 4つ目は, 初期状 態と受信電力の関係の評価である。山登り法の初期状態が IRS の反 射位相パターン最適化に及ぼす影響及び効果的な初期状態の選択方 法を評価することが目的である.

6.1 計算時間の比較評価

位相変化の段階数	手法	計算時間
2 段階	全探索 山登り法	$\frac{14042\mathrm{ms}}{10\mathrm{ms}}$
3段階	全探索 山登り法	$98\mathrm{h}$ 10 ms
4段階	全探索 山登り法	$\begin{array}{c} 130885\mathrm{h}\\ 11\mathrm{ms} \end{array}$

表 1: IRS 反射位相パターン最適化に費やす計算時間

表1に各手法における計算時間を示す.図2における受信エリア の中央(以下,中心点)に設置した受信機に最大電力を与えるときの IRSの反射位相パターンを求めるまでの計算時間を計測した.それ ぞれ計 10 回の計測における平均値を評価に用いた ただし, 位相変 化が 3 段階及び 4 段階における全探索の計算時間については概算値 全探索では 2 段階の時点で約 14s を要するが、山登り法で を示す. は 4 段階まで位相変化数を増加させても 11 ms と 2 段階における全 探索の約 0.08%程度にまで計算時間を小さくすることが可能である. 全探索では位相変化数が増加すると反射位相パターンが指数 また 関数的に増加するため計算時間も大幅に長くなるが、山登り法を用いることで位相変化数が増加しても計算時間は微増で済むことも確 かめられた.よって、山登り法を用いることで、計算時間の大幅な 短縮が期待できる上、全探索では計算量の面で非現実的である 3 段 階以上の位相変化数にも短時間で対応できることがわかる.

6.2 山登り法の周回数に関する評価

6.2 山豆り近の周囲気に肉りるの町回 図 6 に、山登り法の周回数に対する受信電力の経験累積分布を示 す.中心点に設置した受信機で測定し、無作為に設定した初期状態 での山登り法を 10000 回実行した.ただし、Max は全探索で求めた 最大受信電力を示す.いずれの周回数においても最大受信電力を得 るパターンを求めることができている.また,周回数を増加させる とその確率が大きくなり、最小受信電力も含めて全体的に安定して いる.特に顕著な改善として、1周から2周に増やした場合の最大受 信電力を得る確率が約25%増加している.全探索と山登り法の計算 時間や山登り法で周回数を増やしても計算時間は微増であることも 加味すれば,山登り法を用いることによるコストパフォーマンスは 大きいと考えられる. また,所々受信電力が変化しない箇所が見られるが,これは局所解に陥っているためであると考えられる.

山登り法の位相変化数に関する評価 6.3

図7に、山登り法の位相変化数に対する受信電力の経験累積分布 を示す.中心点に設置した受信機で測定し、無作為に設定した初 期状態での山登り法1周を10000回実行した.ただし、Max of 2 phases は 2 段階において全探索で求めた最大受信電力を示す. 位相 加速なる、など行びまいで生地系にかった取くないたより構成です。他们で 変化数を増加させることで、各反射素子の位相をより精密に制御で き、受信電力が向上することがわかる.3、4 段階では 2 段階におけ る最大受信電力を 90%以上の確率で超えている.また、2 段階より も 3、4 段階の方が無作為に設定した初期状態に対する受信電力のは このをがまた。 各反射素子の位相をより精密に制御で らつきが小さい。よって、計算時間の観点から 3 段階以上における 全探索での最適化は実質的に不可能であると考えると、全探索を用 いるよりも 3 段階以上の反射位相を設定した IRS に対して山登り法 を適用する方が結果として受信電力を向上させることが期待できる.

6.4 山登り法の初期状態に関する評価

6.4 山豆り広い初知れたにおうる町100 図8に、山登り法の初期状態に対する平均受信電力を示す.図5 に示す10種類の反射位相パターンを初期状態とし、受信エリア内の 計25点での受信電力の平均値を計測した.また、本評価では最初に 計 25 にての受信電力の平均値を計測した。また、本評価では最初に 辿る反射素子の位相変化を初期状態から変更するか否かで受信電力 に生じる差についても評価する.図1における0番目の反射素子の 反射位相を固定したものが0 Fixed, そうでないものが Normal であ る. Max は全探索における受信エリア内の計 25 点での最大受信電 る. Max は全採案における受信エリア内の計 25 点での最大受信電 力の平均値を示す. 初期状態によって平均受信電力に差が見られる ことから, 適切に初期状態を設定することによる平均受信電力の向 上が期待できる. Normal, 0 Fixed に関わらず 10 種類の中で比較的 高い受信電力を与えた初期状態は(2)(3)(8)(9)であった. (2)が比較 的高い受信電力を与えたのは, 2 種類の反射位相が交互に満遍なく並 んでいるためにどの受信地点に対してもパターン最適化が比較的順 調に進んだためであると考えられる. (2)は比較的高いの侵信電力を与 えた初期状態の中でも機械的かつ拡張性が高いパターンであるため 10 種類の中では受信地点にとらたい万能た知期状態の候補として期 10 種類の中では受信地点によらない万能な初期状態の候補として期 Normal と 0 Fixed で受信電力に比較的大きな差が生じた 待できる. 初期状態は(1)(5)(6)であった.また,0番目の反射素子の反射位相を 固定しない方が反射位相パターン決定における自由度が高くなり, 受信電力が大きくなる傾向が見られる.

おわりに 7

本稿では、IRS の反射位相パターン最適化における計算量の削減 を目的とした、山登り法を基にした最適化アルゴリズムの検討及び 基本性能の評価を示した.現在、山登り法の効果を向上させるため、 - タを変えてさらなる網羅的評価を行っている. また 大域 的最適解の取得率を向上させるための山登り法の改良や IRS 簡易実 験のプラットフォームを用いた実証的な評価等も行っている

謝辞

本研究は JSPS 科研費(JP23H00470, JP22K12010)及び JST さきが け(課題番号: JPMJPR2032)の支援の下で行った.

参考文献

- [1]M. Dunna, C. Zhang, D. Sievenpiper, and D. Bharadia, "Scattermimo: Enabling virtual mimo with smart surfaces," in Proceedings of the 26th Annual International Conference on Mobile Computing and Networking, ser. MobiCom '20, 2020, pp. 10.1-10.14. DOI: 10.1145/3372224.3380887.
- [2]V. Arun and H. Balakrishnan, "Rfocus: Beamforming using thou-Sands of passive antennas," in Proceedings of the 17th Usenix Conference on Networked Systems Design and Implementation, ser. NSDI'20, 2020, pp. 1047-1062. DOI: 10.5555/3388242. 3388317.

