# 科学研究費助成事業

. . . .

研究成果報告書

科研費

平成 2 7 年 6 月 1 日現在

| 機関番号: 12612   |  |  |  |  |  |
|---|--|--|--|--|--|
| 研究種目: 挑戦的萌芽研究   |  |  |  |  |  |
| 研究期間: 2013~2014   |  |  |  |  |  |
| 課題番号: 2 5 6 3 0 1 5 8   |  |  |  |  |  |
| 研究課題名(和文)電波高密度利用に資する無線信号高度分布モデルの確立  |  |  |  |  |  |
|   |  |  |  |  |  |
| 研究課題名(英文)Height pattern model of radio signal for high dense spectrum sharing |  |  |  |  |  |
| 研究代表者   |  |  |  |  |  |
| 藤井 威生(Fujii,Takeo)  |  |  |  |  |  |
|   |  |  |  |  |  |
| 電気通信大学・先端ワイヤレス・コミュニケーション研究センター・教授   |  |  |  |  |  |
|   |  |  |  |  |  |
| 研究者番号:1 0 3 2 7 7 1 0   |  |  |  |  |  |
| 交付決定額(研究期間全体):(直接経費) 3,100,000円   |  |  |  |  |  |

研究成果の概要(和文):本研究課題では、高密度に複数システムが共用可能な環境を創成するため、上空の面的な無 線信号観測結果から、地上までの電波の高度分布を推定可能な高度分布モデルの構築を目指して研究を進めた。ここで は、アドバルーンを用いた観測実験と周囲の構造物情報を統合した無線信号高度分布モデルの構築を行った。高度分布 のモデル化により、地上および上空の実観測値を活用することで3次元の無線信号状態を推定する技術の基礎を構築す ることができた。

研究成果の概要(英文): This research was proceeded to generate dense spectrum sharing environment among multiple systems by establishing a radio signal power model of height pattern from the measurement results at the surface of land and the upper air. Here, high dense height pattern model of the radio signal is derived by using experimental measurement results using measurement device on a balloon. By using height pattern modeling, we can confim that measurement results at the surface of land and the upper air can establish the prediction of the radio signal of different attitude targeting 3 dimensional wireless signal status.

研究分野:移動通信

キーワード: コグニティブ無線 電波環境マップ 無線信号分布測定 電波伝搬モデル

### 1. 研究開始当初の背景

無線資源の不足から、電波のすき間の活用 に期待が集まっている。電波のすき間を高密 度に利用するには、既存システム信号の電波 強度を正確に推定することが重要であり、極 限までの周波数共用に可能性が生まれる。電 波強度の予測には、チャネルモデルを使う方 式が通常使われるが、本研究代表者は実測に よる電波強度予測による電波資源拡大の可能 性に着目してきた。無線信号を実測・データ ベース化することであらゆる場所の無線資源 の利用状況を可視化でき、それを活用した周 波数共用は飛躍的に高密度な利用が可能とな る。これまで、車載無線機による道路上の電 波観測結果に基づくデータベース構築で有用 性を検証しているが、これでは面的な無線信 号分布の把握はできなく応用範囲が限定的で あった。そこで、本研究課題では、上空での無 線信号観測と地上での無線信号推定を結びつ けるため、無線信号の高度分布のモデル化を 行う。モデルの精度を高めるため、高度分布 を実観測により取得し、それを周囲の建物な どの空間情報を加味したモデルとすることで、 上空での実測に基づく面的な無線環境マップ から任意の高度での無線環境の予測を可能と する。

### 2. 研究の目的

本研究課題では、システム間の相互干渉を 極限まで減らし、高密度に複数システムが共 用可能な環境を創成するため、上空の面的な 無線信号観測結果から、地上までの電波の高 度分布を推定可能な高度分布モデルの構築を 目指し、無線資源の高密度利用に資する無線 電波伝搬の高度分布モデル化、アドバルーン を用いた観測実験と周囲の構造物情報を統合 した無線信号モデルの構築を行い、面的な無 線信号分布の把握を基に、高度分布のモデル 化により上空から地上までの無線信号状態を 推定することで、3次元の無線信号状態を推 定する技術を確立することを目的とする。

# 研究の方法

本研究では、信号強度の高さ方向でのモデ ル化を目的に、[a]観測実験、[b]実験結果に基 づく信号強度の効率的なモデル化手法の検討 の2つを行なった。ここでは、[a]の観測実験 内容について述べる。[b]の詳細なモデル化手 法については、次章で述べる。

# (1) 高さ方向の信号強度測定実験

実環境での高さ方向の信号電力分布データ を取得するため、バルーンを用いた信号電力 の高度測定実験を行った。測定対象は東京ス カイツリーの地上波デジタル放送の信号とし た。受信点は送信点からおよそ 25km 離れた 地点で、市街地環境に相当する電気通信大学 キャンパスで行った。図1に観測地点の俯瞰 健造物の影響評価を主目的とし、図中に示す 2 地点で行なった。地点 A は観測地点から放



#### 図 1 観測地点の俯瞰図

送局方向 81m の位置に高さ 30m の建造物が 存在し、建造物屋上から送信局は見通し環境 となっている。加えて、周囲に 25m 程度の建 造物が密集している。一方、地点 B では観測 地点から放送局方向 102m の位置に高さ 16m の建造物が存在し、地点 A と同様に、本建造 物の屋上と送信局は見通し環境にある。また、 地点 B では周囲に高さ 10m 程度の建造物が 疎らに存在する。

#### (2) 観測機器

高さ方向の測定を実現するため、直径 2.3m、 ペイロード 3kg のバルーンを使用した。図 2 に観測機器を示す。受信機には、無指向性ア ンテナを装着したソフトウェア無線機 USRP E110 を使用した。USRP は軽量な発 泡スチロール製ボックス内に固定し、発泡ス チロールに別途、気圧高度計 i-gotU GT820 pro を取り付けた。本高度計は USRP と独立 して動作し、1 秒毎に地上からの高度を記録 できる。また、USRP には GPS モジュール Garmin USB 18x を接続した。GPS モジュー ルより取得した観測時刻をUSRPでの観測値 と対応付け、実験後に高度計に蓄積された時 刻ごとの高度と比較することで、観測値と高 度情報の同期が可能となる。なお、USRP は 6V 鉛蓄電池により屋外駆動を実現している。 これらの機器が搭載された発泡スチロール



図 2 観測機器



図 3 実験システム

製ボックスをバルーンに搭載し、制御用のロ ープを取り付けた。本実験系によって、任意 の高さの観測を実現する。バルーンと測定機 器を組み合わせた実験システムを図3に示す。 (3)測定方法

今回測定を行ったチャネルと中心周波数を 表1に示す。制御用のPCから、USRPで自 律的に動作する測定プログラムを実行し、制 御用のPCと切り離した状態で測定を行った。 測定機器で地上 0m から 50m までの高度を、 マルチパスフェージングの影響を除くために サンプリングレート 200kHz で 1024 サンプ ルを高速フーリエ変換 (Fast Fourier Transform: FFT) を行ない、これを1回の観 測受信電力として連続的に記録した。実験中、 バルーンは風の影響により空中において測定 地点から水平方向に 10m 程度の移動が生じ た。また、地上での受信電力値は実観測電波 環境データベースから取得することを想定し て、データベース構築時に、局所的な電力変 動を取り除く処理を行うことを想定し、測定 地点付近の5点の受信電力を5分間ずつ観測 した結果を平均化した。

表 1 観測対象のチャネル

| Channel | Center Frequency [MHz] |  |  |  |  |
|---------|------------------------|--|--|--|--|
| 16      | 491.142857             |  |  |  |  |
| 21      | 521.142857             |  |  |  |  |
| 22      | 527.142857             |  |  |  |  |
| 23      | 533.142857             |  |  |  |  |
| 24      | 539.142857             |  |  |  |  |
| 25      | 545.142857             |  |  |  |  |

- 4. 研究成果
- (1) 高さ方向信号推定法

図4、5に全観測値と高さ1m刻みの平均受



信電力を示す。本結果に基づいて、市街地環 境における受信機の高さ方向での詳細なモデ ル化手法を検討する。

本研究では、送信局は対象エリア内の建物 よりも十分高い位置に設置されているものと し、送信局の位置と高さは既知とする。加え て、地図情報により受信機周辺の建造物の位 置と高さが明らかになっているものとする。 また、地上 0m では見通し外環境であると仮 定する。図4、5の結果を踏まえると、見通し 環境の高度では受信電力が安定的であり、0m から見通し環境の高度までの高さでは。高さ の変化に伴って受信電力が変化すると考えら れる。また、送信点から受信点へ屋上を超え て到達する伝搬では、経路の最終の建造物と なる受信機近傍の建造物の影響が支配的であ ることが知られている。そこで、受信機近傍 で送信機と直線状に存在する建造物による受 信機のアンテナ高に基づく回折損失を考慮し た推定手法を提案する。受信機のアンテナ高 が見通しとなる高さになったとき、建造物に よる回折損失は無視できる。上空の観測値は 見通し環境の電力であると考えることができ るため、高さhの受信機の受信電力は dBm ド メインでは式(1)で推定できる。

 $P_{\rm P}(h) = P_{\rm ubh} - L(h) \tag{1}$ 

ここで、Pubhは無人航空機などによる観測 で構築された上空の電波環境データベースか ら得た電力値である。また、建物の角の遮蔽 による回折損失はナイフエッジ回折モデルに よって計算可能である。奥村・秦モデルを代表 とする電波伝搬モデルは、送受信点間の全経 路の伝搬損失をモデル化するものである。一 方、本提案手法では、推定点における地上と 上空の観測値、および周囲構造物の情報を利 用することで、送受信点間の全経路の伝搬モ デルは用いない。推測を行なう地点の上空の 見通し環境と比較した各高度の高さに依存し た損失のみを計算することで信号電力の高さ 方向での推定を実現できる。本研究では、*L(h)* の推定について、ナイフエッジモデルによる 推定、マルチパスを考慮した推定(周辺建造 物を考慮した推定および直線補間による推定) 手法を検討する。詳細を以下に記す。 ①ナイフエッジモデルによる推定

送受信点間の最短経路に対し、経路差がλ/2 以内となる経路の軌跡から作られる空間を第 ーフレネルゾーンという。無線通信では電力 は主に第一フレネルゾーン内で伝送されるこ とが知られており、第一フレネルゾーン内に 障害物がない場合は見通し環境とみなせる。 第一フレネルゾーン内に障害物が存在する場 合でも、電力の一部は回折によって回りこん で伝送される。障害物がナイフの刃のような 形状である場合、回折損失の計算が可能とな り、次のように表される。まず、送受信点間の 複数の地形パラメータから、遮蔽の度合いを 単一の無次元のパラメータで表すクリアラン ス係数vを定義する。

$$v = h_o \sqrt{\frac{2}{\lambda} \left(\frac{1}{d_1} + \frac{1}{d_2}\right)} \tag{2}$$

ここで、 $h_o$ は送受信点を結ぶ直線からの遮蔽物の高さ、 $d_1$ は送信点から遮蔽物の距離、 $d_2$ は受信点から遮蔽物の距離である。ナイフエッジ回折による損失はvを使って式(3)で表される。

 $J(v) = -20\log\left(\frac{\sqrt{\{1 - C(v) - S(v)\}^2 + \{C(v) - S(v)\}^2}}{2}\right)$ (3)

ここで、C(v)、S(v)はフレネル積分を表す。式 (2)により計算した損失を式(1)中のL(h)に代 入し、受信電力値を推定する。

②マルチパスを考慮した推定手法

ナイフエッジモデルによる推定では、受信 機周辺に存在する建造物によるマルチパスの 影響を考慮していない。そのため、地点 Aの ように周囲に建造物が多く存在する地点では マルチパスによって高い推定誤差が生じると 考えられる。市街地伝搬では、屋上を越えて 到来する伝搬路の他にマルチパスによる到来 が考えられるため、受信機周囲の環境からマ ルチパスの影響を考慮する必要がある。そこ で、ナイフエッジ回折モデルに加えて、受信 局と周辺の構造物の位置関係を考慮したマル チパスの推定法、および直線補間による推定 の2つを検討する。

(a) 周辺建造物を検出する推定モデル

受信機周囲の環境の建物を検出し、マルチ パスによる受信電力変動を評価することで受 信電力を推定する。受信電力は式(1)のL(h)に ついて、ナイフエッジ回折モデルに加えて、 マルチパスによる利得を考慮し、式(4)で表す。

$$L(h) = J(v) - G(h) \tag{4}$$

高度に依存した回折損失に加えて、市街地環 境でのマルチパス波による利得*G*(*h*)を以下の ように考える。まず、ナイフエッジモデルに よる地上0mでの推定値と電波環境データベ ースの地上の受信電力値*P*redとの差分 *diff*groundをマルチパスによる利得の補正の 基準として、式(5)を得る。

$$lif f_{\text{ground}} = P_{\text{ubb}} - L_{\text{knifeedge}}(0) - P_{\text{red}} \qquad (5)$$

次に、マルチパスによる利得を考慮するため、 次の手順に従って受信機周囲の環境を評価す る。

- 1) 受信点を中心に一定の半径内を放射レイ 状に周囲を探索して、建造物との交点を検 出する。
- 2) 交点について、レイごとに受信点からの 距離順に並べ替え、レイ内で、ある交点の 建造物の高さが、より受信機に近い交点の 建造物の高さを下回る場合は交点を無視 する。

以上より抽出した N 個の交点*i* = 1…Nにつ いて、以下の評価値を計算する。

$$X_{i}(h) = \begin{cases} diff_{\text{ground}}, & h_{i} \ge h \\ 0, & h_{i} < 0 \end{cases}$$
(6)

ここで、 $h_i$ は交点における建造物の高さで、 hは受信機の高さである。追加損失は重み付き 平均によって式(7)で得る。

$$G(h) = \frac{\sum_{i=1}^{N} \omega_i X_i(h)}{\sum_{i=1}^{N} \omega_i}$$
(7)

重み $\omega_i$ は建物の高さで生成し、 $\omega_i = h_i$ で得る。

(b) 直線補間モデル

先行する文献による結果から、全観測値か ら高さ方向に補間することにより、高精度と なる結果が得られている。そこで、上空と地 上の観測値の間の受信電力値を対数軸で直線 補間する推定手法についても検討する。

直線補間モデルでは、電波環境データベー スより得た地上の受信電力値と上空の受信電 力値を高さの関数として直線補間する。 補間する点は地上0mと、クリアランス係数

 $v = \alpha$  ( $\alpha$ : 定数)となる高さとする。

(2) 評価結果

図 6、7 に地上波デジタル放送チャネル 23



図 6 地点 A の各手法による推定

|         | 地点AのRMSE [dB] |           |      | 地点BのRMSE [dB] |           |      |
|---------|---------------|-----------|------|---------------|-----------|------|
| Channel | knifeedge     | multipath | lerp | knifeedge     | multipath | lerp |
| 16      | 3.73          | 5.21      | 2.2  | 4.73          | 3.66      | 3.15 |
| 21      | 5.25          | 3.74      | 1.83 | 3.31          | 2.55      | 2.2  |
| 22      | 6.11          | 4.31      | 2.34 | 3.37          | 3.28      | 2.79 |
| 23      | 5.35          | 2.99      | 1.82 | 2.95          | 2.62      | 2.09 |
| 24      | 4.91          | 3.04      | 1.7  | 2.71          | 2.27      | 1.67 |
| 25      | 6.03          | 3.84      | 1.87 | 3.51          | 3.02      | 2.47 |

表 2 観測対象のチャネル



図 7 地点 B の 各手法による 推定

の観測実験による実測値の平均受信電力についてナイフエッジ回折モデルをknifeedge、周辺の建造物を検出する推定モデルをmultipath、直線補間モデルをlerpとして示す。また、表2に観測した全チャネルの各推定手法による RMSE (Root Mean Square Error)を示す。ナイフエッジモデルによる回折のみを考慮した推定手法と比較して。マルチパスを考慮したモデルおよび線形補間による推定手法により推定精度が向上することを確認した。特にマルチパスにより受信電力変動が大きいと考えられる地点A において、4[dB]程度の RMSE の改善を確認した。

次に、線形補間によって推定を行う手法に おいて、横軸に補間を行う点のクリアランス 係数をとった時の RMSE を図 8、9 に示す。 見通しの定義はクリアランス係数が・1.0 のと きであったが、線形補間を行う場合には・1.0 が必ずしも最適ではないことが明らかになっ た。また、チャネル毎に最小の RMSE となる クリアランス係数は異なっているものの、最 適なクリアランス係数を選択して線形補間を 行った場合、RMSE は 1.5~3[dB]程度の制度 になることが明らかになった。

特に、地点 A ではナイフエッジ回折モデル によるカーブよりも線形に近い分布となって いる。マルチパスが多く到来する環境では、 ナイフエッジ回折の成分が相対的に少なくな り、受信電力分布が線形に近づくと予測され る。



図 8 地点 A のクリアランス係数対 RMSE



図 9 地点 B のクリアランス係数対 RMSE

5. 主な発表論文等

(研究代表者、研究分担者及び連携研究者に は下線)

〔学会発表〕(計3件)

- 市川浩次、王昊、藤井威生、"電波環境 データベース連携による市街地環境の高 さ方向信号電力分布推定," 電子情報通 信学会スマート無線研究会、2015年5月 28日、明石市立産業交流センター(兵庫 県明石市)
- ② Koya Sato, <u>Takeo Fujii</u>, "Average Interference Power Constraint with Measurement-based Spectrum Database," IEEE WCNC Workshop on Smart Spectrum 2015, 2015年3月9日、ニューオリンズ (米国)

 ③ 池畠祐介、北村優行、藤井威生、"地上 波デジタル放送信号高度分布の測定実 験,"電子情報通信学会総合大会、2014 年3月19日、新潟大学(新潟県新潟市)

6. 研究組織

(1)研究代表者
藤井 威生 (FUJII, Takeo)
電気通信大学・先端ワイヤレス・コミュニケーション研究センター・教授
研究者番号:10327710