<u>自動検針スマートメーターに搭載するアンテナの研究</u>

概要: ガスメーターへアンテナを実装し,無線通信により検 針情報を自動収集するような Smart Utility Network(SUN) が 注目されている.ガスメーターは金属製パイプシャフト内に配 置されため伝搬特性の劣化が問題だが,その改善にはアンテナ 選択ダイバーシティが有効である.しかし次世代型ガスメータ において,ガスメータ本体の寸法や材質は従来のモノと大きな 異なる可能性があり,環境に適したアンテナの設計が必要であ る.本稿では,パイプシャフト内のパイプを利用した小型化ア ンテナに関しての検討を行う.小型化アンテナのパラメータを 様々に変えて数値シミュレーションを行い,インピーダンスの 変化傾向から小型化アンテナを設計する上での指針に関して検 討する.

キーワード: SUN, スマートガスメーター, メアンダアンテナ

1. まえがき

近年,様々な物をインターネットに接続する Internet of Things(IoT)の研究が盛んにおこなわれている[1][2][3]. その試みの1つである,920MHz帯を利用し電気・ガス・ 水道メーターの検針データを無線通信を用いて自動的に 収集する Smart Utility Network(以下 SUN)が注目され ている[4][5].図1に示すようにSUNはマルチホップ通 信により情報通信ネットワークを形成し,従来は有線で 行っていた検針作業を無線で自動化することで人件費や 手間の削減など業務の合理化が可能である.また,リアル タイムでの情報共有が可能でありスマートグリッドサー ビスに有望とされている[6],[7].だがSUNのサービスエ リア内では伝搬距離や建造物の遮蔽などを原因とした電 波減衰などの技術課題がある[8].

集合住宅向けガススマートメーターへの技術課題に関 してはパイプシャフトの存在が挙げられる.ガスメータ はパイプシャフトと呼ばれる金属製の箱の中に設置され るためパイプシャフト内で電波が多重反射を起こし,受 信レベルの落ち込みが発生する.それに付随してパイプ シャフトの構造差やガスメーターの設置位置が一意に決 められないなどの問題もある.一方,一般的な手法とし て受信レベルの落ち込み改善にはダイバーシティ技術が 有効であることが知られており[9],パイプシャフト内の 落ち込み改善においても同様の効果が期待できる[10].ま た,ガスメーター用ダイバーシティアンテナの設計に関 する指針の検討も行われている[11].

しかし,次世代型として考えられているスマートガス メータは従来のモノと大きく異なる可能性がある.寸法 の変化,絶縁体の使用,パイプ部に埋め込まれるなどで ある.従来研究のようにガスメータ表面部にアンテナを 設置出来ない可能性が考えられるため,ガスメータ以外 の部分にアンテナを設置することが必要である

本報告では,パイプシャフト内におけるパイプ部をア ンテナの一部として利用した小型アンテナ素子の設計に 堀口 和希,陳 強(東北大学大学院工学研究科)



図 1: Smart Utility Network の活用

関して検討する.まずアンテナ素子を設計し,それを基準 としてアンテナの各種パラメータを変化させてインピー ダンスを解析する.その結果を用いて新型ガスメータ用 の小型アンテナ素子の設計に関する検討を行う

本報告の構成を以下に示す.まず2章では本報告にお ける数値シミュレーションで用いた小型アンテナの解析 モデルについて述べ,実寸径パイプモデルとの比較につ いて述べる.3章ではインピーダンスを用いた評価手法に ついて述べる.4章では評価手法を用いるための解析モデ ルとその数値解析結果について述べ,5章にてまとめる.

2. 小型アンテナ

本報告では Feko6.2 を使用しモーメント法 (Method of Moment:MoM) による数値解析を行った.周波数は f = 920 MHz での使用を目的とした.

2.1 メアンダラインアンテナ

本報告では小型アンテナとして,小型化に優れ設計が 容易であるとされるメアンダラインアンテナ(以下メアン ダアンテナ)を用いた.メアンダアンテナの電気的等価構 造を図2に示す[12].



図 2: メアンダアンテナの電気的等価構造

²⁰¹⁶年9月27日

東北大学 電気・情報系 451・453 会議室

 \mathbf{c}

直線部は微小ダイポールとして働き放射性抵抗と容量 性リアクタンス $(R_D - jX_D)$ を有する. 屈曲部は誘導性 リアクタンス (jX_L) を有する.また $X_D = X_L$ となる自 己共振状態における構造条件を下式に示す.Wはアンテ ナ幅, L はアンテナ長, n(N = 2n) は折り曲げ段数, b は 導線径を示す.

$$W_n \log \frac{L}{nb} = \frac{\lambda}{4.29} \left(\log \frac{2\lambda}{b} - 1 \right)$$

一般的に L を小さくし小型化すると容量性リアクタン スが増大する . そのため W 或いは N を大きくし誘導性 リアクタンスを大きくする必要がある.またアンテナ設 計においては,更なる小型化手法として給電部近くに回 路を付与しリアクタンスを増加させるガンママッチを用 いた.

2.2 メアンダアンテナの設計

メアンダアンテナとパイプを含めた数値シミュレーショ ンモデルを図 10 に示す.また設計したメアンダアンテナ の解析モデルを図4に示す.



図 3: 数値解析モデル





パイプはモデルの簡易化と解析の高速化のため,実寸径 ではなく材質を鉄に設定した線を用い,高さを H=1000 mm, 直径を R=3 mm とした.メアンダアンテナの各パラ メータはそれぞれ $b=0.5 \text{ mm}, d_1=4 \text{ mm}, w_1=40 \text{ mm}, l_1=32$ $mm, g_1 = 2 mm, d_2 = 4 mm, w_2 = 30 mm, l_2 = 30 mm, g_2 = 3 mm, クタンスが高くなり自己共振周波数が小さくなったため$ $d_3=4 \text{ mm}, w_3=28 \text{ mm}, l_3=32 \text{ mm}, q_3=8 \text{ mm}$ である.ま た,メアンダアンテナはパイプの中央部と同じ高さに配 置した.設計したメアンダナンテナの反射係数を図5に 示し,パイプとメアンダアンテナの距離 d_x を変化させた

場合の反射係数を図6に示す.また,N=3の場合にお けるパイプ部に励起された電流分布を図7に示す.



図 7: パイプ部の電流分布 (N=3)

図5より目的周波数で所望の特性を得られており,ま た,図6よりパイプ近傍でのみアンテナとして機能する 上での電流分布が減少している事が分かった.この電流 分布の傾向は N=1.2 の場合も同様であり.パイプ部がア ンテナの一部として機能していると考えられる.

評価手法 3.

本報告ではアンテナの小型化の検討においてインピー ダンス解析による評価手法を用いた.パラメータを変え た2つのメアンダアンテナを用意し,それぞれのインピー ダンスを解析した一例を図 8,9 に示す.

図より自己共振周波数が変わっている事が分かる.メ アンダアンテナのインピーダンスについては2章でも記 したが,これは図9では図8のモデルに比べ誘導性リア である.そのためインピーダンスの変化をすることでア ンテナが持つ性質を検討する事が可能である.本報告に おいても同様の手法を用い,小型化アンテナの設計に関 する指針の検討を行った.

 \mathbf{c}



構造パラメータによるインピーダンスの変化 4.

ここでは2章にて設計したメアンダアンテナの各種構造 パラメータを変化させ,それに伴うインピーダンスへの影 響を解析した.以下の数値シミュレーションでは Feko6.2 を使用しモーメント法 (Method of Moment:MoM) によ る数値解析を行った.周波数は f = 920 MHz を使用した.

4.1解析モデル

メアンダアンテナとパイプを含めた数値シミュレーショ ンモデルを図 10 に示す.アンテナ素子としては2章で設 計した3つを用いそれを基準とした.基準を元とし,ア ンテナ素子を構成するパラメータである d_x, l_x, W_x を変 化させた . d_x は 1 ~ 64 mm, l_x は 10 ~ 50 mm , W_x は 10 ~50 mm の範囲内で各々変化させインピーダンスを解析 した.



図 11: 構造パラメータ (例:N=3) 図 10: 数値解析モデル

数値解析におけるモデルの簡易化 4.2

実際のシチュエーションにおいてはアンテナは金属製 のパイプシャフト内に置かれる.しかし今回はパイプシャ フトは用いずアンテナ部のみを考慮した簡易化モデルで 数値解析を行った.理由としてはパイプシャフトの内部 環境は一意に決められないため,今回はアンテナ部のみ を考慮した.また,パイプシャフト内部における受信レ ベルついては選択ダイバーシティを用いることで改善が 望める事が既に従来研究で確認できている.そのため本 報告では設計したアンテナ素子を用いた受信レベルの改 善については検討していない.



解析結果を図 12~17 に示す.



図 13: リアクタンス (d_x 特性) 図 12: 抵抗 (*d_x* 特性)



図 15: リアクタンス (*l_x* 特性) 図 14: 抵抗 $(l_x$ 特性)



図 17: リアクタンス (w_x 特性) 図 16: 抵抗 $(w_x$ 特性)

図 13 のリアクタンスの変化から,アンテナ-パイプ間 距離の dx が小さいほどアンテナの共振周波数は小さくな る傾向にあると思われる.アンテナがパイプの近傍にあ るほどアンテナの電気的寸法は大きくなり小型化に有利 に働くと思われる.図15を見るとアンテナ長l_xが大き いほど共振周波数は大きくなり,図17を見るとアンテナ 幅 w_x が大きいほど共振周波数は大きくなる.これはメ アンダアンテナの持つ構造特性に従っている.また,図 12~図17より, d_x がインピーダンスに最も影響する事 を確認した.以上より,パイプ部を素子の一部とみなし た小型アンテナを設計する場合,アンテナを可能な限り パイプ近傍に置く事で小型化に優位に機能する事が確認 出来た.

5. むすび

本報告では,パイプシャフト内におけるパイプ部をア ンテナの一部として利用した小型アンテナ素子の設計に 関して検討した.アンテナ素子を設計し,それを基準と してアンテナの各種パラメータを変化させた場合のイン ピーダンスを解析しアンテナ設計の指針について検討を 行った.その結果,パイプ部をアンテナの一部として利 用した小型アンテナ素子の設計が可能であることを確認 した.また,アンテナとパイプ部の距離を詰めることで 更なる小型化が望める事を確認した.

参考文献

- A.Yachir et al., "Event-Aware Framework for Dynamic Services Discovery and Selection in the Context of Ambient Intelligence and Internet of Things", IEEE TRANSACTIONS ON AU-TOMATION SCIENCE AND ENEGINERRING, VOL.13,NO.1, JANUARY 2016
- [2] Seyed Ali Rokni et al., "Plug-n-Learn:Automatic Learing of Computational Algorithms in Human-Centered Internet-of-Things Applications", IEEE TRANSACTIONS ON AUTOMATION SCIENCE AND ENEGINERRING, VOL.13,NO.1, JAN-UARY 2016
- [3] Ming Zhao et al., "An Energy-efficient Regionbased RPL Routing Protocol for Low-Power and Lossy Networks", IEEE Internet of ThingsJournal, Volume:PP,Issue:99, 19 July 2016
- [4] 原田博司他,"高度電波管理技術を用いたスマート ユーティリティネットワーク",信学技報,SR2011-85,2012年1月
- [5] 児島史秀, "新しい無線システムを生みだすワイヤレ スグリッド技術", 情報通信研究機構, 情報通信の未 来を創る研究者たち pp.49-51,2012 年 9 月
- [6] 亀谷哲郎, "HEMS から見たスマートメータの標準化 動向とデータ活用方法",電気学会論文誌 C, Vol.133 No.3 pp.575-578, 2012 年 12 月
- [7] 伊藤慎介、"次世代のまちづくり構想「スマートコミュ ニティ」とは"、OHM、vol.98,no.3,pp.26-28、2015 年3月
- [8] 田村 尚志,宮本 伸一,"電磁環境を考慮したマルチ ホップ無線ネットワークに関する一検討",信学技法, 2005年9月
- [9] 電子情報通信学会,"アンテナ工学ハンドブック",オーム社,1980年10月

- [10] 堀口和希他,"ガスメーター搭載用アンテナの高性 能化",伝送工学研究会,Vol.2015,No.575-2,2015年 10月
- [11] 堀口和希他,"ガスメーター無線検針システム用ダ イバーシティアンテナ",2015 年総合大会, B-1-97, 2015 年 3 月
- [12] 山田吉英, "メアンダライン・アンテナの制作と測 定", RF/ワールド, No.14,pp.40-41, 2011 年