# 無給電素子を用いた近傍界による無線電力伝送効率の改善

大尻 勇気<sup>†</sup> 丸山  $駿^{\dagger}$  陳  $\overset{}{}$  強<sup>†</sup> 袁 巧微<sup>††</sup>

† 東北大学 〒 980-8579 宮城県仙台市青葉区荒巻字青葉 6-6-05
 †† 仙台高等専門学校 〒 989-3128 宮城県仙台市青葉区愛子中央 4-16-1
 E-mail: †ojiri@ecei.tohoku.ac.jp

あらまし 近傍界無線電力伝送技術が注目されている.近傍界無線電力伝送では送受信アンテナのインピーダンス整 合を取ることで最大伝送効率で電力伝送が可能となる.しかしながら,送受電アンテナの位置ずれによって不整合損 失が生じ,電力伝送効率が低下することが問題となっている.本報告では,送電アンテナ付近に無給電素子のヘリカ ルコイルアレーを配置したシステムを提案する.各無給電素子の終端負荷は開放・短絡のいずれかとし,適切に切り 替えて送電を行うことで送受電アンテナの位置ずれによる電力伝送効率の低下を抑えられることを把握した.また, 数種類の位置ずれに関して検討し,改善効果を示す.

キーワード 無線電力伝送,電力伝送効率,インピーダンス整合

# Efficiency Improvement of Wireless Power Transfer by Using Parasitic Elements

Yuki OJIRI<sup>†</sup>, Shun MARUYAMA<sup>†</sup>, Qiang CHEN<sup>†</sup>, and Qiaowei YUAN<sup>††</sup>

† Tohoku University 6-6-05 Aramaki Aza Aoba, Aoba-ku, Sendai, Miyagi, 980-8579, Japan †† Sendai National College of Technology 4-16-1 Ayashichuuou, Aoba-ku, Sendai-shi, Miyagi, 989-3128 Japan E-mail: †ojiri@ecei.tohoku.ac.jp

**Abstract** We proposed approach to improve power transfer efficiency (PTE) for near field wireless power transfer (WPT) when the PTE is degraded due to the location misalignment of antennas. The termination load of parasitic elements are varied to adjust the input impedance of antennas for re-match the impedance when the location misalignment occurs. It is demonstrated the PTE is increased by varying and selecting the termination status by numerical simulation.

Key words Wireless power transfer, Power transfer efficiency, Impedance macthing

# 1. まえがき

無線電力伝送技術は,携帯型電気機器や電気自動車などの充 電技術として期待されている.無線電力伝送技術は遠方界放 射を用いた電磁放射方式[1],[2],電磁誘導による電磁誘導方式 [3],[4],そして近傍界を利用した電磁結合方式[5],[6]に分類さ れる.特に電磁結合方式は,電磁誘導方式よりも遠距離伝送が 可能であり,電磁放射方式よりも高効率な電力伝送が可能であ るため,近年盛んに研究されている[7],[8].これまで,電磁結 合方式の無線電力伝送システムにおいて,送受電アンテナの整 合による高効率化の研究が行われてきた[9].その一方で,送受 電アンテナの整合状態は,アンテナの位置ずれによって大きな 影響を受けることが知られている.従って,高効率でロバスト な無線電力伝送システムの実現には,アンテナの位置ずれによ る電力伝送効率の低下を抑制する手法が必須である.

そこで本報告では,送電アンテナ付近に無給電素子のヘリカ ルコイルアレーを配置し,各アレー素子の終端負荷を開放・短 絡のいずれかに適切に切り替えることで,送受電アンテナの位 置ずれによる電力伝送効率の低下を抑えられる無線電力伝送シ ステムを提案する.受電アンテナの位置ずれに対する電力伝送 効率を数値的に明らかにし,無給電素子を用いた提案システム による改善効果を評価する.

第2節では,提案手法について説明する.次に第3節にて, 評価に用いた電力伝送効率の算出式について説明し,続く第4 節にて数値解析結果を示し,評価を行う.

### 2. 提案手法

図1に提案する無線電力伝送システムを示す.提案システム



d

R

Тx

(b) Side View 図 1 提案システムの構造

では,送受電アンテナ間に可変の終端負荷を持つ無給電素子を 配置した構造である.送受電アンテナに半径 R のループアン テナを用い,無給電素子に半径rの5素子のヘリカルコイルを 用いた.各無給電素子の半径はr < Rとし,送電アンテナ近 傍に対称性を持つように十字型に配置した.無給電素子の各終 端負荷は開放と短絡のいずれかとする.位置ずれに伴う送受電 アンテナのインピーダンスの変化によって不整合損失が生じる が,5つ配置した無給電素子の各終端負荷を適切に切り替える ことで,送受電アンテナの位置ずれ時にもインピーダンス整合 を簡単に取ることができる.整合状態を良好とすることで電力 伝送効率の改善が期待できる.

# 3. 電力伝送効率の定義

#### **3.1** 電力伝送効率の導出

本報告で評価に用いた電力伝送効率 η は,入力電力で基準化 した電力伝送効率

$$\eta = \frac{P_{in}}{P_l} \tag{1}$$

を用いた.ここで, Pin は入力電力, Pi は受信電力を示してい る.次に,Sパラメータによる電力伝送効率の算出について述 べる.無線電力伝送システムを二端子回路網で表現したものを 図2に示す.Sパラメータの関係式より,入力電力基準の電力 伝送効率の算出式は、



図 2 二端子回路モデル.



図 3 無給電素子を用いた電力伝送システム等価回路図.

$$\eta = \frac{P_{in}}{P_l} = \frac{-a_2^* a_2 + b_2^* b_2}{a_1^* a_1 - b_1^* b_1} = \frac{|S_{21}|^2 (1 - |\Gamma_l|^2)}{|1 - S_{22} \Gamma_l|^2 (1 - |\Gamma_{in}|^2)}$$
(2)

と表すことができる [9].ここで,  $\Gamma_l$  は負荷における反射係数,  $\Gamma_{in}$ は入力端における反射係数を示している.また,電力最大 化の法則より,

$$\Gamma_{in} = \Gamma_l^* \tag{3}$$

を満たす  $Z_l$  が最大の電力伝送効率を実現できる最適負荷  $Z_l^o$  と 示せる.

本報告では,モーメント法による無線電力伝送システムの 解析を行って S パラメータを計算し, S パラメータと負荷イ ンピーダンスを式(2)に代入して電力伝送効率の算出を行って いる.

3.2 各無給電素子の終端負荷変化時の S パラメータ計算 方法

無給電素子の終端負荷を変化させた場合の S パラメータの計 算方法について述べる.図3に無給電素子を用いた電力伝送シ ステムの回路図を示す.

送受電アンテナ間に無給電素子を N 素子配置した構造で,こ のシステムの S パラメータを

$$\boldsymbol{S} = \begin{bmatrix} S_{\mathrm{TT}} & S_{\mathrm{TR}} & \boldsymbol{S}_{\mathrm{TP}} \\ S_{\mathrm{RT}} & S_{\mathrm{RR}} & \boldsymbol{S}_{\mathrm{RP}} \\ \boldsymbol{S}_{\mathrm{PT}} & \boldsymbol{S}_{\mathrm{PR}} & \boldsymbol{S}_{\mathrm{PP}} \end{bmatrix}$$
(4)

と表すものとする.ここで,対角成分である STT, SRR は送電,受 電アンテナの反射係数であり  $S_{PP}$ は各無給電素子のSパラメー タである  $S_{TB}, S_{RT}$ は送受電アンテナ間の相互結合  $S_{TP}, S_{PT}$ は送電アンテナと無給電素子間の相互結合 SRP, SPR は受電 アンテナと無給電素子間の相互結合を表わす.

次に,各無給電素子ポートをインピーダンス $Z_i$ (i=1,2,...,N) で終端すると,各無給電素子ポートの反射係数 $\Gamma_i$ は,

$$\Gamma_i = \frac{Z_i - Z_0}{Z_i + Z_0} \tag{5}$$

と表せる.ここで, $Z_0$  は基準インピーダンス  $50\Omega$  とした.そ



図 4 各システムの電力伝送効率.

して,各無給電素子ポートに接続されているインピーダンスの 反射係数をまとめると,



で表すことができる.以上より,各無給電素子ポートが反射 係数行列  $\Gamma$ のインピーダンスで終端された場合の送受電アンテ ナ間の S パラメータは,

$\left[\begin{array}{c}s_{\mathrm{T}^{\mathrm{T}}}'\\s_{\mathrm{RT}}'\end{array}\right]$	$\begin{bmatrix} S'_{T^{\mathrm{R}}} \\ S_{\mathrm{RR}} \end{bmatrix} =$	
$\left[\begin{array}{c}S_{\rm TT}\\S_{\rm RT}\end{array}\right]$	$ \begin{bmatrix} S_{\mathrm{TR}} \\ S_{\mathrm{RR}} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{S_{TP}} \\ \mathbf{S_{RP}} \end{bmatrix} (\mathbf{I} - \mathbf{\Gamma} \mathbf{S_{PP}}) \mathbf{\Gamma} \begin{bmatrix} \mathbf{S_{PT}} \end{bmatrix} $	$oldsymbol{S_{PR}}\left] (7)  ight.$

と表せる.式(7)で得られた送受電アンテナ間の *S* パラメー タを式(2)に代入し,各無給電素子の終端負荷を変化させた場 合の電力伝送効率を算出できる.

#### 4. 数值解析結果

以上の提案手法の数値シミュレーションを行った.モーメン ト法 (Method of Moments;MoM) によるシステムの解析から *S*パラメータを計算し,*S*パラメータと負荷インピーダンスか ら電力伝送効率 η の算出を行っている.また,位置ずれが無い 時の最適負荷 *Z*<sup>o</sup><sub>l</sub> を受電アンテナに装荷し,受電アンテナの位 置ずれによる不整合損は無給電素子の終端負荷を短絡・開放の いずれかに適切に切り替えることで改善する.

図4に数値解析結果を示す.スイッチングを行わない場合, 位置ずれが大きくなるにつれ,不整合損失により電力伝送効率 が大きく低下することがわかる.一方,各無給電素子の終端負 荷を適切に切り替えて送電する場合,電力伝送効率の低下が抑 えられることが確認できた.最適な無給電素子の終端負荷の組 み合わせは,#3と#4を開放,その他を短絡状態とした時で ある.スイッチングを行わない場合と比較して,電力伝送効率 は16%改善されており,大きな電力伝送効率改善効果がある ことが確認できた.

次に,受電アンテナが斜め方向にずれた場合について解析を 行った.電力伝送効率の計算結果を図5に示す.斜め方向にずれ



図 5 各システムの電力伝送効率.



図 6 各システムの電力伝送効率.

た場合 #1,#3,#4 を開放,その他を短絡状態にした時,最 適な終端負荷の組み合わせとなった.スイッチングしない場合 と比べて電力伝送効率が8%改善されており,電力伝送効率改 善効果があることが確認できた.

最後に,受電アンテナを回転させた場合について解析を行った.電力伝送効率の計算結果を図6に示す.回転させた場合 #2,#3,#4を開放,その他を短絡にした時,最適な終端負荷の組み合わせとなった.スイッチングしない場合,θが90度の時電力伝送効率が非常に低いことが確認できた.無給電素子の終端負荷を適切に組み合わせることで高い電力伝送効率となることが確認できた.

以上の数値解析結果から,受電アンテナの位置に合わせて各 無給電素子の終端負荷を適切に組み合わせることで,電力伝送 効率を改善できることが確認できた.

#### 5. む す び

本報告では,送電アンテナ付近に無給電素子のヘリカルコイ ルアレーを配置した無線電力伝送システムを提案した.無給電 素子の終端負荷を適切に切り替えることで,送受電アンテナの 位置ずれによる電力伝送効率の低下を抑えられることがわかっ た.また,受電アンテナの位置によって各無給電素子に装荷し ている終端負荷の適切な組み合わせが変わることを確認した. 受電アンテナが位置ずれした場合の数値シミュレーションを行 い,提案システムによって電力伝送効率が改善することを数値 的に明らかにした.

## 6. 謝辞

本研究は JSPS 科研費 25420353 の助成を受けたものです.

#### 文 献

- N. Tesla, "System of transmission of electrical energy," US0,645,576 (1900-03-20).
- [2] W. C. Brown, "The history of power transmission by radio waves," IEEE Trans.Microw. Theory Tech., vol. 32, no. 9, pp. 1230-1242, Sep. 1984.
- [3] J. Murakami, F. Sato, T. Watanabe, H. Matsuki, S. Kikuchi, K. Harakaiwa, and T. Satoh, "Consideration on cordless power station- Contactless power transmission system," IEEE Trans. Magn., vol. 32, pp. 5017-5019, Sep. 1996.
- [4] K. Hatanaka, F. Sato, H. Matsuki, S. Kikuchi, J. Murakami, M. Kawase, and T.Satoh, "Power transmission of a desk with a cord-free power supply," IEEE Trans. Magn., vol. 38, no. 5, pp. 3329-3331, Sep. 2002.
- [5] Andre Kurs, Arsteidis Karalis, Robert Moffatt, John joannpoulos, Peter Fisher, Marin Soljacic, "Wireless Power Transfer via Strongly Coupled Magnetic Resonances," Science Magazine, Vol.317, No.5834, pp.83-86, 2007.
- [6] A. Karalis, J. D. Joannopoulos, and M.Soljacic, "Efficient wireless non-radiativemid-range energy transfer," Ann. Phys., vol. 323, pp. 34-48, 2008.
- [7] 袁巧微,陳強,澤谷邦男,"人体の影響を考慮したエバネセント 電磁界共振により無線電力伝送システムの伝送効率,"信学技報, AP2008-91, pp.95-99, 2008 年 9 月.
- [8] Qiaowei Yuan, Qiang Chen, Long Li, and Kunio Sawaya, "Numerical Analysis on Transmission Efficiency of Evanescent Resonant Coupling Wireless Power Transfer System," IEEE Transactions on Antennas and Propagation, vol.58, no.5, pp.1751-1758, May 2010.
- [9] Qiang Chen, et al., IEEE Antennas Propag. Mag., vol. 54, no. 4, pp. 108-116, Aug. 2012.