## 結合共振型無線電力伝送における

## 負荷の状態による電磁界の変化に関する検討

矢満田 博之<sup>†</sup> 平山 裕<sup>†</sup> 菊間 信良<sup>†</sup> 榊原久二男<sup>†</sup>

†名古屋工業大学大学院 工学研究科 情報工学専攻 〒466-8555 名古屋市昭和区御器所町 E-mail: †hirayama\_hiroshi@m.ieice.org

**あらまし**近年,携帯電話,ノートパソコンや電気自動車への充電のために,無線電力伝送技術が注目を集めて いる.実用化のためには,漏洩電磁界が生体にもたらす影響の定量的評価が必要となる.この際,負荷インピーダ ンスの変化や,受電アンテナの有無が電磁界にどのような影響を及ぼすかを明らかにする必要がある.本報告では キャパシタ装荷短絡型へリカルアンテナを用いた場合の,受電アンテナの有無および結合時の使用周波数の変化に よるこれらの問題について検討を行う.まず,共振周波数における短絡型へリカルアンテナ単体時と結合時の電磁 界の変化について着目した.その結果,単体時の方が,結合時に比べて入力インピーダンスが低くなるため,電磁界 強度は強くなることが分かった.次に,結合時における低周波モードと高周波モードの比較を行い,送電側と受電 側の電流位相がそれぞれ同位相,逆位相になることからコイル上面において磁界の分布に違いがあることを明らか にした.以上のことから,生体影響を評価する際は,電源・送受電アンテナ・負荷全体を考慮する必要があること を明らかにした.

キーワード 無線電力伝送,結合共振,電磁界

# Consideration of Effect of Load Impedance on Electromagnetic Field for Coupled-resonant Wireless Power Transfer

Hiroyuki YAMADA<sup> $\dagger$ </sup> Hiroshi HIRAYAMA<sup> $\dagger$ </sup> Nobuyoshi KIKUMA<sup> $\dagger$ </sup> and Kunio SAKAKIBARA<sup> $\dagger$ </sup>

† Nagoya Institute of Technology Gokiso-cho, Showa-ku, Nagoya, 466-8555 Japan
E-mail: † hirayama\_hiroshi@m.ieice.org

**Abstract** Recently, coupled-resonant wireless power transfer (WPT) technology is getting large interests for charge of cellular phones, notebooks and electrical vehicles. In order to put this technology into practical use, assessment of electro-magnetic field on human body is necessary. For quantitative evaluation, effect of load impedance or presence of receiving antenna on electro-magnetic field should be clarified. In this report, we investigated electro-magnetic field distribution according to the load impedance. We have elucidated that it is necessary to consider not only transmitting and receiving antenna but also load and source impedance for evaluation of human effect.

Keyword Wireless power transfer, Coupled resonance, Electro-magnetic field

### 1. まえがき

近年,携帯電話,ノートパソコンや電気自動車の充 電を目的として,結合共振型無線電力伝送技術が注目 を集めている[1].電気自動車の場合は送電電力が kW オーダーとなるため,漏洩電磁界が生体にもたらす影 響を定量的に評価することが必要となる.このため, SARによる評価[2]や,生体組織を用いた実験による評 価[3]が行われている.

結合共振型無線電力伝送は近傍界領域で用いられ るため、電界と磁界の影響をそれぞれ考慮する必要が ある.また,負荷インピーダンスの変化や,受電アン テナの有無が近傍電磁界にどのような影響を及ぼすか を明らかにする必要がある.

本研究ではキャパシタ装荷短絡型ヘリカルアンテ ナを用いた場合の、受電アンテナの有無及び結合時に おける使用周波数の変化による近傍電磁界分布の違い を、強度だけでなく位相まで含めて検討を行った.第 2章では、解析モデルと共振周波数を示す.第3章・4 章では、それぞれ縦・横の断面における電磁界分布の 違いを比較する.

### 2. 解析モデル

本研究で用いたキャパシタ装荷短絡型へリカルア ンテナを図1に示す. 図1(a)は、送電アンテナのみの モデルであり、図1(b)は、送電アンテナと受電アンテ ナの両方が存在するモデルである. このモデルは、文 献[4]で検討されているものと同一である. ヘリカル アンテナは半径 300mm、高さ 200mm である. 導線に は、導電率 σ = 5.8×10<sup>7</sup> S/m の銅を用いた.

まず,共振用キャパシタの値を決定するために,図 1(a)に示す短絡型ヘリカルアンテナ単体の入力インピ ーダンスを求めた.結果を図2に示す.短絡型ヘリカ ルアンテナは反共振周波数を境に低周波側でインダク タとして,高周波側でキャパシタとして動作すること がわかる.本報告では短絡型ヘリカルアンテナをイン ダクタとして動作させるために,リアクタンスが正で ある fo=8MHz で共振させることとする.短絡型ヘリカ ルアンテナが 8MHz で共振する 7.174pF のキャパシタ を給電点に直列に接続した.

次に、結合時の共振周波数を求めるために、図 1(b) に示すモデルを解析した.送電アンテナの port1 に出 力 0Ωを持つ波高値 1V の電圧源および共振用キャパシ タ、受電アンテナの port2 に負荷 50Ω および共振用キ ャパシタを繋ぐ.また、送受電コイル間の距離は 300mm である.

結合時のSパラメータ,および不要放射電力の周波数特性を図3に示す.ここで*Prad*,*Pinc*はそれぞれ放射電力および port1 における進行波電力である.これよりキャパシタ装荷短絡型ヘリカルアンテナの低周波モードの共振周波数 fL=7.721MHz,高周波モードの共振周波数 fL=8.311MHz であることがわかる.

#### 3. 断面における電磁界分布

#### 3.1 単体時の共振周波数における電磁界分布

本項では、キャパシタ装荷短絡型ヘリカルアンテナ の共振周波数 fo=8MHz における単体時および結合時 の電磁界分布について比較検討を行う.単体時および 結合時の yz 平面における電磁界分布をそれぞれ図 4, 図 5 に示す.各図において,(a),(c)は電界 Ey,(b),(d) は磁界 Hy,(e),(g)は電界 Ez,(f),(h)は磁界 Hz の大き さを示している.また、これらの図において、port1 における電圧を位相の基準としたときの実部・虚部を 示しており、これらを比較することにより、電界と磁 界の位相差を調べることができる.

図 4(b), (c), (f), (g)及び図 5(a), (d), (e), (h)から単体時 と結合時ともに,磁界と電界が 90 度位相差の関係を保 っているのがわかる.このことから,結合によって, 電界と磁界の位相関係は変わらないことがわかる.ま た図 4 と図 5 を比較すると,電界・磁界ともに,単体



図 3. 結合時における S パラメータと放射電力

時の方が振幅が大きくなっていることがわかる.これ は、単体時では負荷が接続されていないため入力イン ピーダンスが小さく、電流が大きくなったためである. 一方、結合時では負荷側に 50Ωが接続されているため、 電流は単体時と比べて小さくなり磁界強度が小さくな っていることがわかる.



## 3.2 低周波モード,高周波モードにおける電磁界分布

本項では,結合時における低周波モード f<sub>L</sub>=7.721MHz および高周波モード f<sub>H</sub>=8.311MHz におけ る電磁界分布について比較検討を行う.低周波モード および高周波モードの電磁界分布を先ほどと同様にそ れぞれ図 6,図7に示す.こちらにおいても図 6(b),(c), (f),(g)及び図 7(b),(c),(f),(g)から電界と磁界が90度位 相の関係を保っているのがわかる.どちらのモードに おいても,送電側と受電側の近傍の電磁界強度は同程



度であるが、低周波モードでは送受で電流が同位相で あり、高周波モードでは電流が逆位相であるために、 図 6(f)および図 7(f)から z 方向成分の磁界が低周波モ ードでは磁界が強めあい、高周波モードでは打ち消し あっていることがわかる.



#### E EN 0 0 10 0.2 -0.5 0.1 -0.5 5 -11 -1 -1. -1 0 0 y[m] 0.5 0 у[m] 0.5 -0.5 (a)Ey 実部 (b) Hy 実部 Rc(Hy) [A/m] Re(Hy) [V/m] 15 0.5 0.3 0.5 <u>E</u> 0 02 E 10 0 -0.5 0.1 -0.5 -1 N -1 a 0 у[m] 0.5 n 0.5 y[m] (c)Ey 虚部 (d) Hy 虚部 Rc(Hz) [A/m] Re(Ez) [V/m] 20 1 15 0.5 0.3 0.5 E 10 E 0 0 0.2 -0.5 -0.5 0.1 -1 -1 n -1 -1 -0.5 0 у[т] 0.5 -0.5 0.5 0 y[m] (e)Ez 実部 (f) Hz 実部 Im(Hz) [A/m] lm(Ez) [V/m] 20 15 0.5 03 0.5 E E 10 0 0.2 -0.5 -0.5 0.1 -1 -1 la -0.5 0.5 0.5 0 y[m] 0 v[m] 0.5(g)Ez 虚部 (h) Hz 虚部

Re(Ey) [V/m] ∎20

15

0.5

0.5

図 6. 結合時の電磁界分布 低域共振周波数 fL=7.721MHz

### 4. コイル上面の電磁界分布

図 8 に示すようなカット平面での電磁界分布を求め たコイル間の電磁界分布について検討する. 図 9(a)に 単体時における電磁界分布を, 図 9(b),(c),(d)にそれぞ れ結合時における共振周波数  $f_0=8MHz$ ,低周波モード  $f_L=7.721MHz$ ,高周波モード  $f_H=8.311MHz$ の電磁界分 布を示す.これらの図においては,電界・磁界ベクト ルの振幅を示している.

これらの結果から、受電アンテナの有無、および使

用周波数によって,電磁界の強度だけでなく分布も変 化するため,生体影響を数値解析や実験で評価する場 合は,電源と負荷を含めたシステム全体を考慮する必 要があることが分かる.

### 5.まとめ

キャパシタ装荷短絡型ヘリカルアンテナを用いて 単体および結合時の各モードにおける電磁界の違いを 説明した.今回はキャパシタ装荷短絡型ヘリカルアン



テナに的を絞って考察したが、今後はオープン型ヘリ カルアンテナやソレノイド型モデル等の様々なモデル について検討を進めていく予定である.

#### 文 献

- [1] A. Kurs, A. Karalis, R. Moffatt, J. Joannpoulos, P. Fisher, M. Soljacic, "Wireless Power Transfer via Strongly Coupled Magnetic Resonances," Science Magazine, Vol.317, No.5834, pp.83-86, 2007.
- [2] I. Laakso, S. Tsuchida, A. Hirata, Y. Kamimura, "Evaluation of SAR in a human body model due to wireless power transmission in the 10 MHz band," Phys. Med. Biol. No. 57, pp. 4991-5002, 2012.
- [3] K. Mizuno, J. Miyakoshi, N. Shinohara, "Coil design and manufacture of in vitro exposure system for wireless power transfer using resonant coupling phenomenon," Proc. of APEMC 2013, May. 2013.
- [4] H. Hirayama, T. Amano, N. Kikuma, K. Sakakibara, "An Investigation on Self-Resonant and Capacitor-Loaded Helical Antennas for Coupled-Resonant Wireless Power Transfer," IEICE Trans. Commun., Vol.E96-B No.10 pp.2431-2439, Oct. 2013.

