日大生産工(院) ○水野 誓也 日大生産工 関 智弘 NTT ドコモ 岡崎 浩司, 鈴木 恭宣

1. まえがき

広い帯域を使用できる準ミリ波帯以上のア プリケーションに合わせて利得を変化させる ことが可能なアンテナを実現できれば、電波の 有効利用が可能となる.現在までに、アンテナ の利得向上のために立体金属を平面アンテナ 周囲に配置するアンテナ構成の検討が行われ ている[1]. 本構成は,構造が困難で,体積が大き くなるといった課題がため,積層金属枠付きア ンテナが検討されている。しかし,多層基板構 成時に高いアライメント精度が必要になると いう新たな課題が生じる[2]. そこで,マイクロ ストリップアンテナ(MSA: Micro strip antenna) と四角形の金属枠から構成される,単層の利得 制御の可能なMSAを提案する. 金属枠はマイ クロストリップライン(MSL: Micro strip line) で構成され、この金属枠をMSAの周囲に配置す る. この金属枠を配置することによって利得 の改善を行う. さらに、基板厚を変更すること によって段階的に利得制御を行うことが可能 である. 当アンテナをモーメントを用いた電 磁界解析によりアンテナ特性を明らかにした. 本稿ではアンテナ利得制御の可能な金属枠付 きMSAの構成法について報告する.

2. 金属枠付きMSA構成

筆者らが提案した積層金属枠付きMSAの課 題解決のため.アンテナの構成が簡単な利得調 整可能アンテナを提案する.本稿で提案する アンテナ構成をFig. 2(a), (b)に示す. 当アンテ ナは,積層金属枠付きMSA同様,MSLで構成さ れる金属枠をMSAの周囲に配置したアンテナ 構成である. アンテナの使用周波数帯は24 GHz帯とした. 使用基板は,比誘電率 $\varepsilon_r = 2$. 17,loss tan δ = 0. 0007,基板厚さ h_r のPTFEを用 いる. このとき,アンテナの大きさをw1,アンテ ナとメタルリングの距離を w2,金属壁の幅は w3として設計を行った.また,アンテナへの給 電はピン給電で行い,金属枠には給電を行わな い. 本解析に用いた金属枠を除いた単一アン テナ素子は, 基板厚h_x = 0. 254 mmの際に6. 7 dBiの絶対利得を持つアンテナである. 当アン テナと積層金属枠付きMSAとの異なる点は,単

層のみで金属枠付きMSAを構成している点で ある.また,金属枠の層数を変化させることに よって利得の制御を行っていたが,当アンテナ は,基板の厚さ h_x を変化させることによって利 得の制御を行っている.注意点として、基板厚 h_x を変化させることによってアンテナの共振 周波数にずれが生じることが分かっているが, この場合には,適宜アンテナの大きさ w_1 の最適 化を行い,常に24 GHz帯でアンテナが動作する ように調整を行う.本解析では, h_x , w_1 , w_2 , w_3 の各パラメーターを変化させた場合のアンテ ナ特性を明らかにする.







Fig. 2 (b) Proposed antenna cross-sectional view (single layer)

Microstrip Antenna employing Square Metal Ring

Seiya MIZUNO, Tomohiro SEKI, Hiroshi OKAZAKI and Yasunori SUZUKI

3. 解析結果

金属枠付き MSA の特性を明らかにするため、 モーメント法を用いた電磁界解析を行った.本 解析ではアンテナの大きさw1,アンテナから金 属枠までの距離w2,金属枠の幅w2,基板厚hr,そ れぞれのパラメーターを変化させて解析を行っ た。解析結果を Fig. 3 に示す. 同図から分かる ように, $w_3 = 3 \text{ mm}, h_r = 0.5 \text{ mm}$ 以上となると きに緩やかに利得が上昇し始め, $h_r = 1.1 \text{ mm}$ の 時に最も利得が向上していることが分かる.こ の時の最大絶対利得は9.51 dBiであり,金属枠を 配置していない場合に比較して 49 %の利得改 善を得ることが出来た.次に最も利得の向上が 見られた $w_3 = 3 \text{ mm}$ を一定, h_r を変化させた場 合の放射パターンを Fig. 4(a), (b)に示す. 同図か ら分かるように H-Plane の場合は, $h_r = 0.95$ mm 以下となる場合までは放射パターンのピーク値 が 0 degree 方向を向いているが, $h_r = 1.1 \text{ mm}$ と なった時には、ピーク値が0 degree 方向からずれ てしまっていることが分かる. E-Planeの場合は, すべての場合について放射パターンのピーク値 は0 degree 方向を向いていた. 次に,ピーク値が 0 degree 方向を向いている $h_r = 0.95 \text{ mm}$ の場合 について,w2を変化させた場合の特性を明らか にした. 解析結果を Fig. 5 に示す. 同図から分 かるようにw2 ≒ 17 mm で最大利得を得るこ とができ,この時の絶対利得は 9.31 dBi であっ た.

4. まとめ

本稿では,多層金属枠を構成する際に生じるア ライメント課題を解決するための単層金属枠付 きアンテナを提案した.当アンテナは,MSAの周 囲に金属枠を配置することによって利得を改善 し,基板厚h_xを変化させることによって段階的に 利得制御を可能にすることを示した.また,放射 パターンのピーク値を0 degree方向からずらさず に得られる最大絶対利得は9.31 dBiであり,金属 枠を配置していない場合に比較して49 %の利得 改善を得ることが分かった.

「参考文献」

- Jae-Hwan Jeong, Kyeong-Sik Min, In-Hwan Kim, Sung-Min Kim, "Multiband spiral antenna with high gain by conical wall," IEEE APMC 2013, pp. 143-145, November 2013.
- S. Misuno, R. Kashimura, T. Seki, Y. Suzuki, H. Okazaki, "MSA with Stacked Metal Rings for Rectenna System using Narrow Beam," IEEEE WPTC 2019, June 2019.



Fig. 3 Gain vs. substrate thickness



Fig. 4(a) Radiation pattern (H-Plane, Theta = -90.0 to 90)



Fig. 4(b) Radiation pattern (E-Plane, Theta = -90.0 to 90)



Fig. 5 Absolute gain vs. distance w_2