## 심플렉틱 형태와 로렌츠 상호작용의 관계 Relations Between the Symplectic Form and the Lorentz Reciprocity

## 조용희

목원대학교 정보통신공학부

#### 요약

근역장 측정 알고리즘 유도를 간략화하기 위하여 심플렉 틱 공간에 기반을 둔 심플렉틱 형태를 근역장 탐침 교정 방정식에 도입한다. 근역장 탐침 교정 방정식 유도를 위 해 로렌츠 상호작용 원리를 이용한다. 심플렉틱 형태를 이용하면 복잡한 이중적분에 대한 고려가 필요 없으므로 근역장 탐침 교정 방정식이 간략화 된다.

# Abstract

Cho Yong-Heui

Mokwon Univ.

The symplectic form based on a symplectic space is introduced to simplify a probe compensation equation in terms of the near-field measurement algorithm. The Lorentz reciprocity principle is also utilized for a near-field probe compensation equation. Applying the symplectic form to the probe compensation equation gives a simplified probe equation, thus confirming the validity of our approach.

### I. 서 론

근역장 측정에 대한 교정[1-3]을 간략화하기 위하여 로렌츠 상호작용 원리(Lorentz reciprocity principle)[4]와 심플렉틱 공간(symplectic space)에 기반을 둔 심플렉틱 형태 (symplectic form)를 도입한다. 본 논문에서 제안하는 새로운 상호작용(reciprocity) 표기법과 반작용(reaction) 표기법을 이 용하여 새로운 탐침(probe) 교정 방정식(compensation equation)[5,6]을 제안한다.

이 교정 방정식을 평면주사법(planar scanning)에 적용하면 근사적인 탐침 교정 방정식을 얻을 수 있다. 마찬가지로 원통 주사(circular cylindrical scanning)와 구면주사(spherical scanning)에 대해서도 좌표계를 원통좌표계와 구면좌표계로 변환만 하면 근사적인 탐침 교정 방정식을 새롭게 얻을 수 있 다.

새로운 탐침 교정 방정식을 이용하면 탐침 교정의 한계와 근 사를 명확히 정의하여 응용할 수 있다. 이를 통해 본 접근법의 명확성과 간결성을 확인한다.

### II. 안테나 근역장 측정 모델링

근역장(near-field) 측정법에 대한 알고리즘을 고려하기 위 하여 안테나 근역장 측정법을 그림 1과 같이 모델링한다.



▶▶ 그림 1. 안테나 근역장 측정의 모델링

정상적인 근역장 안테나 측정이라면 최대 전력 이송 (maximum power transfer) 이론[7]에 의해 다음과 같은 방 정식을 얻는다.

$$\frac{|V_{\rm oc}|^2}{8R_A} = \frac{|\hat{e}_p \cdot \bar{E}_i|^2}{2\eta_0} A_e \tag{1}$$

여기서  $V_{oc}$ 는 개방회로(open-circuit) 전압,  $Z_A = R_A - iX_A$ ,  $\hat{e}_p$ 는 편과(polarization)를 나타내는 단 위 벡터(unit vector),  $\overline{E_i}$ 는 입사 전기장,  $A_e$ 는 안테나의 유 효 단면적(effective area),  $G_r$ 은 수신기의 안테나 이득 (antenna gain)이다. 식 (1)을 이용하면 탐침이 받는 개방회로 전압을 다음과 같이 얻을 수 있다.

$$V_{\rm oc} = \frac{2\pi i}{k_0} \sqrt{\frac{R_A G_r}{\pi \eta_0}} \hat{e}_p \cdot \bar{E}_i \qquad (2)$$

실제로 탐침에 여기되는 전압은 탐침의 등가 입력 임피던스 (equivalent input impedance)인  $Z_L$ 에 유기되는 전압이므로, 전송선 방정식(transmission-line equation)을 이용하면

$$V_L = \frac{Z_0}{Z_A + Z_0} V_{oc} e^{i\beta l} \qquad (3)$$

식 (3)이 의미하는 바는 탐침 보정 방정식을  $V_{oc}$ 에 대해서 만 유도하면 실제 측정에 대한 결과를 (3)을 이용해 변환할 수 있음을 뜻한다.

#### III. 심플렉틱 형태

로렌츠 상호작용 원리에 되입되는 상호작용양을 정의하기 위해 다음과 같은 표기법을 이용한다.

$$\ll a, b \gg = \oint_{S} (\overline{E_{a}} \times \overline{H_{b}} - \overline{E_{b}} \times \overline{H_{a}}) \cdot d\overline{a}$$
<sup>(4)</sup>

상호작용 ≪*a*, *b*≫를 이루는 원천(source) *a*와 *b*의 대수 적 구조(algebraic structure)는 벡터공간(vector space)이다. 상호작용 ≪*a*, *b*≫의 특성은 (4)식을 이용하면

$$\ll b, a \gg = - \ll a, b \gg \tag{6}$$

$$\ll a, a \gg = 0 \tag{7}$$

식 (5)-(7)의 성질은 심플렉틱 공간(斜交空間, symplectic space)의 중요한 공리이다. 식 (5)는 상호작용의 두 원천 *a*, *b*에 대해 쌍일차(雙一次, bilinearity)가 성립함을 뜻한다. 식 (6)은 상호작용 원천의 관계가 불균제 대칭(不均齊 對稱, skew-symmetry)임을 뜻한다. 식 (7)은 자기자신과의 상호작 용은 없음을 뜻한다. 즉, 상호작용이 의미하는 바는 다른 원천 과 작용력이 얼마인가를 나타내는 척도가 된다.

그러므로 상호작용 ≪a, b≫는 원천 a, b가 이루는 벡터 공간에 심플렉틱 형태(symplectic form) ≪≫를 가진 심플 렉티 공간을 이룬다.

#### IV. 로렌츠 상호작용과의 관계

로렌츠 상호작용 원리는 서로 다른 두 원천(source)의 전자 기장이 갖는 관계를 나타내는 것이다. 즉,

$$= \underbrace{(\overline{E}_{a} \times \overline{H}_{b} - \overline{E}_{b} \times \overline{H}_{a})}_{- (\overline{E}_{a} \cdot \overline{J}_{b} - \overline{H}_{a} \cdot \overline{M}_{a})} (8)$$

여기서 J와 M은 전기전류와 자기전류를 나타내며, a와 b는 서로 다른 두개의 원천 나타낸다.

럽지(V. H. Rumsey)의 반작용(reaction)을 (8)식에 도입여 간단히 하면

$$\ll a, b \gg = \langle a, b \rangle - \langle b, a \rangle$$
 (9)

여기서

$$\langle a, b \rangle = \int_{V} (\overline{E}_{b} \cdot \overline{J}_{a} - \overline{H}_{b} \cdot \overline{M}_{a}) du$$
  
(10)

반작용 < a, b>의 특성은

$$\langle k_1 a_1 + k_2 a_2, b \rangle$$

$$= k_1 \langle a_1, b \rangle + k_2 \langle a_2, b \rangle$$
(11)

$$\langle b, a \rangle = \langle a, b \rangle$$
 (12)

식 (12)는 로렌츠 상호작용 원리가 적용되는 체적 V가 모든 원천 a, b를 포함할 때 성립한다. 반작용 〈a, b〉는 원천 a 와 전자장 b가 이루는 벡터공간에 내적공간(inner product space)을 이룬다. (10)를 고려하면 자기 자신에 대한 반작용 〈a, a〉는 원천 a가 가진 전력(power)을 의미하게 된다. 그 래서 〈a, a〉 〉 0.



▶▶ 그림 2. 로렌츠 상호작용 원리의 적용

그림 2에서 AUT(Antenna Under Test)는 측정할 안테나 이며 근역장은 탐침으로 측정한다.  $S_M$ 은 근역장을 측정하는 열린 표면(open surface)이며,  $S_{\infty}$ 는 로렌츠 상호작용 원리 를 적용하기 위한 가상의 무한 표면이다.  $\Sigma_p$ 는 프로브를 감싸 는 임의의 닫힌 표면(closed surface)이며  $V_p$ 는  $\Sigma_p$ 가 만드

399

는 체적이다.  $\Sigma = S_M + S_{\infty}$ 라 정의하고  $\Sigma$ 가 만드는 체적을 V라 하면  $V_0 = V - V_0$ 를 만족한다.

탐침 교정을 수행하기 위하여 AUT와 탐침이 만드는 다중반 사(multiple reflection)를 무시한다. AUT와 프로브가 만드는 등가 원천(equivalent source)을 *a*와 *p*라 하고, AUT와 탐 침에서 반사되는 산란장(scattered field)을 형성하는 등가 원 천을 *as*와 *ps*라 하자. 그림 2의 구조에 (9)식에 제시된 로렌 츠 상호작용 원리를 적용하면

여기서 아래첨자 V와  $\Sigma$ 는 상호작용과 반작용이 정의되는 영역을 각각 나타낸다. (11)식을 (13)식의 우변에 적용하고 체 적 V에 원천 a와 as가 존재하지 않는 것( $\overline{J_a} = \overline{J_{as}} = 0$ )을 이용하면

$$\ll a + ps, p + as \gg_{\Sigma}$$

$$= \langle ps, p + as \rangle_{V}$$

$$- \langle p, a + ps \rangle_{V}$$

$$= \ll ps, p \gg_{\Sigma_{p}}$$

$$+ \langle ps, as \rangle_{V_{p}} - \langle p, a \rangle_{V_{p}}$$

$$(14)$$

식 (5)의 배분법칙을 (14)식의 좌변에 적용하고 정리하면

TEM(Transverse ElectroMagnetic) 파동(wave) 조건에 의해 ≪a, p≫<sub>Su</sub> = 0인 것을 이용하면

$$\ll a, p \gg_{S_M} = 2 \langle ps, as \rangle_{V_P} - \langle p, a \rangle_{V_P}$$
 (16)

탐침에 유기되는 개방회로 전압에 의한 탐침 입사 전력의 비 례량을  $P(\overline{r_0})$ 라 하면  $P(\overline{r_0})$ 은 상호작용 혹은 반작용으로 근사화할 수 있다. 즉,

 $P(\overline{r_0}) = \ll a, p \gg_{\Sigma_p} = -\langle p, a \rangle_{V_p}$ (17)

식(17)을 이용하면 다음과 같은 일반적인 탐침 교정 방정식 을 얻는다.

$$\ll a, p \gg_{S_M} = P(\overline{r_0}) + 2 \langle ps, as \rangle_{V_P}$$
 (18)

AUT와 탐침에 의해 반사되는 산란장의 반작용이  $P(\overline{r_0})$ 에 비해 매우 작다고 가정하면 근사화된 탐침 교정 방정식을 얻을 수 있다. 즉,

$$\ll a, p \gg {}_{S_{\mu}} \approx P(\overline{r_0})$$
 (19)

식 (19)식의 결과는 [1-3]에 제시된 근사 탐침 교정 방정식 과 유사하다. 만약 AUT와 탐침에서 산란되는 전자장을 예측 할 수 있으면 (18)식을 사용하여 탐침 교정 수행하며, 산란장을 알 수 없는 경우에는 (19)식을 사용하여 탐침 교정 수행한다.

▲ 고 문 헌

- W. M. Leach and D. T. Paris, "Probe-compensated near-field measurements on a cylinder," IEEE Trans. Antennas Propagat., Vol.21, No.4, pp.435 - 445, 1973.
- [2] D. T. Paris, W. M. Leach Jr., and E. B. Joy, "Basic theory of probe-compensated near-field measurements," IEEE Trans. Antennas Propagat., Vol.26, No.3, pp.373–379, 1978.
- [3] E. B. Joy, W. M. Leach, G. P. Rodrigue, and D. T. Paris, "Applications of probe-compensated near-field measurements," IEEE Trans. Antennas Propagat., Vol.26, No.3, pp.379–389, 1978.
- [4] C. A. Balanis, Antenna Theory: Analysis and Design, 2nd ed., New York: John Wiley & Sons, 1996.
- [5] 류홍균, 조용희, "원통주사법을 이용한 안테나 근역장 측정 방 법", 한국콘텐츠학회논문지, 제4권, 제2호, pp.28-35, 2004.
- [6] 조용희, "로렌츠 상호작용 원리와 근역장-원역장 변환 공식을 이 용한 안테나 극역장 측정 알고리즘 개선", 한국콘텐츠학회논문 지, 제6권, 제2호, pp.51-58, 2006.
- [7] H.-J. Li, T.-Y. Liu, and J.-L. Leou, "Antenna measurements in the presence of multipath waves," Prog. in Electromag. Research, Vol.30, pp.157–178, 2001.