# 마이크로파 비파괴 검사를 위한 인체 하지에 대한 전자파특성 분석

김병문\*・이상민\*\*・박영자\*\*\*・홍재표\*\*\*\*

## Analysis of Electromagnetic Wave Characteristics of Microwave Nondestructive Device for Inspecting Human Lower Leg

Byung-Mun Kim<sup>\*</sup> · Sang-Min Lee<sup>\*\*</sup> · Young-Ja Park<sup>\*\*\*</sup> · Jae-Pyo Hong<sup>\*\*\*\*</sup>

요 약

본 논문에서는 다층 평면 손실 구조에 대한 반사 전력 및 전송 전력을 계산하기 위해 전자파 전송 행렬식 을 새롭게 제안하였다. 적용된 인체 다리는 피부, 지방, 근육 및 뼈의 4층 평면 구조로 모델링하였으며 각 층 의 손실을 고려하기 위하여 복소 유전 상수는 4극 Cole-Cole 모델 매개변수를 사용하여 계산하였다. 피부면에 전자파가 입사할 때 0.1 ~ 20.0GHz의 주파수 대역에서 총 반사 및 투과 전력과 인체 손실을 계산하였다. 그리 고 다양한 근육 두께에 대해 최외곽 뼈에서 반사되어 피부에서 재방사되는 전력도 계산하였다. 그 결과 근육 두께 3.0mm, 주파수 4.6GHz일 때 반사손실은 -6.13dB로 평균값보다 3.42dB 낮게 나타났다.

#### ABSTRACT

In this paper, a new equation of electromagnetic wave transmission matrix was proposed to calculate the reflected power and transmitted power for the multi-layered planar lossy structure. The applied human leg was modeled as a four-layer planar structure of skin, fat, muscle and bone. The complex dielectric constant to consider the loss of each of these layers was calculated using the 4-pole cole-cole model parameter. When electromagnetic waves were incident on the skin surface, total reflected and transmitted power, and human body loss were calculated for a frequency band of 0.1 to 20.0 GHz. And for various muscle thicknesses, the power reflected only from the outermost bone and re-radiated from the skin was calculated. It was confirmed that at the muscle thickness of 3.0 mm and the frequency of 4.6 GHz the return loss was -6.13 dB, which was 3.42 dB lower than the average value.

#### 키워드

Transmission Matrix Equation, Human Dielectric Constant, Cole-Cole Model, Tibia 전송 행렬식, 인체 유전상수, 콜-콜 모델, 경골

* 경북도립대학교 전기전자과 교수(KImbyte@gpc.ac.kr)	• Received : Feb. 08, 2021, Revised : Mar. 14, 2021, Accepted : Apr. 17, 2021
**** 교신저자 : 경일대학교 전자공학과	Corresponding Author: Jae-Pyo Hong
·접 수 일:2021.02.08	Dept. of electronics engineering, Kyungil University,

Email : jphong@kiu.kr

- ・접 수 일:2021.02.08
- · 수정완료일 : 2021. 03. 14 ·게재확정일 : 2021. 04. 17

#### I.서 론

일반적으로 인체의 근골격계 손상 및 종양과 같은 질환에 X-선, CT(: Computed Tomography) 및 M RI(: Magnetic Resonance Imaging) 등과 같은 많은 진단영상 검사 법으로 다양한 진단이 활발히 시행하 고 있다고 한다[1,2]. 이들 중 X-선은 위험하여 반복 검사에는 안전하지 않다. 숨겨진 피부 종양의 경우는 외부로 들어나지 않으면 경비 때문에 넓은 부위를 쉽 게 시술을 받을 수 없다. 또한, 골절은 일반적으로 1 차 방사선 사진에서 볼 수 있으나 치유 과정의 연조 직 단계는 방사선 사진에서 시각화하기가 어려워 부 상 후 3~6주 후에 볼 수 있다. 또한 X선은 임산부나 바륨 조영제와 비스무트 함유 약물을 복용한 환자에 게는 사용할 수 없다. MRI 검사는 시간과 비용이 많 이 들어, 반복 사용이 쉽지 않다. MRI 기계 자체는 소규모 병원에서는 엄청나게 비싸므로 어느 곳에서나 사용할 수 없다. 또한, 폐소 공포증, 긴장 또는 MRI 기계로 인한 시끄러운 소음에 의해 방해받는 사람들 은 검사 전에 항불안제를 투여 받아야 한다.

전자파 조사로 수행되는 마이크로파 근거리 비파괴 검사는 최근에 피부종양세포 검출 및 하지 골절 치유 과정 감시 등에 사용되어 왔다[3-8]. 이 진단 검사는 편안하며 임상 시스템 비용이 X-선 및 MRI 시스템 등 다른 장비 비용에 비해서 저렴하기 때문에 광범위 한 검사에 적합하다. 이 시술은 안전 위험이 적으며 발달 초기의 피부아래의 작은 종양이나, 골절 치유 과 정, 골밀도 등을 모니터링할 수 있는 잠재력이 있다.



그림 1. 인체 하지의 횡 단면[4] Fig. 1 Transverse cross-section of human lower leg[4]

본 논문에서는 하지의 결함 즉 골절된 경골 및 숨 겨진 피부 종양 등에 대한 마이크로파 비파괴 검사를 위하여 피부 면에서의 반사전력 및 투과전력, 인체 조 직에 의한 흡수손실 등을 계산하기 위하여 다층 평면 구조에 대한 새로운 전자파 전송행렬식을 제안하였다. 이 행렬식은 최 외곽면에서 전체 반사 및 투과전력을 계산할 뿐만 아니라, 층별 반사 및 투과전력 계산이 용이하다.

적용된 인체 하지는 그림 1에서 횡단면 구조를 고 려하여 기본적으로 피부, 지방, 근육 및 뼈의 4층 평 면구조로 모델링하였으며, 전자파 입사공간과 최외곽 뼈는 무한 반평면 구조로 처리하였으나, 하지 경골 앞 부분은 근육이 없는 3층 구조로 처리하였다. 이들 각 층의 손실을 고려하기 위한 주파수별 복소 유전율은 Gabriel 등에 의한 인체의 유전특성 연구에서 제시된 4극 Cole-Cole 모델 매개변수를 사용하여 계산하였다. 이 인체 유전 특성연구에서 사용된 분석은 10Hz에서 100GHz까지의 스펙트럼을 4개의 분산 영역으로 모델 링했으며, 각 영역 내 주파수 의존도는 Cole-Cole항으 로 표현하였다. 실제로 이 모델은 지정된 범위의 모든 주파수에서 사용할 수 있다[9].

여기에 제시된 일반화된 다층 평면구조에 대한 투 과 및 반사 계수를 분석하는 새로운 전자파 전송행렬 식의 검증은 Ma[10]와 Alabaster[11] 등이 제시한 방 정식으로 3층 샘플 모델에 대하여 계산하여 비교하였 다. 여기서 주파수 9.4GHz에서 Ma[10] 등과 본 논문 에서 제시한 전송행렬식으로 계산한 결과, 투과계수 및 반사계수 계산에서 거의 일치하였다.

제시된 4층 평면구조 즉 피부(1.0mm), 지방 (1.2mm), 근육(0.0~15.0mm) 및 뼈(무한반평면)에서 인 체 모델의 피부 경계면에 평면전자과 입사 시 전체 반사 및 투과 특성 그리고 손실이 가장 큰 근육을 통 과하여, 최외곽 뼈에서만 반사되어 공기 중으로 재 복 사된 전력을 근육의 두께 변화에 대하여 0.1~ 20.0GHz 주파수 대역에서 계산하였다. 근육 두께가 3.0mm에서 주파수 4.6GHz에서 반사손실이 -6.13dB 로 평균값에 비해 3.42dB 낮고, 흡수손실 및 투과 특 성이 우수함을 확인하였다.

## Ⅱ. 이 론

#### 2.1 유전체의 광대역 상대 복소유전율 계산 : 다 중 Cole-Cole 분산 모델[9]

주파수의 함수로서 인체조직의 유전 특성의 변화를 설명하기 위해 파라메트릭 모델이 개발되었으며, 넓은 주파수 범위에서 새로운 유전체 데이터를 사용할 수 있게 됨으로써 다중 분산 모델은 다른 조직으로 확장 할 수 있다. 이 논문에서 사용된 분석은 이전에 보고 된 실험 데이터를 기반으로 하며 문헌에서 조사된 데 이터로 보완하였다. 10Hz에서 100GHz까지의 스펙트 럼을 4개의 분산 영역으로 모델링했으며, 각 영역 내 주파수 의존도는 Cole-Cole항으로 표현하였다. 실제로 이 모델은 지정된 범위의 모든 주파수에서 사용할 수 있다.

일반적으로 광대역 마이크로파 주파수에서 전자기 방사에 대한 인체 문제의 응답을 모델링하기 위해 각 조직에 대해 측정된 유전율 및 전도도 데이터는 다음 방정식으로 표현된 Debye 분산모델에 의해 근사화될 수 있다. 그러나 생물학적 물질의 구조 및 조성 모두 의 복잡성은 각각의 분산 영역이 다수의 기여에 의해 확장될 수 있는 것과 같은 것이다. 분산의 확장은 분 배 매개 변수를 도입함으로써 경험적으로 설명될 수 있으며 따라서 Cole-Cole 방정식으로 알려진 Debye 방정식에 대한 대안을 제공할 수 있다. 복잡한 인체 조직의 스펙트럼은 식 (1)과 같이 다중 Cole-Cole 분 산으로 더 적절히 표현할 수 있다.

$$\epsilon_r(jw) = \epsilon'_r(jw) - \epsilon''_r(jw) \tag{1}$$

$$=\epsilon_{\infty} + \sum_{k=1}^{K} \frac{\Delta \epsilon_{k}}{\left(1+jw\tau_{k}\right)^{1-\alpha_{k}}} + \frac{\sigma_{s}}{jw\epsilon_{0}}$$

여기서  $\omega$ 는 각 주파수,  $\epsilon_0$ 는 자유공간 유전율,  $\epsilon'_r$ 및  $\epsilon''_r = \sigma/(w\epsilon_0)$ 은 Debye 분산 매체의 복소 유전 율 $(\epsilon_r)$ 의 실수부 및 허수부이며,  $\sigma$ 는 전기 전도도를 나 타낸다.  $\epsilon_\infty$ 는 무한 주파수에서의 유전율, K는 Debye 모드의 수,  $\Delta \epsilon_k$  및  $\tau_k$ 는 각각 k 번째 Debye 분산 모 드의 크기 및 완화 시간,  $\sigma_s$ 는 DC 전도도이다. 그리고 분포 파라미터  $\alpha_k$ 는 분산 확장의 척도이다.

표 1은 인체 하지의 정강이 주변 조직의 4극 Cole-Cole 모델 매개변수이다. 각 조직에 대하여 적 절한 파라미터를 선택하여 원하는 주파수 범위에서 유전체 거동을 예측할 수 있다.

Cole-Cole 분산 식 (1)과 표 1의 매개변수를 사용 표 1. 인체 조직의 4극 Cole-Cole 모델 매개변수 Table 1. 4 pole Cole-Cole model parameters of

human tissue

Tissue	Bone	Fat (Not	Muscle	Skin
Param.	(Cortical)	Infiltrated)		(Wet)
$\epsilon_{\infty}$	2.5	2.5	4.0	4.0
$\sigma_S$	0.02	0.01	0.2	0.0
$\Delta \epsilon_1$	10	3.0	50	39
$\tau_1(ps)$	13.263	7.958	7.234	7.958
$\alpha_1$	0.2	0.2	0.1	0.1
$\Delta \epsilon_2$	180	15	7000	280
$ au_2(ns)$	79.577	15.915	353.678	79.577
$\alpha_2$	0.2	0.1	0.1	0.0
$\Delta \epsilon_3$	5.00E+3	3.30E+4	1.20E+6	3.00E+4
$ au_3(\mu s)$	159.155	159.155	318.31	1.592
$\alpha_3$	0.2	0.05	0.1	0.16
$\Delta \epsilon_4$	1.00E+5	1.00E+7	2.50E+7	3.00E+4
$\tau_4(ms)$	15.915	7.958	2.274	1.592
$\alpha_4$	0.0	0.01	0.0	0.2
컨션 즈코스 비어 01co200 CHL-에너 그치 격고를 그				

하여, 수파수 대역 0.1∽20.0 GHz에서 구한 결과를 그 림 2에 도시하였다.



그림 2. 인체 하지 조직의 상대 복소유전율,  $\epsilon_r$  : (a) 실수부분 (b) 허수부분



그림 2는 뼈, 근육, 지방 및 피부에 대한 상대유전 율의 실수부분과 허수부분을 도시하였다. 유전체의 손 실은 유전율의 허수부분과 관계가 크다[12].

2.2 다층 유전체 평면구조의 전자파 특성 해석



Fig. 3 Typical m-layered dielectric planar structure

그림 3은 일반화된 m층 유전체 평면구조를 도시한 것으로 각층은 유전율과 두께 즉, 전기적인 길이로 구 분된다. 평면 전자파가 입사하는 0번째 층은 자유공간 이며, 무한반평면으로 그리고 전자파가 투과되는 (m+1)층 또한 무한반평면으로 처리하였다. 기존 문헌 을 참조하여 정리하면 다층 평면 유전체 구조에서 일 반화된 전자파 전송행렬식은 식 (2)와 같이 표현될 수 있다[10-12].

$$\begin{bmatrix} E_{1+} \\ E_{1-} \end{bmatrix} = \prod_{i=1}^{m} \begin{bmatrix} \frac{1}{T_i} \begin{pmatrix} 1 & R_i \\ R_i & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} e^{j\theta_i} & 0 \\ 0 & e^{-j\theta_i} \end{pmatrix} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} E_{(m+1)+} \\ E_{(m+1)-} \end{bmatrix}$$
(2)
$$= \prod_{i=1}^{m} \begin{bmatrix} \frac{1}{T_i} \begin{pmatrix} e^{j\theta_i} & R_i e^{-j\theta_i} \\ R_i e^{j\theta_i} & e^{-j\theta_i} \end{pmatrix} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} E_{(m+1)+} \\ E_{(m+1)-} \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned} & \mathbf{q}[\mathbf{Z}] \mathbf{k} \\ & \begin{bmatrix} E_{(m+1)+} \\ E_{(m+1)-} \end{bmatrix} = \frac{1}{T_{m+1}} \begin{pmatrix} 1 & R_{m+1} \\ R_{m+1} & 1 \end{pmatrix} \begin{bmatrix} E'_{(m+1)+} \\ E'_{(m+1)-} \end{bmatrix} \quad (3) \\ & R_i = \frac{Z_i - Z_{i-1}}{Z_i + Z_{i-1}} \qquad (4) \end{aligned}$$

이고,  $T_i = 1 + R_i = (2Z_i)/(Z_i + Z_{i-1})$ ,  $Z_i = \sqrt{\mu_0/\epsilon_i}$ ,  $\theta_i = k_i d_i$   $k_i = w \sqrt{\epsilon_i \mu_0}$ 이며,  $d_i \succeq$  i층 의 유전체 두께이다.

식 (2)의 전송행렬식의 대각 성분( $T_{11}/T_{22}$ ,  $T_{12}/T_{21}$ )은 크기는 같고 위상은 서로 반대가 됨을 유 추할 수 있다. 첫 번째 유전체 표면에서의 전체 반사계수 *Γ*<sub>t</sub>와 (m+1)번째 유전체 표면에서의 투과계수 *Τ*<sub>t</sub>는 각각 식 (5a), (5b)와 같다.

$$\Gamma_t = \frac{E_{1-}}{E_{1+}}$$
 (5a)

$$T_t = \frac{E'_{(m+1)+}}{E_{1+}}$$
(5b)



그림 4에서 최 좌측 경계면에 입사된 전계  $E_{1+}$ 가 (m-1)개 층을 통과하여 m층의 우측 경계면에서 반 사 전계는  $E_{(m+1)-}$ 이며, 이 투과 반사된 전계  $E_{(m+1)-}^{r} (= E_{(m+1)-})$ 가 통과한 모든 층을 되돌아가 는 경우 전계  $E_{1-}^{r}$ 는 식 (6)으로 계산할 수 있다.

$$\begin{bmatrix} E_{(m+1)-}^{r} \\ E_{(m+1)+}^{r} \end{bmatrix} = \prod_{i=m}^{1} \begin{bmatrix} \frac{1}{T_{i}^{r}} \begin{pmatrix} e^{j\theta_{i}} & R_{i}^{r} e^{j\theta_{i}} \\ R_{i}^{r} e^{-j\theta_{i}} & e^{-j\theta_{i}} \end{pmatrix} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} E_{1-}^{r} \\ E_{1+}^{r} \end{bmatrix}$$
(6)

여기처  $R_i^r = (Z_{i+1} - Z_i)/(Z_{i+1} + Z_i) = -R_i$ ,  $T_i^r = 1 + R^{r_i}$ 이 된다.

역 방향 전체 투과계수  $T_t^r$ 는 식 (6)으로부터 계산 할 수 있다.

$$T_t^r = \frac{E_{1-}^r}{E_{(m+1)-}^r} \tag{7}$$

식 (2), (5a), (5b)와 (7)로부터 최 우측 (m+1)층에 서 만 반사되어 되돌아오는 전계  $E_{1-}^r$ 는 식 (8)로 계 산할 수 있다.

$$E_{1-}^{r} = R_{m+1} \frac{T_{t}^{r} T_{t}}{T_{m+1}} E_{1+}$$
(8)

자유공간으로부터 제1 유전체층의 경계면에서 입사 전력  $S_{in}$ 와 반사 전력  $S_r$ , 그리고 m개 유전체 층들 을 통과한 투과 전력  $S_t$ 는 식 (5a)와 (5b)를 활용하여 식 (9a), (9b), (9c)와 같이 구할 수 있다.

$$\begin{split} S_{in} &= \frac{1}{2} Re \left[ E_{1+} \times H_{1+}^{*} \right] & (9a) \\ &= \frac{|E_{1+}|^2}{2} Re \left[ 1/Z_0^{*} \right] \\ S_r &= S_{in} \times |\Gamma_t|^2 & (9b) \end{split}$$

$$S_{t} = S_{in} \times Re\left[\frac{Z_{0}^{*}}{Z_{m+1}^{*}}\right] |T_{t}|^{2}$$
(9c)

여기서  $H_{1+}^*$ 는 0층 자유공간에서 입사자계의 공액 복소수이다.

최우측 (m+1)층에서 반사된 전력  $S_{r(m+1)}$ 은 식(2), (5a), (5b) 및 (6)를 사용하여 식 (10)과 같이 구할 수 있다.

$$\begin{split} S_{r(m+1)} &= S_{in(m+1)} \times |R_{(m+1)}|^2 \eqno(10) \\ & \mathfrak{P}[\lambda] \end{split}$$

$$S_{in(m+1)} = S_{t(m+1)} / \left( Re\left[\frac{Z_m}{Z_{(m+1)}^*}\right] |T_{(m+1)}|^2 \right)$$

이고,  $S_{in(m+1)}$ 과  $S_{t(m+1)}$ 은 최 외곽 경계면에서의 입사전력과 투과전력이다.

최 외곽 경계면에서 반사된 전력이 자유공간으로 되돌아오는 반사전력  $S_t^r$ 는 식 (11)과 같다.

$$S_{t}^{r} = S_{in} \times \left| R_{m+1} \frac{T_{t}^{r} T_{t}}{T_{m+1}} \right|^{2}$$
(11)

#### Ⅲ. 유전체 3층 모델의 검증

여기 제시된 다층 유전체의 일반화된 모델에 대한 투과 및 반사계수 계산을 위한 새로운 전자파 전송행 렬식은 그림 5와 표 2의 3층 구조를 사용하여 검증하 였다.

그림 5는 시험 설치도와 시험샘플을 담는 용기의 구조를 도시하고 있으며, 시험샘플은 표 2에 제시된 바와 같이 각 층의 유전율과 두께로 표시되고 자유 공간으로 둘러싸인 3층 유전체 구조를 보여준다. 이 구조의 1층과 3층은 중심층의 시험샘플을 고정시키는 유전체 층이다.

Ma와 Okamura[10], Alabaster[11] 등은 이 구조에 대하여 투과 및 반사계수에 대한 방정식을 제시하였 다. 제시된 3층 모델에 대하여 주파수 9.4GHz에서 Ma 등과 본 논문에서 제시한 식 (2)로 계산한 결과, 둘 다 동일하게 투과계수 T=-8.561dB 및 반사계수 R=-5.126dB로 계산되었다.



그림 5. (a) 3층 유전체 시험 설치도 (b) 시험용 소재 구조 : 0층과 4층 자유공간, 1층과 3층 유리용기, 2층 시험샘플

Fig. 5 (a) Test diagram of 3-layer dielectric (b) Structure of test material: 0 and 4 layer free spaces, 1 and 3 layer container, 2 layer test sample

표 2. 샘플 시험 용기 모델 Table 2. Mode of sample test container

Division	Thickness	Relative dielectric			
	(m m )	const.			
$\operatorname{Air}(\epsilon_{r0})$	Half space	space 1.0+j0.0			
$Glass(\epsilon_{r1})$	3.0	2.55-j0.07			
$\mathrm{Sample}(\epsilon_{r2})$	30.0	20-j1			
$Glass(\epsilon_{r3})$	3.0	2.55-j0.07			
$\operatorname{Air}(\epsilon_{r0})$	Half space	1.0+j0.0			

#### IV. 인체 하지의 조직 구조에 대한 광대역 전자파 특성

그림 1에서와 같이 인체 하지의 횡단면 구조에서, 하지의 조직은 최 외곽에 피부층이 존재하고, 그 내부 에 지방층이 있다. 그 지방층 안에 여러 근육과 뼈가 자리 잡고 있다. 하지의 뼈는 경골과 비골이 있으며, 그 중 경골은 인체 하중의 대부분을 지탱하는 중요한 뼈이다. 일반적으로 하지는 여러 근육에 의한 두께 차 이가 있지만 피부, 지방, 근육, 뼈 등 4층 조직으로 구 성되어 있으나, 정강이 앞 안쪽의 경골 부위는 특별히 근육이 없이 얇은 피부, 지방, 뼈 3층으로 되어 있다.

표 3. 하지 경골 주변의 인체 피부 모델의 두께 Table 3. Thickness of human skin model around tibia (단위:mm)

Division	3-layer	4-layer
$\operatorname{Air}(d_0)$	Half space	Half space
$Skin(d_1)$	1.0	1.0
$Fat(d_2)$	1.2	1.2
$Muscle(d_3)$	0.0	3.0
$Bone(d_4)$	Half space	Half space
Remark	Front of the tibia	-

이러한 하지 조직은 피부와 지방, 근육, 뼈 순으로 4 층 평면으로 구조화하고, 각 층의 두께는 표 3과 같 이 d<sub>1</sub>=1.0mm, d<sub>2</sub>=1.2mm, d<sub>3</sub>=3.0mm이고, 뼈의 두께 d<sub>4</sub>는 무한 반평면으로 처리하였다. 그리고 조직 각층 의 상대 복소 유전율은 다중 Cole-Cole 분산 식 (1)과 표 1의 매개변수를 사용하여, 주파수 대역 0.1∽ 20.0GHz에서 구한 결과를 적용하였다

### 4.1 다층 평면으로 모델링된 인체 하지에서 감쇄 특성과 반사특성

하지 조직의 각 층의 감쇄특성과 층간 경계면 반사 특성은 식 (2)에서 전파상수의 허수성분  $Im[k_i]$ 과 반사 계수의 크기  $Abs[R_i]$ 를 구하여 그림 6에 도시하였다.



그림 6(a)에서 각 매질의 감쇄특성은 전과정수에서 공기 투자율은 일정하기 때문에 복소 상대 유전율의 허수성분  $Im[\epsilon_{ri}]$ 이 가장 큰 영향을 미친다. 그림 2(b)를 참고하면  $Im[\epsilon_{ri}]$ 은 수분 성분을 많이 포함하 고 있는 근육과 피부가 크고 지방이 가장 작기 때문 에 감쇄특성도 비슷한 추세를 나타내고 있으며, 주파 수가 증가함에 따라 전기적인 길이 즉 파장 대비 길 이가 증가하기 때문에 감쇄특성도 증가한다. 그림 6(b)에서 매질간 경계면에서 매질의 유전율의 차가 크면 반사특성이 커진다. 공기와 피부사이의 경계에서 입사파 전력 대비 반사손실이 약 50% 이상이 되고, 4 층 구조의 근육과 뼈 사이의 반사손실이 3층 구조의 지방과 뼈 사이에 비해 약 5배 이상이 된다.

### 4.2 4층 평면으로 모델링된 인체 하지에서 전자 파특성

4층 평면 구조로 모델링된 인체 하지에 평면 전자 파를 투사할 경우, 하지 피부 면에서 반사특성과 뼈 경계면에서 투과특성은 주파수 대역 0.1∞20.0 GHz에 대하여 식 (2)로부터 계산하였으며, 그 결과를 그림 7 에 도시하였다.



(a) 입력임피던스 (b) 전력

Fig. 7 Propagation characteristics in the lower leg modeled as a 4-layer plane : (a) Input impedance (b) Power

피부면에서 입력임피던스 Z<sub>in</sub>는 식 (5a)와 (5b)의 전체 반사계수 Γ<sub>t</sub>를 활용하여 다음 식 (12)와 같이 구할 수 있으며 그림 7(a)에 도시하였다.

$$Z_{in} = Z_0 \frac{1 + \Gamma_t}{1 - \Gamma_t} \tag{12}$$

여기서 Z<sub>i</sub>는 공기 중의 특성임피던스이며 약 377 Ω이다. 주파수 f=4.60GHz에서 입력 임피던스  $Z_{in}$ 는 128.10 - j19.38  $\Omega$ 이며,  $Z_0$ 와 가장 근접하고, 반사계수  $\Gamma_i$ 의 크기는 0.49, 투과계수  $T_i$ 의 크기는 0.28이다. 인체조 직의 결함 탐지용 안테나를 설계할 때 이러한 입력임 피던스  $Z_{in}$ 는 안테나에서 반사손실을 최소화하고, 인 체 다리 내부로 투과전력을 최대화할 수 있는 중요한 정보이다.

인체 조직 즉, 피부, 지방, 근육에서의 손실 전력  $S_l$ 은 피부 면에서의 입사전력  $S_{in}$ 이면, 동일면에서의 반사전력  $S_r$ , 뼈 속으로의 투과전력  $S_t$  등을 사용한 식 (9a)<sup>~</sup>(9c)로부터 식 (13)과 같이 계산할 수 있다.

 $S_l = S_{in} - S_r - S_t$  (13)

 그림 7(b)의 주파수 f=4.60GHz에서 계산결과 피부 면

 에 단위면적당 전력  $S_{in}$ =0.0dBm으로 입사하면, 반사전

 력  $S_r$ =-6.13dBm, 투과전력  $S_t$ =-6.01dBm 그리고 인체

 조직 즉, 피부 및 지방, 근육 층 등에서 열로 소모되는

 손실 전력  $S_l$ =-2.96dBm이다. 손실전력에 영향이 큰 각

 층의 감쇄특성은 그림 6(a)에서 보는 바와 같이 주파수

 46GHz에서 피부층 -8.20dB/cm와 지방층 -1.58dB/cm,

 근육 층 -8.28dB/cm이다. 그리고 입사전력 대비 인체

 조직에서의 흡수 손실전력이 약 50.59%이다. 전체 주파

 수 대역에서 평균 반사손실이 약 -2.71dBm이므로

 4.6GHz에서 반사손실과 차는 -3.42dB이다.

주파수가 5GHz 이상이 되면 주파수가 증가함에 따 라 약 -1.93dB/GHz 기울기로 급격하게 투과전력이 감소하게 된다. 결국 주파수가 높아짐에 따라 대부분 의 전력은 인체 조직에 흡수되어 손실이 커진다.



그림 8. 4층의 뼈 경계면에서 투과·반사전력과 공기 중으로 재복사 전력

Fig. 8 Transmitted and reflected power  $S_{t4}(=S_t)$   $S_{r4}$ at the bone interface of the 4-layer and re-radiation power  $S_{t4}^r$  into air 그림 8은 4층 뼈에서 반사된 전력과 피부외부로 재 복사된 전력을 식 (9a)~9(c), (10)과 (11) 그리고 표 4 를 사용하여 계산한 결과를 도시하였다. 주파수 f=4.60GHz에서 4층 뼈로 투과된 전력  $S_{t4}$ 는 전체 투 과전력  $S_t$ (=-6.01dBm)와 같고, 뼈에서 반사된 전력  $S_{r4}$ =-13.89dBm이며, 이 반사전력이 다시 인체 조직을 통과하여 피부 외부로 복사될 때 약 5.76dB 정도의 투과손실이 발생하여 피부 면에서 재복사전력  $S_{t4}^r$ =-19.65dBm이다. 주파수가 5GHz 이상이 되면 왕복 투과 손실 기울기는 약 -3.77dB/GHz로 급격히 감소 하며 이는 그림 7(b)에서 단방향 투과손실 기울기 -1.93dB/GHz와 비교하면 약 1.95배 된다.

## 4.3 3층 평면으로 모델링된 경골부위에서 전자파 특성

하지 경골 앞 내측은 그림 1에서와 같이 근육이 거 의 없기 때문에 표 3과 같이 근육 두께 d3가 0mm 인 경우 즉, 3층 평면 구조(피부, 지방, 뼈)로 모델링 할 수 있다. 인체 하지에 평면 전자파를 투사할 경우 하지 피부 면에서의 반사특성과 뼈 경계면에서 투과 특성은 주파수 대역 0.1∞20.0GHz에서 계산한 결과를 그림 9에 도시하였다.



Fig. 9 Propagation characteristics in the lower leg modeled as a 3-layer plane : (a) Input impedance (b) Power

그림 9(a)는 3층 평면으로 모델링된 다리 피부 면 에서 입력임피던스 Z<sub>in</sub>를 주파수 대역 0.1∞20.0GHz 대하여 도시하였다. 주파수 f=1.10GHz 에서 입력임피 던스 Z<sub>in</sub>는 99.620 - j4.6644Ω이며, 4층 하지 구조에 비해 적지만 공기 중의 특성임피던스와 가장 근접하 여, 반사손실이 가장 좋다. 주파수 f=4.60GHz에서 입 력임피던스  $Z_{in}$ 는 72.387 - j30.147Ω이다. 주파수 f=1.10GHz에서 반사계수  $\Gamma_t$ 의 크기는 0.58이며, 투과 계수  $T_t$ 는 0.41이다.

그림 9(b)에서 반사손실이 가장 작은 주파수 f=1.10GHz에서 반사전력  $S_r$ =-4.70dBm, 뼈로의 투과 전력  $S_t$ =-2.24dBm 그리고 인체 조직에서 열로 소모 되는 손실전력  $S_l$ =-11.87dBm이다. 각 층의 감쇄특성 은 그림 6(a)에서 보는 바와 같이 주파수 1.1GHz에서 피부층 -2.20 dB/cm와 지방층 -0.39 dB/cm이다. 입 사전력 대비 인체 조직에서의 흡수 손실전력이 약 6.50%이다. 주파수 f=4.60GHz에서 손실전력  $S_l$ =-7.60 dBm, 흡수 손실전력 백분율은 17.38%이다.

주파수가 3GHz 이상이 되면 주파수가 증가함에 따 라 약 -0.46dB/GHz 기울기로 투과전력이 감소하는 데 근육이 있는 경우(-1.93dB/GHz)에 비해 기울기가 상당히 작은데, 이는 상대적으로 감쇄특성이 큰 근육 이 없기 때문이다.



그림 10. 3층의 뼈 경계면에서 투과·반사 전력과 공기 중으로 재복사 전력 Fig. 10 Transmitted and reflected power  $S_{t4} (= S_t)$  $S_{r4}$  at the bone interface of the 3- layer and re-radiation power  $S_{t4}^r$  into air

그림 10은 인체 하지의 뼈 경계면에서 투과·반사된 전력과 이 뼈 표면 반사전력이 공기 중으로 재복사 전력을 도시하였다. 하지 인체 조직 중 3층 뼈에서 주 파수 f=1.10GHz에서 반사된 전력  $S_{r3}$ =-15.86dBm, 반 사전력이 다시 인체 조직을 통과하여 피부 외부로 복 사될 때 약 1.81dB 정도의 투과 손실이 발생하여 피 부 면에서 반사전력  $S'_{r3}$ =-17.67dBm이다. 주파수 f=4.60GHz에서 3층 뼈에서 반사된 전력  $S_{r3}$ =-18.78dBm, 피부 면에서 복사전력 S<sup>r</sup><sub>t3</sub> = -24.01 dBm이다. 근육 층을 가지는 4층 모델링의 피부 면에 서 복사전력 S<sup>r</sup><sub>t4</sub> =-19.65dBm과 비교하면, 3층 모델링 의 복사전력 S<sup>r</sup><sub>t3</sub>이 4.36dB 적다. 이는 결국 그림 6(b)에서 보는 바와 같이 지방과 뼈의 유전율 차는 근육과 뼈에 비해 유전율의 차가 작기 때문에 3층 뼈 에서 반사손실은 적고, 뼈로 투과되는 전력 S<sub>t</sub> (=-4.38dBm, f=4.6GHz)가 4층에 비해서 1.63dB 크다. 그리고 주파수가 3GHz 이상이 되면 왕복 투과 손 실 기울기는 약 -1.12dB/GHz로 서서히 감소하며 이 는 그릮 7(b)에서 단방향 투과손실 기울기

-0.46dB/GHz와 비교하면 약 2.43배가 된다.



그립 11은 하지의 두께와 유전율은 표 3과 4와 같 으며, 근육 두께 변화(d3[mm]: 0.0~15.0)에 따른 4층 뼈 경계면에서 반사되어 공기 중으로 재복사 전력을 도시하였다. 근육 두께 d3=15.0mm일 때, 주파수 f=5.1GHz 이상에서 주파수 변화에 대한 재복사 전력 변화율은 -13.54dB/GHz이다. 주파수 0.1GHz에서 두 께 변화에 대한 재복사 전력 변화율은 -0.30dB/mm, 주파수 18.1GHz에서 변화율은 -12.02dB/mm이다. 주 파수와 두께가 증가함에 따라 재복사 전력은 급격하 게 감소함을 알 수 있다.

하지의 결함 검사를 위한 마이크로파 비파괴 검사 장비에서 송수신기의 주파수는 안테나 크기와 분해능 을 고려해 약 3.0GHz 이상 그리고 약 80dB 동적범위 (Dynamic Range)의 수신기 성능과 인체 감쇄특성을 고려해 11.0GHz 이하의 UWB(FCC02)가 적당하고, 사용량이 많은 2.4GHz와 5.6GHz의 ISM 대역을 배제 하는 것이 주파수 간섭을 줄일 수 있을 것으로 사료 된다[13-15].

#### V. 결론

본 논문에서는 하지의 결함 즉 골절된 경골 및 숨 겨진 피부 종양 등에 대한 마이크로파 비파괴 검사를 위하여 피부 면에서의 반사전력 및 투과전력, 인체 조 직에 의한 흡수손실 등을 계산하기 위하여 다층 평면 구조에 대한 새로운 전자파 전송행렬식을 제안하였다. 이 행렬식은 근육의 두께 변화에 대하여 0.1~20.0GHz 주파수 대역에서 최외곽면에서 전체 반사 및 투과전 력을 계산할 뿐만 아니라, 층별 반사 및 투과전력을 계산할 수 있었다.

적용된 인체 하지는 피부, 지방, 근육 및 뼈의 4층 평면구조로, 경골 앞의 경우 거의 근육이 존재하지 않 기 때문에 피부, 지방 및 뼈의 3층 평면구조로 모델링 하였다.이들 각층의 손실을 고려하기 위한 주파수별 복소 유전율은 기존 연구에서 제시된 4극 Cole-Cole 모델 매개변수를 사용하여 계산하였다.

제시된 4층 평면구조 즉 피부(1.0mm), 지방 (1.2mm), 근육(3.0mm) 및 뼈(무한반평면)에서 인체 모델의 피부 경계면에 평면전자파 입사 시 전체 반사 손실이 -6.13dB로 평균값에 비해 3.42dB가 낮고, 흡 수손실 및 투과 특성이 우수함을 확인하였다.

향후 하지 경골 주변에 대한 비침습 안전감시를 위 한 온-바디 안테나와 근접장 전자파 현미경 안테나, UWB 이미지 센서용 안테나를 설계하여 골 밀도, 경 골 골절 치유 과정 그리고 피부 아래 각종 악성 피부 질환을 감시하는 전자파 시스템에 적용할 예정이다.

#### References

- A. Webb, Introduction to Biomedical Imaging. New Jersey: IEEE Press Series and John Wiley and Sons, 2003.
- [2] J. J. Hermans, A. Beumer, T. A. W. De Jong, and G-J Kleinrensink, "Anatomy of the distal

tibiofibular syndesmosis in adults: a pictorial essay with a multimodality approach," *J. of Anat.*, vol. 217, 2010, pp. 633-645.

- [3] S. H. Kim and Y. C. Rhee, "A Study on Ultra-Wideband Patch Antenna with Modified Barrel Shape," J. of the Korea Institute of Electronic Communication. Sciences, vol. 11, no. 3, Mar. 2016. pp. 263-270.
- [4] Korea Disease Control and Prevention Agency, He alth Information Portal, "Chronic Osteomyelitis)", https://health.cdc.go.kr/healthinfo/biz/health/gnrlzHealthIn fo/gnrlzHealthInfo/gnrlzHealthInfoView.do, Aug. 2020.
- [5] F. Topfer and J. Oberhammer, "Millimeter-wave tissue diagnosis: the most promising fields for medical applications," *IEEE Microwave Magazine*, vol. 16, 2015, pp. 97-113.
- [6] S. B. S. Akram, N. Qaddoumi, and H. Al-Nashash, "Novel near-field microwave bone healing monitoring using open-ended rectangular waveguides," 2006 IEEE GCC Conference (GCC), Manama, Bahrain, 2006, pp. 1-5.
- [7] O. Malyuskin and V. Fusco, "Resonantly loaded apertures for high-resolution near field surface imaging," IET Science, Measurement and Technology, vol. 9, less. 7, 2015, pp. 783-791.
- [8] B. M. Kim, H. W. Son, and Y. K. Cho, "Narrow Resonant Double-Ridged Rectangular Waveguide Probe for Near-Field Scanning Microwave Microscopy," J. of Elect. Eng. & Tech., vol. 13, no. 1, 2018, pp. 406-412.
- [9] S. Gabriel, R. W. Lau, and C. Gabriel, "The dielectric properties of biological tissues: III. Parametric models for the dielectric spectrum of tissues," *Phys. in Med. & Biol.* vol. 41, 1996, pp. 2271-2293.
- [10] Z. Ma and S. Okamura, "Permittivity determination using amplitudes of transmission and reflection coefficients at microwave frequency," *IEEE Trans. MIT*, vol. 47, 1999, pp. 546-550.
- [11] C. M. Alabaster, "The microwave properties of tissue and other lossy dielectrics," PhD thesis submission, CRANFIELD UNIVERSITY, Mar. 2004.

- [12] C. Α. Balanis, Advanced engineering electromagnetics (2nd ed). New Jersey: John Wiley & Sons, 2012.
- [13] X. Li, "Body Matched Antennas for Microwave Medical Applications," Dissertation, Karlsruher Institut Für Technologie(KIT), Jan. 2013.
- [14] H. W. Son, B. M. Kim, J. T. Park, and J. P. Hong, "Design and Fabrication of Inset Fed Patch Antenna Loaded with CSLR," J. of the Korea Institute of Electronic Communication. Sciences, vol. 10, no. 5, May 2015, pp. 549-556.
- [15] S. P. Hong, "Design and Implementation of Healthcare System Based on Non-Contact Biosignal Measurement," J. of the Korea Institute of Electronic Communication. Sciences, vol. 15, no. 1, Feb. 2020, pp. 185-190.

#### 저자 소개



## 김병문(Byung-Mun Kim)

1986년 경북대학교 전자공학과 졸 업(공학사) 1988년 경북대학교 대학원 전자공 학과 졸업(공학석사)

2015년 경북대학교 대학원 전자공학과(공학박사) 1990년~1997년 LG정밀 선임연구원 1997년~현재 경북도립대학교 전기전자과 교수 ※ 관심분야 : 레이다시스템, 마이크로파 부품 및 탐침 등



#### 이상민(Sang-Min Lee)

졸업(보건학사) 1999년 계명대학교 공중보건학과 대학원 졸업(보건학석사) 2003년 계명대학교 공중보건학과 대학원 졸업(보건학박사)

2005년 ~ 경북도립대학교 응급구조과 교수 ※ 관심분야 : 병리독성, 생리활성, 응급의료 등



## 박영자(Young-Ja Park)

2004년 계명대학교 미생물과 졸업 (이학사) 2007년 대구카톨릭대학교 의학과 대학원 졸업(의학석사) 2014년 계명대학교 생물학과 대학

원 졸업(이학박사) 2010년 ~ 서라벌대학교 치위생과 조교수 ※ 관심분야 : 항암, 미생물발효, 생리활성물질 등



## 홍재표(Jae-Pyo Hong)

1981년 경북대학교 전자공학과 졸 업(공학사) 1983년 경북학교 대학원 전자공학 과 졸업(공학석사)

1989년 경북대학교 대학원 전자공학과(공학박사) 1990년~현재 경일대학교 전자공학과 교수 ※ 관심분야 : 평면 안테나 설계, 전자파 산란