

# 끝단 질량을 가진 복합재료 얇은 벽보의 퍼지이론과 압전 감지기/작동기를 이용한 진동제어

## Vibration Control of Composite Thin-Walled Beams with a Tip Mass Via Fuzzy Logic and Piezoelectric Sensors and Actuator

이 윤 규\* · 송 오 섭\*\* · 민 준 식\*\*\* · 강 호 식\*\*\* · 정 남 희\*\*\*  
Yoonkyu Lee\*, Ohseop Song\*\*, Junsik Min\*\*\*, Hos-hik Kang\*\*\*, Namheui Jeong\*\*\*

**Key Words :** Fuzzy control(퍼지 제어), Thin-walled Beam(얇은 벽 보), Piezoelectric materials(압전재료), Tip-mass(끝단 질량)

### ABSTRACT

This paper deals with adaptive fuzzy logic controller design to achieve proper dynamic response of a composite thin-walled beam with a tip mass. In order to check the effectiveness of this controller, three different types of control logic are selected and applied. The adaptive control capabilities provided by a system of piezoactuators bonded or embedded into the structure are also implemented in the system. Results show that the fuzzy logic controller is more effective than the proportional or velocity feedback controller for the vibration control of composit thin-walled beam with a tip mass.

### 1. 서 론

항공기나 우주분야에서는 구조물의 질량이 그 성능에 미치는 영향과 부가 질량에 따른 불안정 특성 때문에, 경량구조의 개발과 부가 질량에 따른 시스템의 안정화 방법에 대한 요구가 있어왔다. 이러한 요구를 기반으로 기존의 재료보다 가볍고 기계적 성질이 우수한 섬유강화 복합재료의 사용이 증가하고 있으며 또한, 구조적 효율성이 높은 얇은 벽보(thin-walled beam)의 사용 예를 많이 찾아 볼 수 있다.

이에 따른 이방성 복합재료 구조물의 구조 연성 효과를 이용하여 구조물의 동특성을 적절히 조정하려는 구조적 테일러링(structural tailoring)과 더 나아가 자동형 복합재료(Intelligent Composite Material:ICM)에 대한 연구가 활발히 진행중이다. 이러한 연구에서는, 기존의 진동제어 방법과는 달리 지능형 재료를 작동기(actuator) 또는 센서(sensor)로 많이 사용하고 있으며 복합재료의 경우에는 분포형 감지기와 작동기에 관한 연구가 이루어지고 있다.

특히, 항공기의 날개, 공격형 헬기 등에도 보조 연료 연료통이나 무기가 장착 되는데 이러한 부가 질량이 있는 시스템의 진동제어에 관한 기존의 연구는 설계변수의 조정에 의한 연구들이 활발이 진행되어 왔다.

본 연구에서는 종방향 및 횡방향 연성운동을 나타내도록 적층한 CUS(Circumferentially Uniform Stiffness System) 형태의 적층 복합재료 박판 보에 감지기와 작동기의 역할을 할 수 있는 압전필름을 삽입 또는 부착하였고, 끝단에 원통형 부가 질량을 달아 끝단 질량이 변화하는 경우에 대해 박판 보 구조물의 자유진동특성 및 다양한 형태의 외부하중에 의한 강체진동의 응답특성을 제어하는 기법과 그 효과에 대하여 고찰하였다. 특히, 이 연구에서는 시스템의 운용중에 끝단 질량이 변화하는 복합재료 얇은 벽보의 대해서 최초 설계시의 이득값에 의존하는 제어기대신에 Fuzzy제어기를 시스템에 적용함으로써 보다 개선된 제어성능을 보이려 한다.

### 2. 운동학 및 구성방정식

#### 2.1 기본가정

복합재료 얇은 벽보의 기본가정은 다음과 같다.

\* 충남대학교 대학원 기계공학과  
E-mail : seal472@hotmail.com  
Tel : (042)822-8502, Fax : (042)821-5642

\*\* 충남대학교 공과대학 기계공학과  
\*\*\* 충남대학교 대학원 기계공학과

- 변형 전의 단면형상은 변형 후에도 보존된다.
- 횡단 단위 (transverse shear effect), 회전관성 효과 (rotatory inertia effect) 고려한다.
- primary warping 변위는 보의 축방향에 대한 힘수인 비틀림률  $\phi'(z)$ 에 비례한다. 이때,  $\phi'(z)$ 는 와평 구속이 존재할 때 상수가 아니라고 가정한다.
- 보의 두께 방향의 2차 와평 효과를 고려한다.
- 모든 변형은 선형 미소 변형을 한다.
- 구조물의 구성물질은 이방성 물질로 한다.
- 보 끝단 질량의 기본 가정은 다음과 같다.
- 끝단 질량의 형태는 반지름이 R인 원통형이다.
- 보와 끝단 질량을 연결해주는 연결부는 강체이고 그 질량은 무시한다.
- 끝단 질량의 질량 중심과 보의 길이방향의 중심선은 일치한다. 즉, 편심되어 있지 않다.

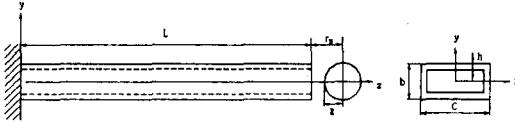


Fig. 1 Configuration of Cantilevered Beam with Tip mass

#### 압전재료

- 보의 축 방향을 따라 균일하게 삽입되어 있다.
- $s-z$  평면내에서는 등방성이고, 두께 방향( $n$ ) 방향으로 횡 방향 이방성 물질(transversely isotropic)로 가정한다.
- 압전재료의 poling 방향은 두께 방향과 일치한다.

#### 2.2. 변위장

각 변위변수의 함수로 표시된 변위벡터는 다음과 같다.

$$\begin{aligned} u(s, z; t) &= u_o(z; t) - y(s) \phi(z; t) \\ v(s, z; t) &= v_o(z; t) + x(s) \phi(z; t) \\ w(s, z; t) &= w_o(z; t) + \theta_x(z; t) [y(s) - n \frac{dx}{ds}] \\ &\quad + \theta_y(z; t) [x(s) + n \frac{dy}{ds}] \end{aligned} \quad (1)$$

$$- \phi'(z; t) [F_w(s) + n a(s)]$$

여기서,  $F_w(s) = \int_0^s [r_n(s) - \frac{A_c}{\beta} s] ds$

$$r_n(s) = x \frac{dy}{ds} - y \frac{dx}{ds}$$

$$a(s) = -y \frac{dy}{ds} - x \frac{dx}{ds}$$

#### 2.3. 복합재료의 구성방정식

복합재료(generally orthotropic)의 3차원 구성 방정식은 다음과 같다.

$$\left[ \begin{array}{c} \sigma_{ss} \\ \sigma_{zz} \\ \sigma_{nn} \\ \sigma_{nz} \\ \sigma_{sn} \\ \sigma_{sz} \end{array} \right] = \left[ \begin{array}{cccccc} \bar{Q}_{11}^k & \bar{Q}_{12}^k & \bar{Q}_{13}^k & 0 & 0 & \bar{Q}_{16}^k \\ \bar{Q}_{12}^k & \bar{Q}_{22}^k & \bar{Q}_{23}^k & 0 & 0 & \bar{Q}_{26}^k \\ \bar{Q}_{13}^k & \bar{Q}_{23}^k & \bar{Q}_{33}^k & 0 & 0 & \bar{Q}_{36}^k \\ 0 & 0 & 0 & \bar{Q}_{44}^k & \bar{Q}_{45}^k & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \bar{Q}_{45}^k & \bar{Q}_{55}^k & 0 \\ \bar{Q}_{16}^k & \bar{Q}_{26}^k & \bar{Q}_{36}^k & 0 & 0 & \bar{Q}_{66}^k \end{array} \right] \left[ \begin{array}{c} \epsilon_{ss} \\ \epsilon_{zz} \\ \epsilon_{nn} \\ \gamma_{zn} \\ \gamma_{sn} \\ \epsilon_{sz} \end{array} \right] \quad (2)$$

이때 위첨자  $k$ 는  $k$  번째 적층된 lamina를 의미한다.

#### 2.3. 압전재료의 구성방정식

압전재료의 압전 역효과를 이용해 제어 작동기로 사용할 경우의 구성방정식을 유도 할 수 있다.

$$\{\sigma_m\} = [C_{mi}]\{S_i\} - [e_{ik}]^T\{E_k\} \quad (3)$$

구성방정식은 다음과 같다.

$$\left[ \begin{array}{c} \sigma_{ss}^p \\ \sigma_{zz}^p \\ \sigma_{nn}^p \\ \sigma_{nz}^p \\ \sigma_{sn}^p \\ \sigma_{sz}^p \end{array} \right] = \left[ \begin{array}{cccccc} C_{11}^p & C_{12}^p & C_{13}^p & 0 & 0 & 0 \\ C_{12}^p & C_{11}^p & C_{13}^p & 0 & 0 & 0 \\ C_{13}^p & C_{13}^p & C_{33}^p & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & C_{44}^p & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & C_{44}^p & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & C_{66}^p \end{array} \right] \left[ \begin{array}{c} \epsilon_{ss} \\ \epsilon_{zz} \\ \epsilon_{nn} \\ \gamma_{zn} \\ \gamma_{sn} \\ \epsilon_{sz} \end{array} \right]$$

$$- \left[ \begin{array}{c} e_{31}^{(p)} e_3^{(p)} R_{(p)}(z, s, n) \\ e_{31}^{(p)} e_3^{(p)} R_{(p)}(z, s, n) \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{array} \right] \quad (4)$$

#### 2.3. 전체 구성방정식

합용력과 합모멘트는 임의의 순서로 적층된 복합재료와 압전재료의 구성방정식을 두께( $n$ )방향으로 적분하여 다음과 같이 구할 수 있다.

$$\begin{pmatrix} N_x \\ N_{sx} \\ L_{xz} \\ L_{sz} \\ N_{xz} \\ N_{sz} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} K_{11} & K_{12} & K_{13} & K_{14} & 0 \\ K_{21} & K_{22} & K_{23} & K_{24} & 0 \\ K_{41} & K_{42} & K_{43} & K_{44} & 0 \\ K_{51} & K_{52} & K_{53} & K_{54} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & A_{44} \\ 0 & 0 & 0 & 0 & A_{45} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \epsilon_{zz}^o \\ \gamma_{sz}^o \\ W_M \\ \epsilon_{zz}^n \\ \gamma_{nz}^n \end{pmatrix} \quad (5)$$

윗 식의 오른쪽 두 번째 항은 압전재료에 의하여 발생하는 합용력과 힘모멘트를 나타낸다.

### 3. 지배방정식 유도

#### 3.1 해밀턴 원리(Hamilton's Principle)

구조물의 운동방정식과 경계조건을 구하기 위하여 다음과 같은 해밀턴 원리를 이용한다.

$$\delta J = \int_{t_0}^{t_1} (-\delta U + \delta K + \delta W_e) dt = 0 \quad (6)$$

윗식에서  $U$ 는 변형에너지,  $K$ 는 운동에너지 그리고  $W_e$ 는 외부힘에 의한 일을 나타낸다.

#### 3.2 지배방정식 및 경계 조건

정적 평형방정식과 동적 운동 방정식을 유도하기 위해 각각의 변위 변수들을 다음과 같이 정적인 성분과 동적인 성분으로 분리한다.

$$\begin{aligned} u_0(z; t) &= \tilde{u}_0(z) + \hat{u}_0(z; t) \\ v_0(z; t) &= \tilde{v}_0(z) + \hat{v}_0(z; t) \\ \theta_x(z; t) &= \tilde{\theta}_x(z) + \hat{\theta}_x(z; t) \\ \theta_y(z; t) &= \tilde{\theta}_y(z) + \hat{\theta}_y(z; t) \end{aligned} \quad (7)$$

위의 식에서  $(\sim)$ 은 시간과 무관한 정적 응답을 의미하고,  $(\hat{\cdot})$ 은 시간의 함수인 동적 응답을 나타낸다.

#### (1) 정적 평형 방정식

정적 평형방정식은 다음과 같다.

$$\begin{aligned} \delta u_0 : a_{43} \tilde{\theta}_x'' + a_{44} (\tilde{u}_0'' + \tilde{\theta}_y') &= 0 \\ \delta v_0 : a_{52} \tilde{\theta}_y'' + a_{55} (\tilde{v}_0'' + \tilde{\theta}_x') - b_1 g &= 0 \\ \delta \theta_x : a_{22} \tilde{\theta}_y'' + a_{25} (\tilde{v}_0'' + \tilde{\theta}_x') \\ - a_{43} \tilde{\theta}_x' - a_{44} (\tilde{u}_0' + \tilde{\theta}_y) &= 0 \end{aligned} \quad (8)$$

$$\begin{aligned} \delta \theta_x : a_{33} \tilde{\theta}_x'' + a_{34} (\tilde{u}_0'' + \tilde{\theta}_y') \\ - a_{52} \tilde{\theta}_y' - a_{55} (\tilde{v}_0' + \tilde{\theta}_x) &= 0 \end{aligned}$$

경계 조건식은 다음과 같다.

$$z = 0 \text{ 에서}, \quad \tilde{u}_0 = \tilde{v}_0 = \tilde{\theta}_x = \tilde{\theta}_y = 0$$

$$z = L \text{ 에서}$$

$$a_{43} \tilde{\theta}_x' + a_{44} (\tilde{u}_0' + \tilde{\theta}_y) = 0$$

$$a_{52} \tilde{\theta}_y' + a_{55} (\tilde{v}_0' + \tilde{\theta}_x) + Mg = 0 \quad (9)$$

$$a_{33} \tilde{\theta}_x' + a_{34} (\tilde{u}_0' + \tilde{\theta}_y) - Mgr_M = 0$$

$$a_{22} \tilde{\theta}_y' + a_{25} (\tilde{v}_0' + \tilde{\theta}_x) = 0$$

#### (2) 동적 평형 방정식

시간에 관한 항만 선택하여 동적 평형 방정식이 유도된다. 운동방정식과 경계 조건은 각각 아래의 식 (10)과 식(11)로 표현된다.

$$\begin{aligned} \delta u_o : a_{43} \hat{\theta}_x'' + a_{44} (\hat{u}_o'' + \hat{\theta}_y') + p_x &= b_1 \ddot{u}_o \\ \delta v_o : a_{52} \hat{\theta}_y'' + a_{55} (\hat{v}_o'' + \hat{\theta}_x') + p_y &= b_1 \ddot{v}_o \\ \delta \theta_x : a_{33} \hat{\theta}_x'' + a_{34} (\hat{u}_o'' + \hat{\theta}_y') \\ - a_{52} \hat{\theta}_y' - a_{55} (\hat{v}_o' + \hat{\theta}_x) + m_y &= (b_4 + b_{14}) \ddot{\theta}_x \\ \delta \theta_y : a_{22} \hat{\theta}_y'' + a_{25} (\hat{v}_o'' + \hat{\theta}_x') \\ - a_{43} \hat{\theta}_x' - a_{44} (\hat{u}_o' + \hat{\theta}_y) + m_y &= (b_5 + b_{15}) \ddot{\theta}_y \end{aligned} \quad (10)$$

$$z = 0 \text{ 에서 } \hat{u}_o = \hat{v}_o = \hat{\theta}_y = \hat{\theta}_x = 0$$

$$z = L \text{ 에서} \quad (11)$$

$$a_{43} \hat{\theta}_x' + a_{44} (\hat{u}_o' + \hat{\theta}_y) - M\dot{u}_0 + 2Mr_M \ddot{\theta}_y = \hat{Q}_x$$

$$a_{52} \hat{\theta}_y' + a_{55} (\hat{v}_o' + \hat{\theta}_x) - M\dot{v}_0 + 2Mr_M \ddot{\theta}_x = \hat{Q}_y$$

$$a_{22} \hat{\theta}_y' + a_{25} (\hat{v}_o' + \hat{\theta}_x) - J_{yy} + 2Mr_M \ddot{u}_0 = \hat{M}_y - M_y^a$$

$$a_{33} \hat{\theta}_x' + a_{34} (\hat{u}_o' + \hat{\theta}_y) - J_{yy} + 2Mr_M \ddot{v}_0 = \hat{M}_x - M_x^a$$

이때, 경계조건식 (11)에서, 가해진 전기장에 의해 발생되는 제어모멘트는 다음과 같다.

$$M_y^a(z; t) = \int_C [x N_{xz}^a - L_{xz}^a \frac{dy}{ds}] ds = C_{M_y^a} \epsilon_3^p$$

$$M_x^a(z; t) = \int_C [y N_{xz}^a - L_{xz}^a \frac{dx}{ds}] ds = C_{M_x^a} \epsilon_3^p$$

여기에서  $C_{M_y^a}$  와  $C_{M_x^a}$  는 압전작동기의 삽입위치와 크기에 따른 영향을 나타내는 상수이며,  $\epsilon_3^p$ 는 작동기에 가해지는 전기장의 크기를 나타낸다.

## 4. 압전재료를 이용한 능동제어

### 4.1 압전감지기 출력식

본 연구에서는 끝단 질량의 변화에 대해서, 비례제어(Proportional control)방법과 속도 귀환제어방법(Velocity feedback control)을 적용하여 동적 특성을 고찰하고 퍼지 제어기를 이용한 동적응답과 비교해보도록 하겠다. 제어기에 적용될 구조물의 변형에 의해 발생하는 압전감지기에 의한 출력(전하량  $q_p(t)$ , 전압  $V_p(t)$ , 전류  $I_p(t)$ )들의 관계는 다음과 같다.

$$V_p(t) = \frac{q_p(t)}{C_p} = \frac{h_p^s q_p(t)}{\xi_{33}^p A_p} \quad (12)$$

$$= \frac{h_p^s}{\xi_{33}^p A_p} \iint [e_{31} \{ \theta_y' x(s) + \theta_x' y(s) \}] ds dz$$

식 (12)를 부분적분하여 다음 식을 얻는다.

$$V_p(t) = C_{V_p} \theta_y + C_{V_p} \theta_x \quad (13)$$

$$I_p(t) = \frac{d q_p(t)}{dt} \quad (14)$$

$$= \iint [e_{31} \{ \dot{\theta}_y' x(s) + \dot{\theta}_x' y(s) \}] ds dz$$

식 (14)를 부분적분하여 다음 식을 얻는다.

$$I_p(t) = C_{I_p} \dot{\theta}_y + C_{I_p} \dot{\theta}_x \quad (15)$$

여기에서  $h_p^s$ ,  $\xi_{33}^p$ ,  $A_p$ 는 각각 압전필름의 두께, 압전필름의 유전율(permittivity), 그리고 압전필름의 면적(patch area)을 나타낸다.

### 4.2 확장된 Galerkin방법

각 변위함수를 공간과 시간에 대한 급수형태로 가정한다.

$$u_o(z, t) = \sum_{i=1}^N U_i(z) q_{1i}(t)$$

$$v_o(z, t) = \sum_{i=1}^N V_i(z) q_{2i}(t)$$

$$\theta_y(z, t) = \sum_{i=1}^N Y_i(z) q_{3i}(t) \quad (16)$$

$$\theta_x(z, t) = \sum_{i=1}^N X_i(z) q_{4i}(t)$$

식(16)을 운동방정식인 식(10)과 경계조건식 식(11)에 대입하여 다음 식을 얻는다.

$$[M] \ddot{q}(t) + [K] q(t) = \underline{Q}(t) + \underline{F}(t) \quad (17)$$

여기에서  $[M]$ ,  $[K]$ 는 질량행렬과 강성행렬을 나타내며,  $\underline{Q}(t)$ ,  $\underline{F}(t)$ 는 외력벡터와 압전작동기에 의한 제어모멘트 벡터이다. 그리고  $q(t)$ 는 다음과 같다.

$$\underline{q}(t) = [q_1(t) \ q_2(t) \ q_3(t) \ q_4(t)]^T \quad (18)$$

$$\underline{q}(t) = [q_1 \ q_2 \ \dots \ q_N]$$

### 4.3 비례제어 및 속도귀환 제어

압전감지기로부터 측정한 전압(식 (12))에 이득을 곱하여 이를 작동기에 전기장으로 가하는 비례제어방법에 있어서 제어모멘트식은 다음과 같다.

$$\underline{F}(t) \equiv -K_P \begin{vmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & C_{M_y^a} C_{V_p} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & C_{M_x^a} C_{V_p} \end{vmatrix} \begin{pmatrix} q_1(t) \\ q_2(t) \\ q_3(t) \\ q_4(t) \end{pmatrix}$$

$$\equiv [F] \underline{q}(t) \quad (19)$$

이 때 운동방정식은 다음과 같이 표현된다.

$$[M] \ddot{q}(t) + [K^*] \underline{q}(t) = \underline{Q}(t) \quad (20)$$

$$\text{여기서, } [K^*] = [K] + [F]$$

압전감지기로부터 측정한 전류를 나타내는 식 (14)에 이득을 곱하여 이를 간단한 전기회로를 이용하여 이에 비례하는 전기장을 작동기에 가하는 방법에 있어서 제어모멘트식은 다음과 같다.

$$\underline{F}(t) \equiv -K_V \begin{vmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & C_{M_y^a} C_{V_p} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & C_{M_x^a} C_{V_p} \end{vmatrix} \begin{pmatrix} q_1(t) \\ q_2(t) \\ q_3(t) \\ q_4(t) \end{pmatrix}$$

$$\equiv [F] \underline{q}(t) \quad (21)$$

이 때, 운동방정식은 다음과 같이 표현된다.

$$[M] \ddot{q}(t) + [C^*] \dot{q}(t) + [K] q(t) = \underline{Q}(t)$$

$$\text{where } [C^*] = [F] \quad (22)$$

#### 4.4 퍼지 제어기의 설계

시스템의 초기 설정값인 이득값을 대신하여 퍼지제어기 를 적용함으로써 보다 개선된 제어값을 얻는다.

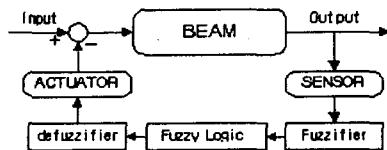


Fig. 2. Fuzzy Control System

##### (1) Fuzzifier

명확한 수치 데이터를 퍼지 집합으로 변환시키는 연산으로써 센서로부터 추출된 물리량 즉, 보의 끝단변위의 오차를 퍼지 연산자를 적용 퍼지 멤버쉽 함수를 구성한다. 입력변수들의 퍼지 멤버쉽의 형태와 오차 함수는 각각 다음의 그림 3과 그림 4로 표현된다.

Error : Very high[VH], High[H],

Middle[M], Rather low[RL], Low[L]

Variation of error : Negative[N], Zero[Z], Positive[P]

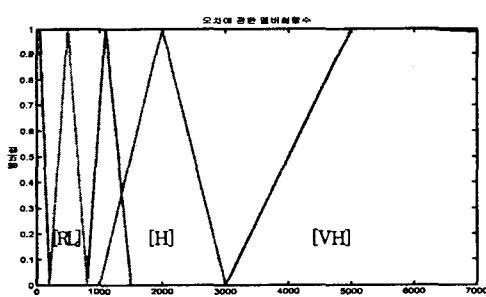


Fig. 3 Membership of errors

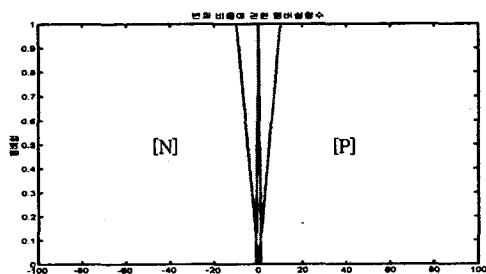


Fig. 4 Fuzzy Membership of Error variation

##### (2) Fuzzy Logic

퍼지 로직은 다음의 15개의 퍼지 규칙을 갖는다.

Table. 1 Fuzzy logic

	VH	H	M	RL	L
N	very high	high	med	med	low
Z	very high	high	med	low	very low
P	very high	med	med	low	very low

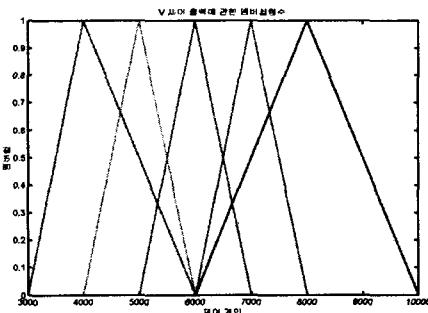


Fig. 5 Fuzzy Membership of Control gain

##### (3) Defuzzifier

Marandam fuzzy system에 의해 Control gain에 대한 퍼지 집합의 중심을 취함에 의해 비퍼지화 된 이득값을 얻는다.

#### 5. 결과 및 고찰

본 연구에서 해석한 복합재료(Graphite-epoxy)보의 치수와 물성치는 다음과 같다.

$$h = 0.4 \text{ in}, \quad h_p^a = 0.1 \text{ in}$$

$$h_p^s = 0.05 \text{ in}, \quad c = 10 \text{ in}$$

$$L = 80 \text{ in}, \quad R = b/c(\text{Aspect Ratio})$$

$$\alpha = M_{\text{mass}} / m_{\text{beam}}$$

$$E_1 = 30 \times 10^6 \text{ psi}, \quad E_1 = E_2 = 0.75 \times 10^6 \text{ psi}$$

$$G_{13} = G_{23} = 0.37 \times 10^6 \text{ psi}, \quad G_{12} = 0.45 \times 10^6 \text{ psi};$$

$$\mu_{12} = \mu_{23} = \mu_{13} = 0.25$$

$$\rho_c = 14.3 \times 10^{-5} \text{ lb} \cdot \text{sec}^2/\text{in}^4$$

PZT-4 압전 세라믹의 물성치는 다음과 같다.

$$C_{11} = 0.2016 \times 10^7 \text{ psi}, C_{12} = 1.1128 \times 10^7 \text{ psi}$$

$$C_{13} = 1.0776 \times 10^7 \text{ psi}, C_{33} = 1.6679 \times 10^7 \text{ psi};$$

$$C_{44} = 3.7128 \times 10^7 \text{ psi}, e_{13} = -0.0297 \text{ lb} \cdot V/in$$

$$\rho_p = 7.0135 \times 10^{-4} \text{ lb} \cdot \text{sec}^2/in^4$$

먼저, 비례제어와 속도제어의 두 가지 다른 방법으로 제어한 경우에 대하여, 끝단 질량의 변화에 따른 자유 진동 특성(고유진동수, 감쇠비 변화, Damping factor)과 강제진동응답의 변화 경향과 그 차이점에 대하여 고찰한 후 페지 제어기를 적용함으로써 임의의 하중에 의한 가진이 있는 경우에 대해 보다 개선된 응답을 얻었다.

그림 6.에서는 끝단 질량이 증가함에 따라 고유진동수가 감소하는 경향을 보여 주고 있다. 또한, 0에서 0.1사이에서 변화가 급격한 것으로 보아 끝단 질량의 유무에 따라 고유진동수의 변화가 큼을 알 수 있다.

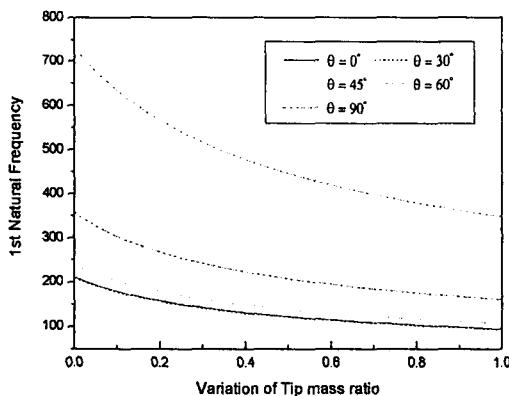


Fig. 6 Variation of 1st natural frequency with tip mass ratio ( $R=1$ )

그림 7.에서는  $K_p$ 의 증가에 따라 첫 번째 고유진동수의 증가비가 급격히 증가하다 점차 둔화되는 것을 볼 수 있고, 끝단 질량이 클수록 증가비가 크며 또한 급격히 증가함을 보여준다.

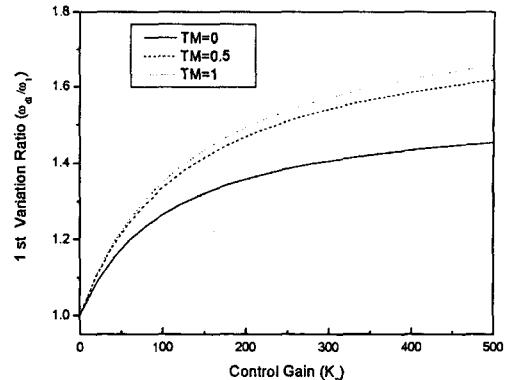


Fig. 7 Variation of 1st natural frequency ratios with proportional feedback control gain for different tip mass ratio ( $R=1, \theta = 0^\circ$ )

그림 8.은 증가비의 변화와  $K_v$ 의 부호는 무관함을 보여 주고 끝단 질량이 클수록 증가비가 크지만 증가비의 변화율은 비례제어의 경우와는 다르게 끝단 질량이 작을 수록 낮은  $K_v$ 에서 가장 급격히 변화하는 것을 볼 수 있다.

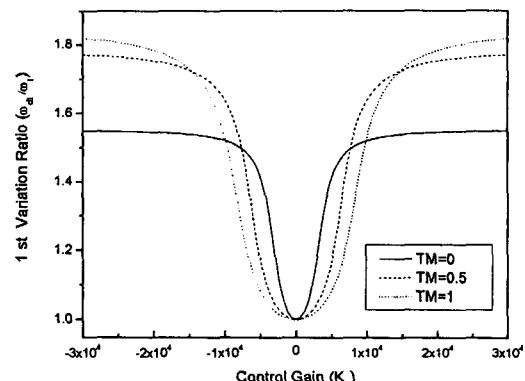


Fig. 8 Variation of 1st natural frequency ratios with velocity feedback control gain for different tip mass ratio ( $R=1, \theta = 0^\circ$ )

그림 7.과 그림 8을 비교해 보면 비례제어의 경우 끝단 질량의 변화에 대해 증가비의 변화율이 가장 클 경우의  $K_p$  값이 대략 비슷한 반면, 속도귀환 제어의 경우에는 끝단 질량이 클수록 증가비의 변화율의 최대값이  $K_v$  값이 높은 쪽에 있는 것을 볼 수 있다.

또한, 다음의 그림 9.에서 보는 바와 같이 속도귀환 제어의 경우 끝단 질량의 변화에 대한 감쇠비의 최대값이 끝단 질량이 클수록, 일 수록 높은  $K_v$  값에 존재 함을 알 수 있다.

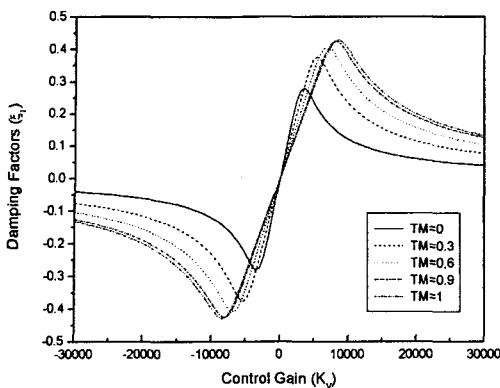


Fig. 9 1st damping factor vs. velocity feedback control gain for different tip mass ratios ( $R=1, \theta = 0^\circ$ )

즉, 속도귀환 제어의 경우는 끝단 질량의 변화에 대해서 최적의 이득값이 각각 달리 존재함을 알 수 있다. 이는 비례제어의 경우에는 강성의 변화에 의해 제어가 이뤄지지만, 속도귀환제어의 경우는 감쇠항이 추가되어 제어가 이루어지기 때문에 끝단 질량이 변화에 따른 감쇠항의 변화가 제어 성능에 영향을 주는 것이다.

그림 10에서 그림 14는 사각펄스하중이 가해질 경우의 끝단 질량의 변화에 대한 시스템의 응답을 보여주고 있다. 비례제어의 경우는 단순히 강성의 증가로 진폭의 감소를 보여주고 있고 속도귀환 제어의 경우 감쇠항에 의해 진폭이 0에 접근함을 알 수 있다.

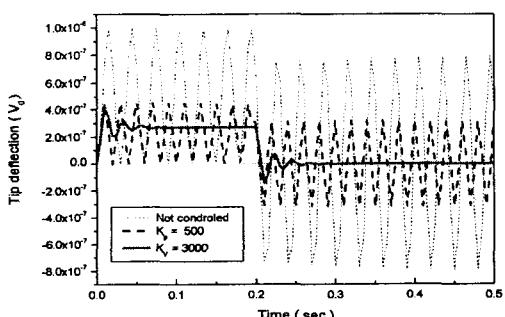


Fig. 10 Time history of tip deflection to rectangular force input for different control schemes. ( $R=1, \theta = 0^\circ$ , Tip mass ratio=0)

그림 11은 초기 설계시 이득을  $K_p=500, K_v=3000$ 로 한 시스템의 끝단 질량을 변화(Tip mass ratio=0.9)시킨 경우에 대한 시간응답 그래프이다. 우선 끝단 질량에 의해 응답의 진폭이 커지고 진동수가 적어지는 것을 볼 수 있고, 끝단 질량이 없었던 그림 10의 그림과 비교해 보면, 비례제어의 성능은 크게 변화를 보이지 않는 반면 비례속도귀환제어의 성능이 현저히 떨어짐을 볼 수 있다.

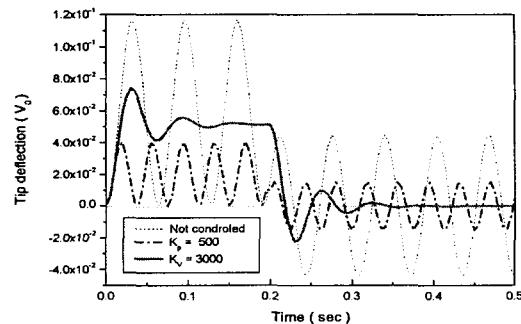


Fig. 11 Time history of tip deflection to rectangular force input for different control schemes. ( $R=1, \theta = 0^\circ$ , Tip mass ratio=0.9)

Fig. 12는 퍼지제어기를 시스템에 적용함으로써 Fig. 11과 같은 경우에 시스템의 제어이득을 퍼지 제어기를 통해 최적의 값을 얻어냄에 의해 작은 오버슈트와 짧은 지연시간을 갖는 개선된 제어 응답을 보여 주고 있다.

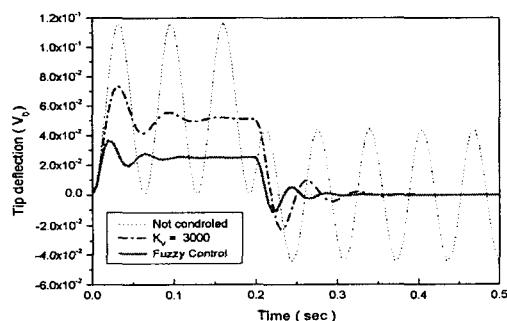


Fig. 12 Time history of tip deflection to rectangular force input for different control schemes. ( $R=1, \theta = 0^\circ$ , Tip mass ratio=0.9)

## 6. 결 론

본 논문에서는 변화하는 끝단 질량을 가진 압전감지기와 작동기가 삽입된 CUS 복합재료 얇은 벽보 구조물을 모델링하였다. 헤밀턴 원리에 의해 지배방정식을 유도하였고, 압전 효과와 펴지 이론을 이용해 구조물의 동특성을 제어한 결과 다음과 같은 결론을 얻었다.

1. 끝단 질량의 유무에 따라 전체 시스템의 고유진동수의 비교적 큰 변화가 있으며, 끝단 질량의 증가에 따라 고유진동수는 감소하다가 점차적으로 감소율이 둔화되는 경향을 보였다.
2. 비례 제어의 경우  $K_p$ 의 증가에 따라 고유진동수는 모두 증가 하였고, 끝단 질량의 변화와  $K_p$ 의 변화에 대한 증가비(Variation ratio)의 변화와의 상관관계를 알 수 있었다.
3. 속도 제어의 경우  $K_v$ 의 증가에 대해 고유 진동수는 일정양 만큼 증가하다 변화를 보이지 않았으며, 끝단 질량의 변화와  $K_v$ 의 변화에 대한 증가비의 변화와의 상관관계를 알 수 있었다. 또한, 끝단 질량의 변화와  $K_v$ 의 변화에 대한 감쇠비의 변화와의 상관관계를 고찰함으로써 끝단 질량의 변화에 대한 적절한  $K_v$ 의 값을 확인 할 수 있었다.
4. 임의의 가진에 의한 응답을 위의 두 가지 제어 방법으로 제어함으로써 각 제어기의 특성과 효과를 고찰 하였다.
5. 최초 설계 시 적용되는 이득을 Fuzzy 제어기로 대체함에 의해 System의 끝단 질량의 변화에 대한 자유진동과 강제진동응답을 적절히 제어할 수 있었다.

## 참 고 문 헌

- (1) O. Song, L. Librescu, and C.A. Rogers, "Adaptive Vibrational Behavior of Cantilevered Structures Modeled as Composite Thin-walled Beams", International Journal of Engineering Science, Vol. 31, No. 5, 1993, pp. 775-792
- (2) O. Song and L. Librescu, "Bending Vibration of Adaptive Cantilevers with External Stores", International Journal of Engineering Science, Vol.38, No. 5, 1993, pp. 483-498.
- (3) L. Librescu, and S.S. Na, "Vibration and

Dynamic Response Control of Cantilevers Carrying Externally Mounted Stores", Journal of Acoustical Society of America, Vol. 102, No. 6, 1997, pp. 3516-3522

- (4) O. Song, L. Librescu, and C.A. Rogers, "Application of Adaptive Technology to Static Aeroelastic Control of Wing Structures", AIAA Journal, Vol. 30, No. 12, 1992, pp. 2882-2885.
- (5) P. Soorakasa and Guanrong Chen, " Mathematical Modeling and Fuzzy Control of Flexible-Link Robot Arm", Mathl. Comput. Modeling, Vol. 27 No. 6, 1998, pp. 73-98
- (6) Peng, X.Q., Lam, K.Y., and Liu, G.R., "Active Vibration Control of Composite Beams with Piezoelectrics : A Finite Element Model with Third Order Theory", Journal of Sound and Vibration, Vol. 209, No. 4, 1998, pp. 635-650.
- (7) D. Han and Y. Cho, "Design of Auto-tuning Fuzzy PID Controller", 공기조화 냉동공학회지, 2000, pp 230-234
- (8) Passino, K. M. and Yukovich, S., "Fuzzy Control" Addison Wesley, 1997, pp. 22-48