

# Simulation on the Electromechanical Properties of 1-3, 3-3 Type Composite Ferroelectric/Piezoelectric Materials

# 1-3, 3-3 型复合铁电/压电材料的力电性能仿真

顾书扬、慎庸仲、武逸飞、张锦程

清华大学材料学院

2021.05.29

Email: jincheng18@mails.tsinghua.edu.cn

## 1.1 背景 —— 电子材料应用领域不断扩张



目前,压电材料多数为陶瓷材料,然而随着技术发展,电子材料所应用的领域也越来越广,如何协调压电性和机械性能,以满足不同服役条件下的性能要求,是一项值得研究的课题。

其中,由压电陶瓷和聚合物组成的压电复合材料具有出色的可定制性,因而是研究的热点。由于 具有耦合系数高,声阻抗低,与人体组织匹配性好,柔韧等优点,这种复合材料在水下声纳、医学诊 断超声换能器和柔性可穿戴设备等方面都有很大的应用前景。

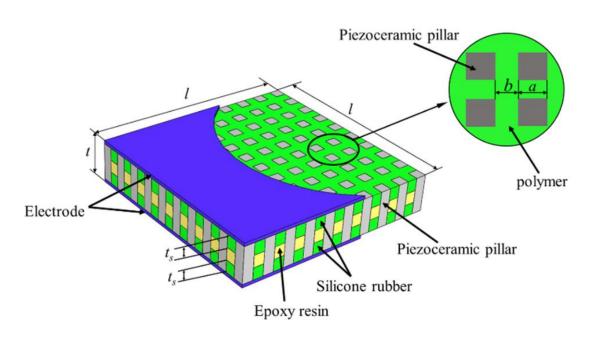


图1. 具有 3 层结构的 1-3 型压电复合材料。

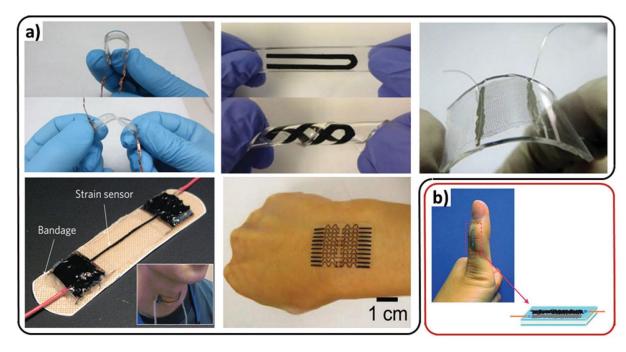
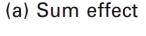


图2. 复合压电材料应用于柔性可穿戴设备。

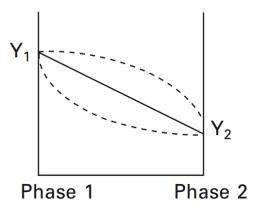
## 1.2 背景——复合压电材料的协同效应



我们记复合材料中不同的两相分别为 P1、P2,对于功能材料而言,总存在这一个物理量 X,当它输入系统后,将会导致另一个物理量 Y 的变化。P1 和 P2 对 X 的单独响应记为  $Y_1$ ,  $Y_2$ ,复合系统的总响应 Y\*相对于  $Y_1$ ,  $Y_2$ 的关系可以有以下三种,即加和、协同和乘积效应。



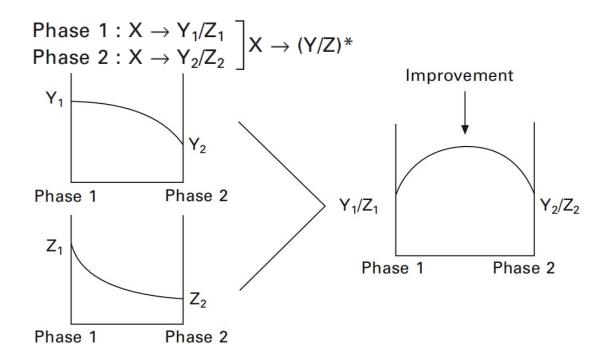
Phase 1: 
$$X \rightarrow Y_1$$
  
Phase 2:  $X \rightarrow Y_2$   $X \rightarrow Y^*$ 



#### (c) Product effect

Phase 1: 
$$X \to Y$$
  
Phase 2:  $Y \to Z$   $X \to Z$  New function

#### (b) Combination effect



也就是说,制备为复合材料后,压电材料的性能本身可能会有提升,即 1+1>2 的现象可能会发生。同时,我们也要警惕乘积效应所带来的性能下降现象。



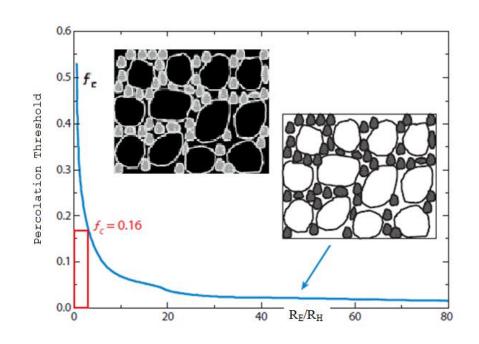


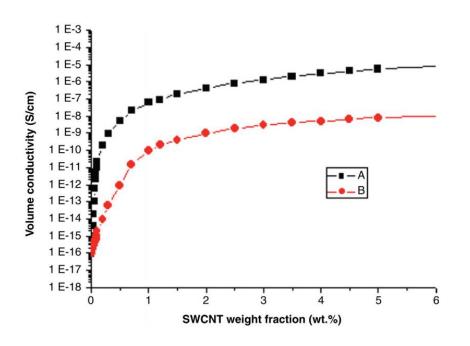
复合压电材料的性能并不是两相性能的简单加和,而是和两相间的连通性和相对取向息息相关。

常规复合压电材料通常等效于 1-3 型的单连通模型,然而该类型材料性能稳定性差,力学上容易失效,且具有各向异性,因此不能广泛应用。由于渗流效应,两相体积比不同的复合压电材料性能存在突变(渗流极限),由 Weber 等人的研究,复合物的电学性能随体积的变化有:

$$Y_c = Y_0(\varphi_f - \varphi_c)^t + Y_c(\varphi_c - \varphi_f)^t$$

其中的幂参数值 t 主要取决于功能相的晶格常数,功能填料的长宽比、形态、质量以及方向。





## 1.4 背景——渗流效应对于铁电性的影响



获得各向同性、性能稳定的材料复合结构,对提高复合压电材料的性能至关重要。同时,利用渗流效应改进复合相的制备方法,能够得到更小陶瓷-基体体积比的复合材料。目前复合材料的研究热点是各向同性的网络状结构。

下面,我们将以 PZT-PVDF 压电复合材料的铁电性为例,研究拓扑连通性的不同对复合材料保持原陶瓷电学性能能力的影响,及其背后的机理。

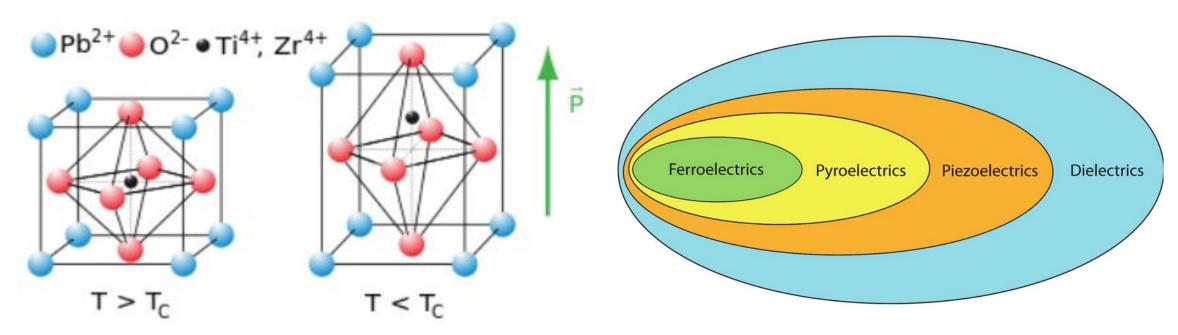


图6. 本实验所研究的锆钛酸铅(PZT)压电材料

图7. 压电性、热电性、铁电性的关系

## 2 实验设计



#### 2.1 仿真手段

有限元分析(FEA)是计算多物理连续场的有效方法,在本研究中我们将利用 ANSYS/COMSOL Multiphysics 软件进行建模与计算。

#### 2.2 模型构建

由于真实材料的微观结构比较复杂且难以进行具体的结构测定,所以我们参考了 Newnham 等人的工作,按照连通性(1-3, 3-3)的不同简化建模。具体而言,我们制作了不同拓扑结构和材料体积比下的 PZT-PVDF 二维薄片模型,在 x, y 方向上做周期性边界,测出模型在 z 轴(法向)应力、电场条件下的压电、铁电特性。

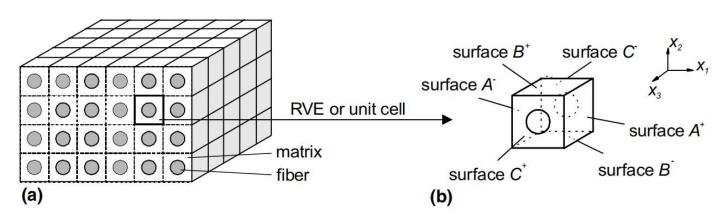
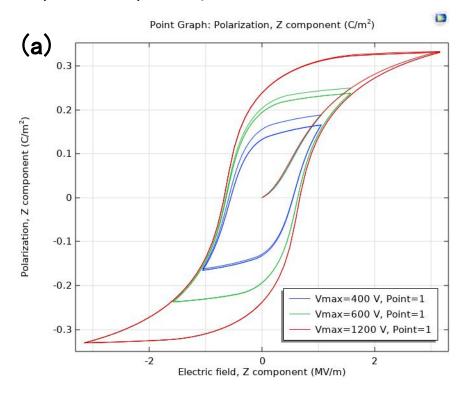


图8. 1-3 型复合物的示意图: (a) 周期性模拟体系, (b) 从原始复合材料中选取的中的元胞。



#### 3.1 简单周期性 PZT 模型

制作厚度为 0.015 英寸(约为 4 微米的)的纯 PZT 模型,对模型 z 轴方向施加振幅分别为 Vmax = 400V,600V,1200V 的周期性电场(周期设为 1s)。或者固定电压振幅不变,在 z 轴方向上施加 OMPa,25MPa,50Mpa 的压力。由图 9 可见 PZT 材料具有明显的压电性和铁电性。



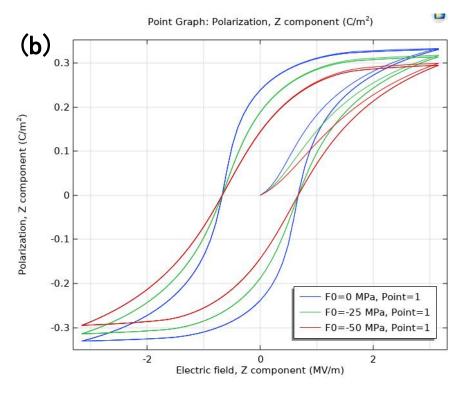
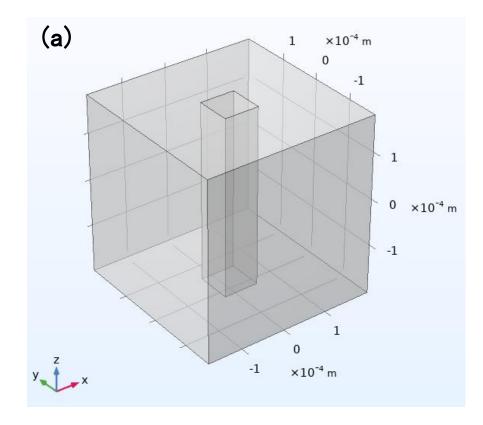


图9. PZT 模型的结果: (a) 不同电压下的电极化回滞曲线, (b) 不同压强下的电极化回滞曲线



#### 3.2 横向/竖向 1-3 型单向连通模型

我们从 1-3 模型出发,分别制作 z 轴方向(垂直薄片方向)和 x 轴方向(平行薄片表面)连通的 1-3 型复合模型,比较两种模型的铁电性和压电性,从而判断材料是否存在各向异性。



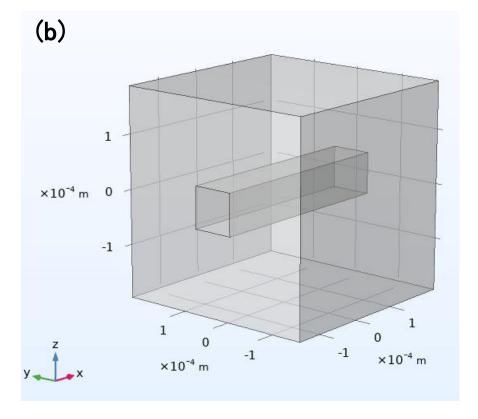


图10. 1-3 型复合物模拟体系示意图: (a)z轴方向复合模型 (b)x轴方向复合模型



#### 3.3 1-3 型缺陷模型与"阶梯型" zigzag 模型

为了研究材料中"微裂纹"缺陷的影响,我们在 z 方向 1-3 模型的基础上进行图11(a)所示的改良,与无缺陷 1-3 型模型比较,分析回滞曲线和势场。

另一方面,我们制作了如(b)(c)所示的 zigzag 模型,以验证拓扑连通/拓扑非连通所导致的渗流效应是复合材料铁电性各向异性的来源。

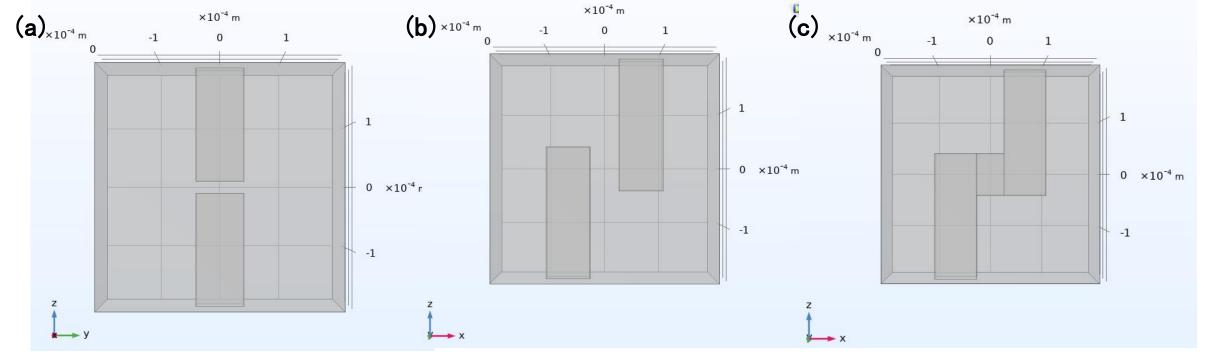


图11. (a)引入缺陷的 1-3 型模拟体系, (b)拓扑非连通 zigzag 模型, (c)拓扑连通 zigzag 模型



#### 3.4 3-3 型空间网络模型

最后,在保持 PZT 相尺寸以及周期条件相同的条件下,我们制作了 3-3 型模型,如下图所示。接着采用和 1-3 型模型中类似的方法,引入缺陷。

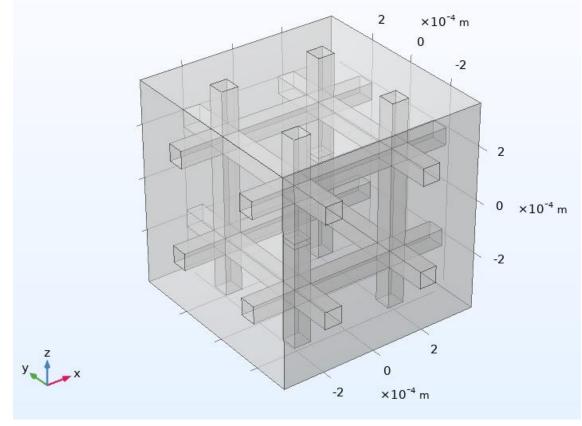
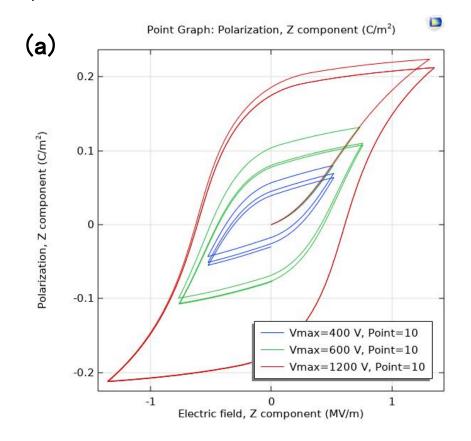
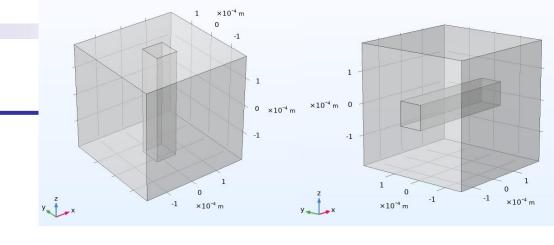


图12. 3-3 型模拟体系示意图

#### 4.1 1-3 型单向连通模型

通过比较 z 方向和 x 方向 1-3 型模型的电滞回线, 我们发现, 1-3 型复合方式具有明显的各向异性。





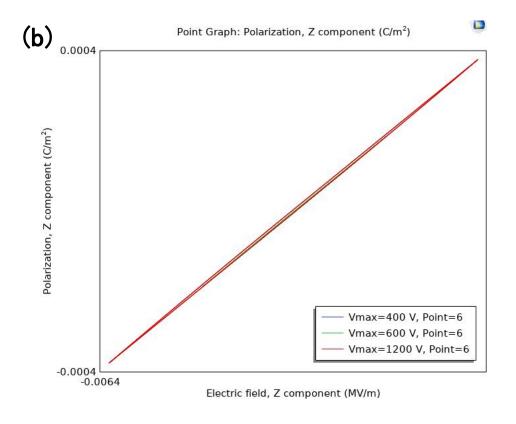
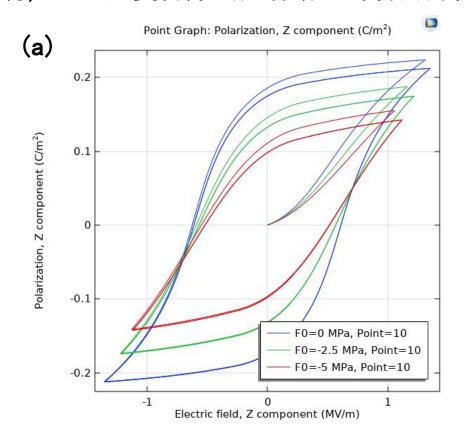
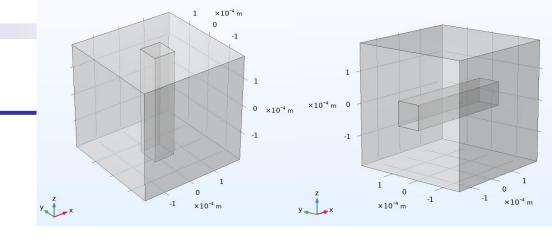


图13. 不同电压下模拟体系的电滞回线: (a) z 轴方向 1-3 型, (b) x 轴方向 1-3 型

#### 4.1 1-3 型单向连通模型

通过比较 z 方向和 x 方向 1-3 型模型的电滞回线, 我们发现, 1-3 型复合方式具有明显的各向异性。





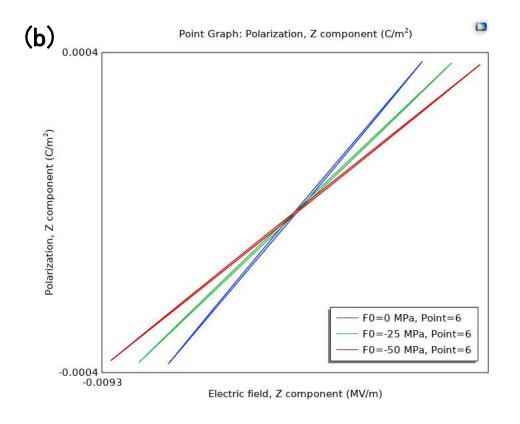
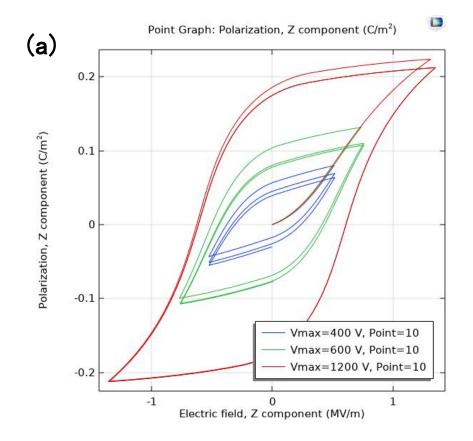
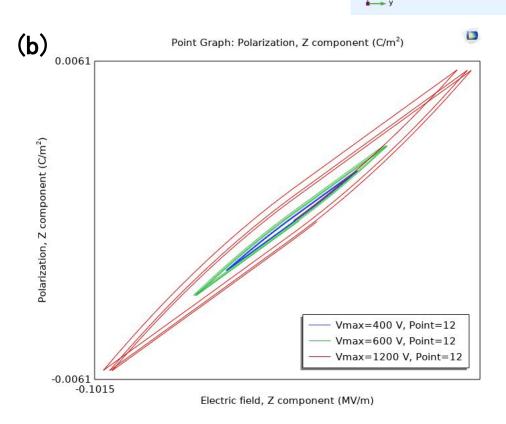


图14. 不同压强下模拟体系的电滞回线: (a) z 轴方向 1-3 型, (b) x 轴方向 1-3 型

#### 4.2 缺陷对材料铁电性的影响

在 z 方向 1-3 型模型上引入缺陷后,我们发现电回滞曲线明显改变。 说明"微裂纹"的结构缺陷能够通过改变连通性,从而显著改变材料性能。



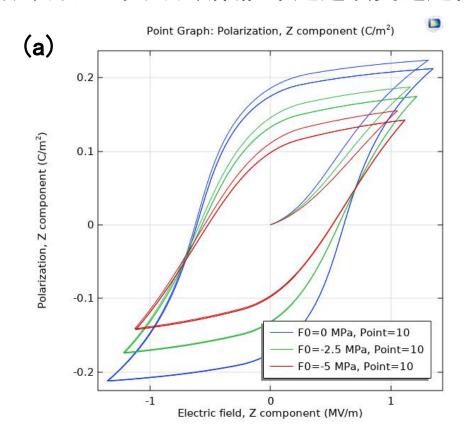


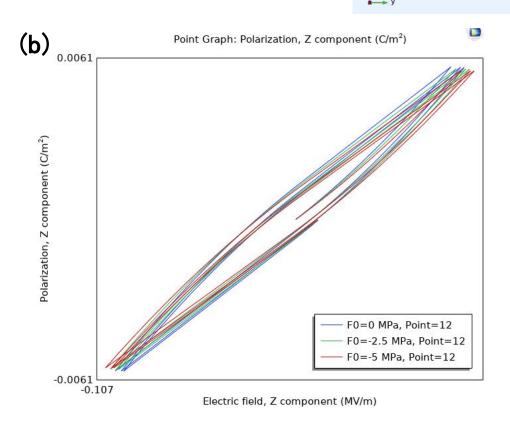
 $\times 10^{-4}$  m

图15. 不同电压下模拟体系的电滞回线:(a)无缺陷,(b)有缺陷

#### 4.2 缺陷对材料铁电性的影响

在 z 方向 1-3 型模型上引入缺陷后,我们发现电回滞曲线明显改变。 说明"微裂纹"的结构缺陷能够通过改变连通性,从而显著改变材料性能。



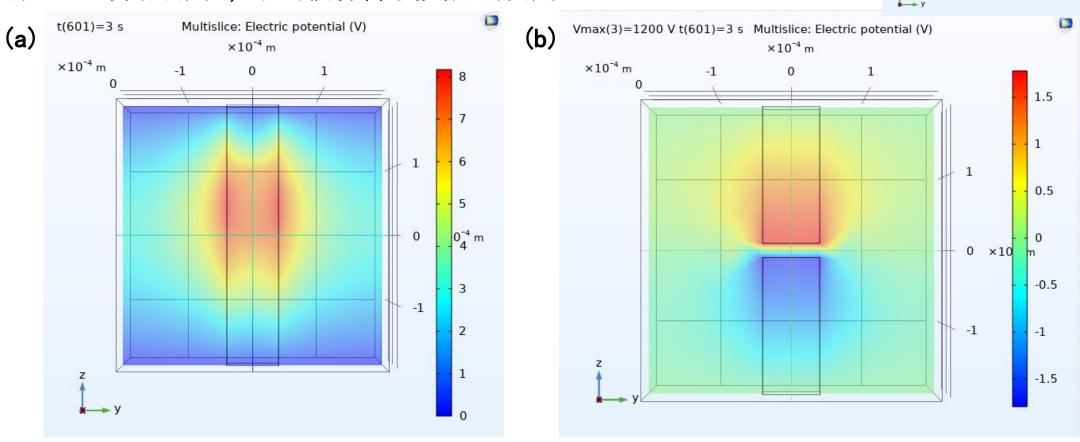


 $\times 10^{-4}$  m

图16. 不同压强下模拟体系的电滞回线: (a) 无缺陷, (b) 有缺陷

#### 4.2 缺陷对材料铁电性的影响

通过观察电势场分布,可以看到当施加电场为 0 时刻,有缺陷的模型由于出现裂纹上下的反向极化,从而使材料不能被整体极化。

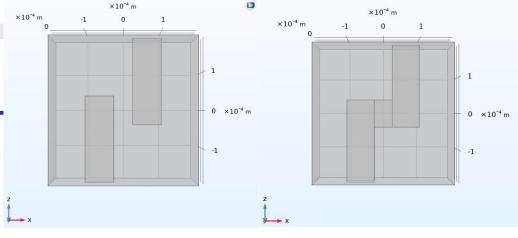


 $\times 10^{-4}$  m

图17. 模拟体系的电势分布:(a)无缺陷,(b)有缺陷

## 4.3 1-3 型连通/非连通的 zigzag 模型比较

为了找到复合材料电学性质各向异性的来源,我们制作了如下的 zigzag 模型。以验证拓扑连通性所导致的渗流效应是影响铁电性的主要因素。而不是特定方向上材料的长度。



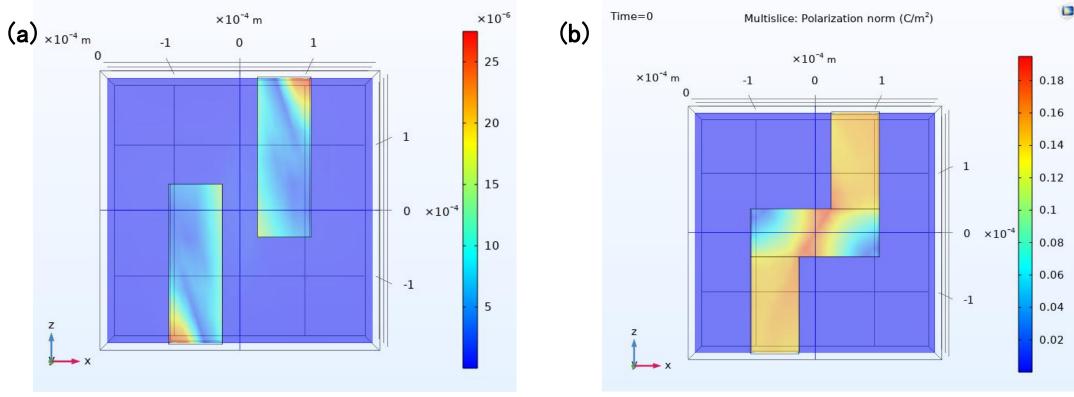
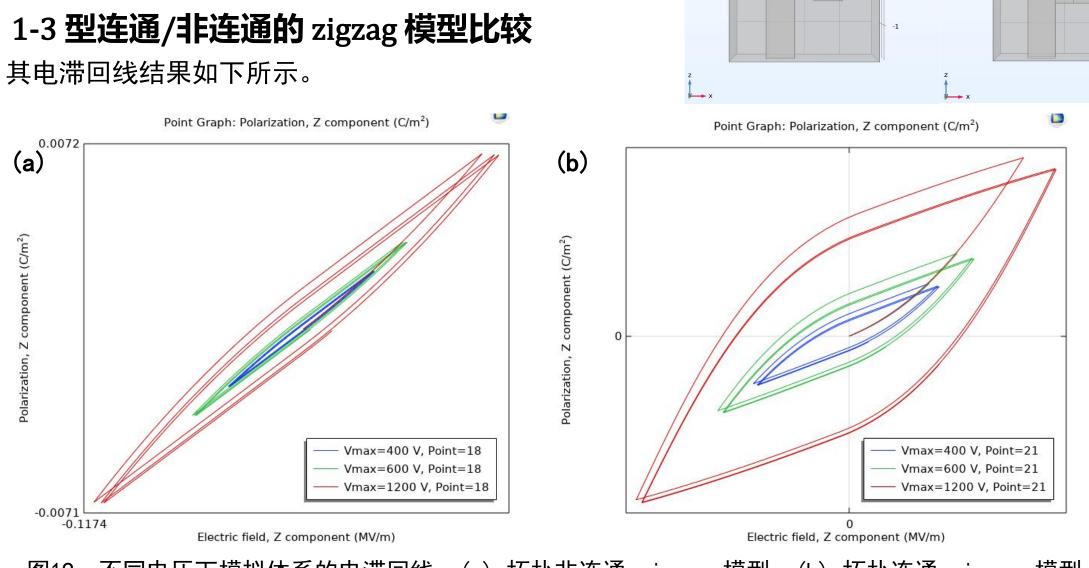


图18. 极化强度: (a) 拓扑非连通 zigzag 模型极化强度 (b) 拓扑连通 zigzag 模型极化强度

### 4.3 1-3 型连通/非连通的 zigzag 模型比较

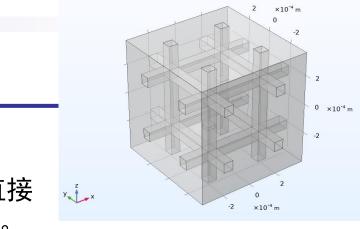


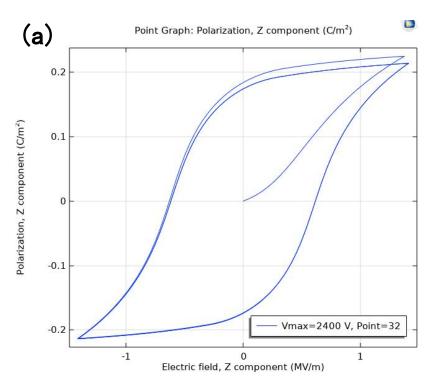
×10<sup>-4</sup> m

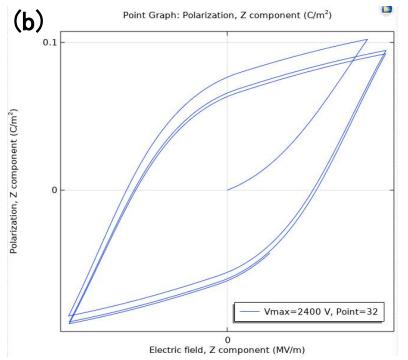
图19. 不同电压下模拟体系的电滞回线: (a) 拓扑非连通 zigzag 模型, (b) 拓扑连通 zigzag 模型

#### 4.4 3-3 型模型对缺陷的的稳定性

在 3-3 型模型的回滞曲线与 z 方向 1-3 型复合模型接近。且在引入直接 缺陷和临近缺陷后,依然能够保持一定的极化性质。而在临近点几乎无影响。







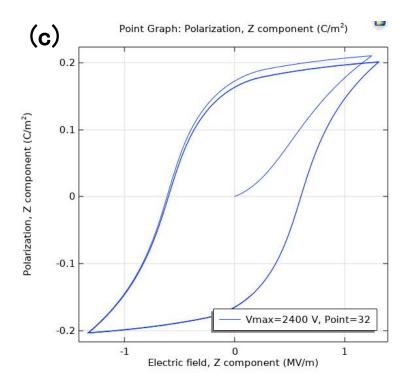


图20. 不同点位测得 zigzag 模型的电滞回线: (a) 3-3模型 (b) 缺陷正上方(c) 缺陷点临近点

## 5 结论



#### 实验结果综述

- 1) 1-3 型复合材料只能够在陶瓷相的方向上保持原有的材料性质。
- 2) 1-3 型复合结构中出现陶瓷相"微裂纹",是导致材料整体结构铁电性失效的原因。
- 3) 阶梯型 zigzag 模型证明了拓扑连通的结构能够保持陶瓷相的铁电性。
- 4) 3-3 型网络状结构能够减缓缺陷所导致的铁电性失效。

通过上述实验,我们解释了网络状结构复合材料能够保留陶瓷相电学性质的机理,并验证了 3 维连通网络状复合材料对缺陷的稳定性。



欢迎大家批评指正!